

ESCUELA POLITECNICA NACIONAL

FACULTAD DE INGENIERIA ELECTRICA

PROGRAMAS COMPUTACIONALES DIDACTICOS PARA RESOLVER

---

REDES ELECTRICAS UTILIZANDO TECNICAS DE VARIABLES DE ESTADO

---

TESIS PREVIA A LA OBTENCION DEL TITULO

---

DE INGENIERO EN LA ESPECIALIZACION DE

---

ELECTRONICA Y CONTROL

---

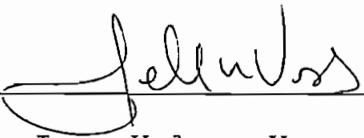
JORGE HUMBERTO VACA CASTILLO

QUITO, AGOSTO 1990

CERTIFICACION

---

Certifico que el presente  
trabajo ha sido realizado  
por el Sr. Jorge Vaca C.  
bajo mi dirección.



---

Ing. Helena Vass

## AGRADECIMIENTO

A todos mis profesores de la E.P.N por los conocimientos impartidos y en particular a los Srs. profesores de la Facultad de Ingeniería Eléctrica.

Un agradecimiento especial para la Ing. Helena Vass , directora de tesis ,por atender mis inquietudes.

A mis padres y hermanas

A María Fernanda

## CAPÍTULO PRIMERO

- 1.1 Introducción a las variables de estado
- 1.2 El problema de la obtención de energía eléctrica
- 1.3 Descripción de la planta de energía eléctrica
- 1.4 Descripción de la planta de energía eléctrica
- 1.5 Descripción de la planta de energía eléctrica

**invariantes de energía**

## CAPÍTULO SEGUNDO

- 2.1 Descripción de la planta de energía eléctrica
- 2.1.1 Obtención de datos de alimentación por tensiones y potencias de entrada y salida de la planta
- 2.1.2 Construcción de parámetros de la planta de energía eléctrica
- 2.1.3 Obtención de datos de alimentación por tensiones y potencias de entrada y salida de la planta

laces de árbol, según la topología de la red.	55
2.1.4 Construcción total de la matriz de incidencia	55
2.1.5 Cálculo de la matriz de arreglos de corte fundamentales a partir de la matriz de incidencia.	59
2.1.6 Partición de la submatriz fundamental de la matriz de arreglos de corte fundamentales	60
2.1.7 Cálculo de las submatrices de la ecuación de estado y otras auxiliares.	62
2.1.8 Cálculo y escritura de las matrices invariantes en el tiempo, A y B de la ecuación de estado.	64
2.1.9 Evaluación de la ecuación de estado por el método de Runge-Kutta para un intervalo de tiempo dado	68
2.1.10 Impresión de tablas de resultados y grafización de las variables de estado.	70

### CAPITULO TERCERO

3.1 Descripción del Programa Complementario. Caso variable en el tiempo	72
3.2 Generalización del programa usado en el caso lineal	73
3.2.1 Modificaciones en la matriz de incidencia A y en el vector B, al incorporar variaciones en el tiempo debidas a capacitancias, inductancias etc.	74

3.2.2	Cálculo de las matrices de capacitancias, inductancias y resistores como elementos variables en el tiempo. Programas.	78
3.3	Acoplamiento de elementos no lineales a las matrices representativas de redes lineales y obtención de las nuevas matrices.	91
3.4	Evaluación de la ecuación de estado para el caso no lineal.	96

#### CAPITULO CUARTO

4.1	Manual de uso de los programas	104
4.2	Listado de los subprogramas	106
4.3	Ejemplo de aplicación para el caso invariable en el tiempo.	116
4.4	Ejemplo de aplicación para el caso variable en el tiempo.	128
4.5	Ejemplo de aplicación para el caso no lineal	140
5.	Conclusiones y Recomendaciones	146
6.	Anexos.	148
7.	Bibliografía.	178

## CAPITULO PRIMERO.-

---

### 1.1 INTRODUCCION A VARIABLES DE ESTADO

El campo de la teoría de sistemas ha venido a ser dominado por la aplicación de las variables de estado y muchos resultados han emergido de investigaciones asociadas. Si bien es cierto que es tema de discusión, el considerar o no a la teoría de redes como una subclase especial de la teoría de sistemas, no se puede negar que la caracterización en variables de estado es aplicable a ambas.

Más todavía, muchas técnicas usadas a menudo y resultantes de vastos conocimientos y apreciadas en la teoría de sistemas, tienen únicamente reciente aplicación en los problemas de la teoría de redes. Además, la casi total apreciación de la teoría de redes puede proveer las bases para la utilización de las técnicas más poderosas de estado en otras ramas de la ingeniería eléctrica.

Para un estudio general de redes, las variables de estado califican admirablemente y su caracterización proporciona el total y cabal complemento de la información requerida sobre la red en cuestión en una forma más conveniente.

A breves rasgos, el estado de un sistema puede ser considerado como la mínima información necesaria en

cualquier tiempo para caracterizar completamente cualquier posible cambio futuro en el sistema.

Para el propósito actual, el estado viene a ser el conjunto de condiciones iniciales independientes, o una transformación lineal no singular de ellas, que la red puede soportar. Entonces, los estados (condiciones iniciales al tiempo  $t_0$ ) más la excitación (desde el tiempo  $t_0$  en adelante) determinan la respuesta (desde el tiempo  $t_0$  en adelante) para redes que pueden ser caracterizadas por variables de estado.

Como la teoría de redes está vinculada inexorablemente con la matemática de las ecuaciones diferenciales, las variables de estado protagonizan en ese sentido, un conjunto de primer orden de ecuaciones diferenciales llamadas la forma normal.

Veamos a través de un ejemplo simple, como se puede caracterizar una red sencilla R-C, excitada por voltaje, mediante variables de estado:

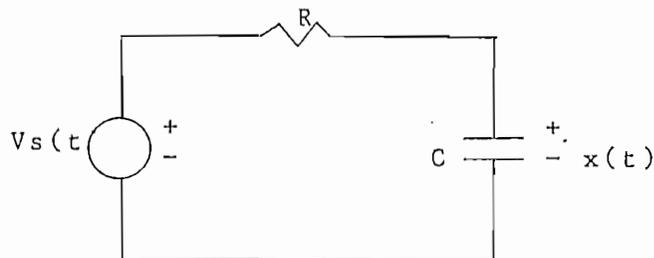


fig. 1.1.1

Esta red puede ser representada fácilmente por 2 ecuaciones lineales:

$$(1.1.1) \quad \dot{X}(t) = -\frac{1}{RC} X(t) + \frac{1}{RC} V_S(t) \quad e$$

$$(1.1.2) \quad i(t) = -\frac{1}{R} X(t) + \frac{1}{R} V_S(t)$$

Donde  $X(t)$  es el voltaje en el capacitor,  $V_S(t)$  es el voltaje de excitación e  $i(t)$  es la respuesta de corriente.

La solución causal a este conjunto de ecuaciones es:

$$i(t) = -\frac{1}{R} e^{-\left(\frac{1}{RC}\right)(t-t_0)} X(t_0) + \frac{1}{R} V_S(t) - \frac{1}{R} \int_{t_0}^t e^{-\left(\frac{1}{RC}\right)(t-T)} V_S(T) dT$$

$$(1.1.3)$$

que es válida para  $t > t_0$ . Para este ejemplo, el voltaje en el capacitor  $X(t)$ , se constituye en el único estado del sistema.

Si nuestro objetivo inmediato es averiguar si la red en cuestión es lineal, lo que deberemos hacer es superponer 2 señales de excitación simples en la entrada y determinar la respuesta.

$$\text{Así, si } v(t) = 1(t-t_0)$$

$$(1.1.4)$$

Donde  $1(t)$  es la función unitaria, escalón o paso. La respuesta de corriente será:

$$i(t) = -\frac{1}{R} e^{-(1/RC)(t-t_0)} X(t_0) + \frac{1}{R} e^{-(1/RC)(t-t_0)} ; (t > t_0)$$

$$(1.1.5)$$

Ahora, si el voltaje de excitación es :

$$V_s(t) = 2 * 1(t-t_0)$$

$$( 1.1.6 )$$

La respuesta de corriente será :

$$i(t) = -\frac{1}{R} e^{-(1/RC)(t-t_0)} X(t_0) + \frac{2}{R} e^{-(1/RC)(t-t_0)} ; (t > t_0)$$

$$( 1.1.7 )$$

De esta simple experiencia, se puede concluir que la red en estudio es no aditiva, no homogénea, a menos que  $X(t_0)=0$  y

entonces es no lineal en general.

Efectivamente la red de la fig. 1.1.1, con la capacitancia cargada inicialmente, no califica como lineal. Luego la linealidad es una propiedad íntimamente relacionada con el modo de excitación de una red.

Volvamos ahora a la ec. 1.1.3, que describe en forma general la respuesta de corriente del circuito R-C, en ella apreciamos 2 términos definidos así:

El primero por :

$$-\frac{1}{R} e^{-\frac{1}{RC}(t-t_0)} X(t_0)$$

( 1.1.8 )

que corresponde a la contribución del estado inicial y el segundo término dado por :

$$\frac{1}{R} V_B(t) - \frac{1}{RC} \int_{t_0}^t e^{-\frac{1}{RC}(t-T)} V_B(T) dT$$

( 1.1.9 )

Contribuido por la excitación.

Es lógico, entonces, hacer una distinción entre las 2

partes de la respuesta. La que es contribuida por el estado inicial, llamada respuesta de entrada cero, es decir, es la respuesta que obtendríamos desde cualquier estado si la entrada fuera cero, y la que es contribuida por la excitación, llamada respuesta de estado cero, es decir, es la respuesta que deberíamos obtener desde cualquier entrada si el estado inicial fuera cero. Es obvio que la presente red es lineal de estado cero y lineal de entrada cero, pero independientemente la una de la otra respuesta. En vista de ello, una red es lineal en general si y sólo si sus respuestas de entrada cero y estado cero son lineales conjuntamente.

Existe además una completa equivalencia entre los conceptos de respuesta forzada y respuesta libre o solución particular y solución homogénea más conocidos en la teoría de redes.

## 1.2 EL ESPACIO DE ESTADO. DEFINICIONES BASICAS.-

-----

1.2.1 ESTADO : Como se mencionó en el numeral anterior, estado es un conjunto reducido de variables, cuyo conocimiento en  $t=t_0$  juntamente con la entrada para  $t>t_0$ , determinan el comportamiento completo del sistema en este mismo intervalo de tiempo último. La gran ventaja del estudio del estado es que a partir de su misma definición se desprende su

independencia antes de  $t_0$  y justamente al tratar con sistemas lineales invariantes en el tiempo se elige el tiempo de referencia  $t_0$  igual a cero.

1.2.2 VARIABLES DE ESTADO : Dado un sistema dinámico, el conjunto más pequeño de variables que determinan su estado, se denominan precisamente variables de estado. Es decir, si una vez dada la entrada para  $t > t_0$  y el estado inicial en  $t = t_0$ , son necesarias  $n$  variables  $X_1(t)$ ,  $X_2(t)$ , ...,  $X_n(t)$  para que el estado futuro del sistema quede completamente determinado. Ese conjunto de variables se denominan variables de estado.

1.2.3 VECTOR DE ESTADO : El vector que determina unívocamente el estado de un sistema  $X(t)$  para cualquier  $t > t_0$ , dada la entrada  $u(t)$  para  $t > t_0$  se denomina vector de estado. Como es lógico suponer, en base a la definición anterior, los  $n$  componentes de este vector, son las  $n$  variables de estado, necesarias para describir completamente este sistema  $X(t)$ .

1.2.4 ESPACIO DE ESTADO : Espacio de estado, es el espacio  $n$ -dimensional, cuyos ejes son las  $n$  variables  $x_1, x_2, \dots, x_n$ .

### 1.3 CARACTERIZACION DE SISTEMAS ELECTRICOS LINEALES EN EL ESPACIO DE ESTADO.-

Con la caracterización de los sistemas eléctricos en el espacio de estado, lo que se trata es de introducir un

método sistemático para obtener las variables de estado desde las variables de la red, tales como voltajes de capacitor, corrientes de inductor, etc. y emplear las leyes de voltaje y corriente de Kirchooff y las relaciones voltamperimétricas de manera de poder escribir las ecuaciones dinámicas de la red en términos de esas variables.

La propiedad básica de las variables de estado, es que nos proporcionan un conjunto de primer orden de ecuaciones diferenciales que describen completamente el comportamiento de la red.

Otra importante ventaja de usar las variables de estado sobre otras variables auxiliares (tales como corriente de lazo o voltajes de nodo), es que las técnicas desarrolladas para escribir las ecuaciones de estado de redes lineales e invariantes en el tiempo puede ser fácilmente generalizada para incluir redes no-lineales y variantes en el tiempo.

Por esta razón, el método de las variables de estado, es en muchos casos preferido a otros métodos convencionales de análisis.

Dos tipos de variables de red, califican mejor como variables de estado para redes asociadas RLC; primero, voltajes a través de capacitores y corrientes por medio de

inductores, y, segundo, cargas a través de capacitores y flujos a través de inductores. La última clase de variables es particularmente aprovechable para las variables de estado de redes lineales variables en el tiempo. Para redes no lineales, sin embargo, el escogitamiento de las variables de estado depende de la naturaleza de los elementos característicos.

### 1.3.1 CARACTERIZACION DE REDES PROPIAS INVARIANTES EN EL TIEMPO.-

La representación de redes propias invariantes en el tiempo conlleva los siguientes pasos:

1.3.1.1 Se escoge un árbol propio para la red y se numera los brazos de la red en el siguiente orden:

1. Todas las fuentes de voltaje de brazos de árbol ( $v$ )
2. Todos los capacitores de brazos de árbol ( $c$ )
3. Todas las resistencias de brazos de árbol ( $g$ )
4. Todas las resistencias de ramas de enlace ( $r$ )
5. Todas las inductancias de ramas de enlace ( $l$ )
6. Todas las fuentes de corriente de ramas de enlace ( $i$ )

La partición del vector de voltajes de brazo  $V_b$  y el vector de corrientes de rama es la siguiente:

$$V_b = \begin{bmatrix} V_v & V_c & V_g & V_r & V_l & V_i \end{bmatrix}^T$$

( 1.3.1.1 )

$$i_b = \begin{bmatrix} i_v & i_c & i_g & i_r & i_l & i_i \end{bmatrix}^T$$

( 1.3.1.2 )

Por simplicidad se asume que el número de elementos en cada subvector está representado por su correspondiente índice. Es decir, que el número de fuentes de voltaje en la red es  $v$ , el número de capacitores es  $c$ , etc..

Ahora, según lo revisado en la topología de redes, las ecuaciones representativas de las leyes de voltaje y corriente de Kirchooff, están dadas por :

$$B_f V_b = 0 \quad ( 1.3.1.3 )$$

y

$$Q_f i_b = 0 \quad ( 1.3.1.4 )$$

Donde  $B_f$  y  $Q_f$  son las matrices de lazo fundamental y de arreglos de corte fundamentales correspondientes al árbol propio escogido previamente.

La topología de redes también nos permite particionar estas matrices de la siguiente manera:

$$B_f = \begin{bmatrix} -F & \begin{array}{c} T \\ \vdots \\ 1 \end{array} \\ y \end{bmatrix} \quad (1.3.1.5)$$

$$Q_f = \begin{bmatrix} 1 & \begin{array}{c} \vdots \\ F \end{array} \end{bmatrix} \quad (1.3.1.6)$$

donde  $1$  denota la matriz identidad y  $F$  es la submatriz fundamental.

Si ahora se particiona  $1$  y  $F$  con respecto a las particiones de  $V_b$  e  $i_b$ , las ecuaciones de voltaje (KVL) y de corriente (KCL) de Kirchooff pueden ser escritas como:

$$\begin{bmatrix} 1_{vv} & 0 & 0 & F_{vr} & F_{vl} & F_{vi} \\ 0 & 1_{cc} & 0 & F_{cr} & F_{cl} & F_{ci} \\ 0 & 0 & 1_{gg} & F_{gr} & F_{gl} & F_{gi} \end{bmatrix} \begin{bmatrix} i_v \\ i_c \\ i_g \\ i_r \\ i_l \\ i_i \end{bmatrix} = 0 \quad (1.3.1.7)$$

$$\begin{bmatrix} -F_{vr}^T & -F_{cr}^T & -F_{gr}^T & 1_{rr} & 0 & 0 \\ -F_{vl}^T & -F_{cl}^T & -F_{gl}^T & 0 & 1_{ll} & 0 \\ -F_{vi}^T & -F_{ci}^T & -F_{gi}^T & 0 & 0 & 1_{ii} \end{bmatrix} \begin{bmatrix} V_v \\ V_c \\ V_g \\ V_r \\ V_l \\ V_i \end{bmatrix} = 0 \quad (1.3.1.8)$$

Las dimensiones de las submatrices de  $F$  están determinadas por las dimensiones de sus subvectores asociados en  $i_b$  y  $v_b$ . Por ejemplo,  $F_{vr}$  tiene  $v$  filas y  $r$  columnas,  $F_{vl}$  tiene  $v$  filas y  $l$  columnas etc..

1.3.1.2 En el caso de redes propias, las variables de estado a escoger son los voltajes capacitivos de los brazos de árbol y las corrientes inductivas de enlaces de árbol. Las ecuaciones resultantes serán linealmente independientes. Entonces el vector de estado será :

$$X(t) = \begin{bmatrix} V_c \\ i_l \end{bmatrix}$$

( 1.3.1.9 )

Donde  $V_c$  e  $i_l$  son vectores columna respectivamente. Las relaciones de voltaje-corriente de ramas son por consiguiente :

$$i_c = \dot{q}_c \quad ( 1.3.1.10 ) , \quad q_c = C_c(t) V_c \quad ( 1.3.1.12 )$$

$$V_l = \dot{\phi}_l \quad ( 1.3.1.11 ) \quad \phi_l = L_l(t) i_l \quad ( 1.3.1.13 )$$

$$V_r = R_r(t) i_r \quad ( 1.3.1.14 ) \quad i_g = G_g(t) V_g \quad ( 1.3.1.15 )$$

donde  $C_c(t) = C_c$  ,  $L_l(t) = L_l$  ,  $R_r(t) = R_r$  y  $G_g(t) = G_g$ , dado que se está analizando el caso invariante en el tiempo

y que respectivamente significan lo siguiente:

$C_c$  es una matriz diagonal cuyos elementos diagonales son las capacitancias de brazos de árbol.

$L_l$  es una matriz cuadrada cuyos elementos diagonales son las inductancias propias y los elementos fuera de la diagonal son la inductancias mutuas pertenecientes a enlaces de árbol.

$R_r$  y  $G_g$  son matrices diagonales cuyos elementos de la diagonal son resistencias de enlace y conductancias de brazos de árbol respectivamente.

En todo el resto de este análisis, se asumirá que estas matrices son no singulares para cada  $t$ . Esta condición, es satisfecha para la mayoría de las redes prácticas.

1.3.1.3 Lo que se hace a continuación, es expresar todas las no variables de estado en términos de las variables de estado  $V_c$  e  $i_l$  y las fuentes de voltaje y corriente independientes  $V_v$  e  $i_i$ . Para ello, escribimos las ecuaciones (1.3.1.7) y (1.3.1.8) en una forma más explícita. Así tenemos:

$$i_v + F_{vr} i_r + F_{vl} i_l + F_{vi} i_i = 0 \quad (1.3.1.16)$$

$$i_c + F_{cr} i_r + F_{cl} i_l + F_{ci} i_i = 0 \quad (1.3.1.17)$$

$$i_g + F_{gr} i_r + F_{gl} i_l + F_{gi} i_i = 0 \quad (1.3.1.18)$$

y

$$V_r + F_{vr} V_v - F_{cr} V_c - F_{gr} V_g = 0 \quad (1.3.1.19)$$

$$V_l - F_{vl} V_v - F_{cl} V_c - F_{gl} V_g = 0 \quad (1.3.1.20)$$

$$V_l - F_{vi} V_v - F_{ci} V_c - F_{gi} V_g = 0 \quad (1.3.1.21)$$

y reemplazando :

$$\dot{V}_c = C_c^{-1} i_c \quad (1.3.1.22)$$

$$i_l = L_l^{-1} V_l \quad (1.3.1.23) \text{ en } (1.3.1.17) \text{ y } (1.3.1.20)$$

ecuaciones, estas obtenidas de (1.3.1.10) y (1.3.1.12) y de (1.3.1.11) y (1.3.1.13), respectivamente, obtenemos finalmente :

$$\dot{V}_c = C_c^{-1} F_{cl} i_l - C_c^{-1} F_{ci} i_i - C_c^{-1} F_{cr} i_r \quad (1.3.1.24)$$

$$i_l = L_l^{-1} F_{vl} V_v + L_l^{-1} F_{cl} V_c + L_l^{-1} F_{gl} V_g \quad (1.3.1.25)$$

o equivalentemente ,

$$\begin{bmatrix} \dot{V}_c \\ i_l \end{bmatrix} = \begin{bmatrix} 0 & -C_c^{-1} F_{cl} \\ -L_l^{-1} F_{cl} & 0 \end{bmatrix} \begin{bmatrix} V_c \\ i_l \end{bmatrix} + \begin{bmatrix} 0 & -C_c^{-1} F_{ci} \\ -L_l^{-1} F_{vl} & 0 \end{bmatrix} \begin{bmatrix} V_v \\ i_i \end{bmatrix} + \begin{bmatrix} 0 & -C_c^{-1} F_{cr} \\ -L_l^{-1} F_{gl} & 0 \end{bmatrix} \begin{bmatrix} V_g \\ i_r \end{bmatrix} \quad (1.3.1.26)$$

En estas ecuaciones, las únicas no variables de estado son  $i_r$  y  $V_g$ ;  $i_l$  y  $V_v$  son los vectores de fuentes de corriente y

puede reemplazar  $i_g$  y  $V_v$  en (1.3.1.18) y (1.3.1.19) de (1.3.1.14) y (1.3.1.15) respectivamente.

Así tenemos :

$$G_g V_g + F_{gr} i_r = -F_{gl} i_l - F_{gi} i_i \quad (1.3.1.27)$$

$$-F_{gr} V_g + R_r i_r = F_{cr} V_c + F_{vr} V_v \quad (1.3.1.28)$$

Resolviendo estas 2 ecuaciones para  $V_g$  e  $i_r$ , conseguimos:

$$V_g = -G^{-1} \begin{bmatrix} -1 & T \\ F_{gr} R_r & F_{cr} V_c + F_{gr} R_r & F_{vr} V_v + F_{gl} i_l + F_{gi} i_i \end{bmatrix} \quad (1.3.1.29)$$

voltaje. Para eliminar estas no variables de estado, se puede reemplazar  $i_g$  y  $V_v$  en (1.3.1.18) y (1.3.1.19) de (1.3.1.14) y (1.3.1.15) respectivamente.

Así tenemos :

$$G_g V_g + F_{gr} i_r = -F_{gl} i_l - F_{gi} i_i \quad (1.3.1.27)$$

$$-F_{gr}^T V_g + R_r i_r = F_{cr}^T V_c + F_{vr}^T V_v \quad (1.3.1.28)$$

Resolviendo estas 2 ecuaciones para  $V_g$  e  $i_r$ , conseguimos:

$$V_g = -G^{-1} \begin{bmatrix} -1 & T \\ F_{gr} R_r & F_{cr} V_c + F_{gr} R_r & F_{vr} V_v + F_{gl} i_l + F_{gi} i_i \end{bmatrix} \quad (1.3.1.29)$$

$$i_r = R^{-1} \begin{bmatrix} T & T & T & -1 \\ F_{cr} V_c + F_{vr} V_v - F_{gr} G_g & F_{gl} i_l - F_{gr} G_g & F_{gi} i_i \end{bmatrix} \quad (1.3.1.30)$$

Donde se han usado las siguientes notaciones:

$$G \triangleq G_g + F_{gr} R_r^{-1} F_{gr}^T \quad (1.3.1.31)$$

$$R \triangleq R_r + F_{gr} G_g^{-1} F_{gr}^T \quad (1.3.1.32)$$

Reemplazando  $V_g$  e  $i_r$  en (1.3.1.26) y después de algunas manipulaciones directas se obtiene:

$$\begin{bmatrix} V_c \\ \vdots \\ i_l \end{bmatrix} = \begin{bmatrix} -1 & -1 \\ C_c H_{cc} & C_c H_{cl} \\ \vdots & \vdots \\ -1 & -1 \\ L_l H_{lc} & L_l H_{ll} \end{bmatrix} \begin{bmatrix} V_c \\ \vdots \\ i_l \end{bmatrix} + \begin{bmatrix} -1 & -1 \\ C_c H_{cv} & C_c H_{cl} \\ \vdots & \vdots \\ -1 & -1 \\ L_l H_{lv} & L_l H_{ll} \end{bmatrix} \begin{bmatrix} V_v \\ \vdots \\ i_i \end{bmatrix} \quad (1.3.1.33)$$

Donde las correspondientes submatrices están definidas por:

$$H_{cc} = \begin{matrix} & -1 & T \\ -F_{cr} & R & F_{cr} \end{matrix} \quad (1.3.1.34)$$

$$H_{cl} = -F_{cl} + \begin{matrix} & -1 & T & -1 \\ F_{cr} & R & F_{gr} & G_g & F_{gl} \end{matrix} \quad (1.3.1.35)$$

$$H_{ll} = -\begin{matrix} T & -1 \\ F_{gl} & G & F_{gl} \end{matrix} \quad (1.3.1.36)$$

$$H_{cv} = -\begin{matrix} & -1 & T \\ -F_{cr} & R & F_{vr} \end{matrix} \quad (1.3.1.37)$$

$$H_{lv} = \begin{matrix} T & & T & -1 & & -1 & T \\ F_{vl} & - & F_{gl} & G & F_{gr} & R_r & F_{vr} \end{matrix} \quad (1.3.1.38)$$

$$H_{ci} = -F_{ci} + \begin{matrix} & -1 & T & -1 \\ F_{cr} & R & F_{gr} & G_g & F_{gi} \end{matrix} \quad (1.3.1.39)$$

$$H_{li} = -\begin{matrix} T & -1 \\ F_{gl} & G & F_{gi} \end{matrix} \quad (1.3.1.40)$$

$$H_{lc} = \begin{matrix} T & & T & -1 & & -1 & T \\ F_{cl} & - & F_{gl} & G & F_{gr} & R_r & F_{cr} \end{matrix} \quad (1.3.1.41)$$

La ecuación (1.3.1.33) es la ecuación de estado en su forma normal.

Recordando la forma standard de la ecuación de estado, y relacionando con (1.3.1.33) tenemos:

$$\dot{X}(t) = AX(t) + Bu(t) \quad (1.3.1.42)$$

El número de elementos de  $X(t)$  es igual al número total de capacitores e inductancias de la red. Los elementos de  $U(t)$  son las fuentes independientes de voltaje y corriente.  $A$  y  $B$  son matrices invariantes en el tiempo con dimensiones apropiadas y definidas por:

$$A = \left[ \begin{array}{cc|cc} -1 & & -1 & \\ Cc & Hcc & Cc & Hcl \\ \hline -1 & & -1 & \\ Ll & Hlc & Ll & Hll \end{array} \right] \quad (1.3.1.43)$$

donde A es una matriz cuadrada y

$$B = \left[ \begin{array}{cc|cc} -1 & & -1 & \\ Cc & Hcv & Cc & Hci \\ \hline -1 & & -1 & \\ Ll & Hlv & Ll & Hli \end{array} \right] \quad (1.3.1.44)$$

Teniendo resuelto (1.3.1.42), para  $X(t)$ , todos los voltajes y corrientes de rama, pueden ser encontrados por manipulaciones propiamente algebraicas desde (1.3.19) hasta (1.3.1.21).

La ecuación (1.3.1.33) puede ser usada para la formulación sistemática de la ecuación de estado de redes lineales invariantes en el tiempo que no tengan lazos capacitivos únicos ni arreglos de corte inductivos únicos.

### 1.3.2 CARACTERIZACION DE REDES GENERALES INVARIANTES EN EL TIEMPO

Cuando se hace mención a redes generales, se sobreentiende a cualquier red compuesta de capacitores, inductancias, resistencias y fuentes independientes de voltaje y corriente.

Es conveniente acotar que este tipo de aproximaciones

y corriente  $V_i$  e  $i_i$ .

Los vectores de voltaje y corriente de ramas o brazos pueden ser repartidos en la forma siguiente:

$$V_b = \left[ \begin{array}{c|c|c|c|c|c|c|c} V_v & V_c & V_g & V_{\&} & V_s & V_r & V_l & V_i \end{array} \right]^T \quad (1.3.2.1.)$$

$$i_b = \left[ \begin{array}{c|c|c|c|c|c|c|c} i_v & i_c & i_g & i_{\&} & i_s & i_r & i_l & i_i \end{array} \right]^T$$

y corriente  $V_i$  e  $i_i$ .

Los vectores de voltaje y corriente de ramas o brazos pueden ser repartidos en la forma siguiente:

$$V_b = \left[ V_v \mid V_c \mid V_g \mid V_{\&} \mid V_s \mid V_r \mid V_l \mid V_i \right]^T \quad (1.3.2.1.)$$

$$i_b = \left[ i_v \mid i_c \mid i_g \mid i_{\&} \mid i_s \mid i_r \mid i_l \mid i_i \right]^T \quad (1.3.2.2)$$

Donde  $v, c, g, \&, s, r, l, e, i$  denotan el número de elementos en los vectores  $V_v, V_c, V_g, V_{\&}, V_s, V_r, V_l$  y  $V_i$  respectivamente.

Como en el caso de redes propias, se puede escribir las ecuaciones KCL y KVL en la forma:

$Q_f i_b = 0$  y  $B_f V_b = \theta$  donde  $Q_f$  y  $B_f$  son

$$Q_f = \left[ 1 \mid F \right] \text{ y } B_f = \left[ -F^T \mid 1 \right]$$

La partición particular de  $V_b$  e  $i_b$  permite que las ecuaciones KCL Y KVL puedan ser escritas como:

$$\begin{bmatrix} 1_{vv} & 0 & 0 & 0 & F_{vs} & F_{vr} & F_{vl} & F_{vi} \\ 0 & 1_{cc} & 0 & 0 & F_{cs} & F_{cr} & F_{cl} & F_{ci} \\ 0 & 0 & 1_{gg} & 0 & F_{gs} & F_{gr} & F_{gl} & F_{gi} \\ 0 & 0 & 0 & 1_{\&\&} & F_{\&s} & F_{\&r} & F_{\&l} & F_{\&i} \end{bmatrix} \begin{bmatrix} i_v \\ i_c \\ i_g \\ i_{\&} \\ i_s \\ i_r \\ i_l \\ i_i \end{bmatrix} = 0$$

$$(1.3.2.3)$$

y

$$\begin{bmatrix}
 -F_{vs} & -F_{cs} & -F_{gs} & -F_{\&s} & 1_{ss} & 0 & 0 & 0 \\
 -F_{vr} & -F_{cr} & -F_{gr} & -F_{\&r} & 0 & 1_{rr} & 0 & 0 \\
 -F_{vl} & -F_{cl} & -F_{gl} & -F_{\&l} & 0 & 0 & 1_{ll} & 0 \\
 -F_{vi} & -F_{ci} & -F_{gi} & -F_{\&i} & 0 & 0 & 0 & 1_{ii}
 \end{bmatrix}
 \begin{bmatrix}
 V_v \\
 V_c \\
 V_g \\
 V_{\&} \\
 V_s \\
 V_r \\
 V_l \\
 V_i
 \end{bmatrix}
 = 0$$

(1.3.2.4)

Donde las dimensiones de las submatrices de F estàn determinadas por el orden de sus subvectores asociados en  $i_b$  y  $V_b$ . Por ejemplo,  $F_{vl}$  tiene  $v$  filas y  $l$  columnas.

Usando la definiciòn de àrbol normal se demuestra que:

$$F_{gs} = 0 \quad F_{\&s} = 0 \quad F_{\&r} = 0$$

1.3.2.2. Las variables de estado a escoger en este caso son los voltajes capacitivos de brazos de àrbol y todas las corrientes de inductancias de ramas de enlace. Esto es, se escoge el vector de estado  $X$  a ser:

$$X = \begin{bmatrix} V_c & i_l \end{bmatrix}^T \quad (1.3.2.5)$$

Las relaciones voltaje - corriente de ramas pueden ser escritas como:

$$i_c = \dot{q}_c \quad (1.3.2.6)$$

$$V_l = \dot{\phi}_l \quad (1.3.2.7)$$

$$q_c = C_c V_c \quad (1.3.2.8)$$

$$\phi_l = L_l i_l + M_l i_c \quad (1.3.2.9)$$

$$V_r = R_r i_r \quad (1.3.2.10)$$

$$i_g = G_g V_g \quad (1.3.2.11)$$

$$V_c = \dot{\phi}_c \quad (1.3.2.12)$$

$$i_s = \dot{q}_s \quad (1.3.2.13)$$

$$\phi_c = M_c i_l + L_c i_c \quad (1.3.2.14)$$

$$q_s = C_s V_s \quad (1.3.2.15)$$

Donde  $C_c$ ,  $C_s$ ,  $G_g$ ,  $R_r$  representan respectivamente: matriz capacitiva de brazos de árbol, matriz capacitiva de ramas de enlace, matriz conductiva de brazos de árbol y matriz resistiva de ramas de enlace.

$L_l$  es una matriz simétrica cuyos elementos diagonales son las inductancias propias de las ramas de enlace y los elementos fuera de la diagonal son inductancias mutuas de las mismas inductancias de enlace si es que están acopladas mutuamente entre ellas.

$L_c$  es una matriz simétrica cuyos elementos diagonales son las inductancias propias de brazos de árbol y los elementos fuera de la diagonal son inductancias mutuas de las mismas inductancias de brazos de árbol si es que tienen acoplamiento mutuo entre ellas.

$M_{l\&} = M_{\&l}^T$  representan matrices de inductancias mutuas entre inductancias de brazos de árbol e inductancias de ramas de enlace.

$\phi_{\&}$  y  $q_{\&}$  denotan el flujo inductivo de brazos de árbol y las cargas capacitivas de enlace.

1.3.2.3 El siguiente paso consiste en eliminar todas las no variables de estado, formuladas en las ecuaciones KCL y KVL dadas en la topología de redes (ecs. 1.3.2.3 y 1.3.2.4)

Estas ecuaciones junto con el resultado:

$F_{gs} = 0$   $F_{\&s} = 0$   $F_{\&r} = 0$  producen:

$$i_v + F_{vs} i_s + F_{vr} i_r + F_{vl} i_l + F_{vi} i_i = 0 \quad (1.3.2.16)$$

$$i_c + F_{cs} i_s + F_{cr} i_r + F_{cl} i_l + F_{ci} i_i = 0 \quad (1.3.2.17)$$

$$i_g + F_{gr} i_r + F_{gl} i_l + F_{gi} i_i = 0 \quad (1.3.2.18)$$

$$i_{\&} + F_{\&l} i_l + F_{\&i} i_i = 0 \quad (1.3.2.19)$$

$$-F_{vs}^T V_v - F_{cs}^T V_c + V_s = 0 \quad (1.3.2.20)$$

$$-F_{vr}^T V_v - F_{cr}^T V_c - F_{gr}^T V_g + V_r = 0 \quad (1.3.2.21)$$

$$-F_{vl}^T V_v - F_{cl}^T V_c - F_{gl}^T V_g - F_{\&l}^T V_{\&} + V_l = 0 \quad (1.3.2.22)$$

$$-F_{vi}^T V_v - F_{ci}^T V_c - F_{gi}^T V_g - F_{\&i}^T V_{\&} + V_i = 0 \quad (1.3.2.23)$$

Lo primero que se hace en el proceso de eliminación es reemplazar los valores de  $i_c$ ,  $i_s$ ,  $V_l$  y  $V_{\&}$  en las ecuaciones (1.3.2.17) y (1.3.2.22).

$$i_c + F_{cs} i_s + F_{cr} i_r + F_{cl} i_l + F_{ci} i_i = 0 \quad (1.3.2.17)$$

y

$$V_s = F_{vs}^T V_v + F_{cs}^T V_c \quad (1.3.2.20)$$

producen conjuntamente con las ecuaciones (1.3.2.6), (1.3.2.8), (1.3.2.13) y (1.3.2.15)

$$\frac{d}{dt} \left[ I + F_{cs} C_s F_{cs}^T \quad -1 \right] \begin{bmatrix} C_c \\ V_c \end{bmatrix} =$$

$$- \left[ F_{cs} C_s F_{vs}^T V_v \right]$$

$$i_c + F_{cs} i_s + F_{cr} i_r + F_{cl} i_l + F_{ci} i_i = 0 \quad (1.3.2.17)$$

y

$$V_s = F_{vs}^T V_v + F_{cs}^T V_c \quad (1.3.2.20)$$

producen conjuntamente con las ecuaciones (1.3.2.6), (1.3.2.8), (1.3.2.13) y (1.3.2.15)

$$\frac{d}{dt} \left[ I + F_{cs}^T C_s F_{cs}^T C_c^{-1} \right] \begin{bmatrix} C_c \\ V_c \end{bmatrix} = -F_{cr} i_r - F_{cl} i_l - F_{ci} i_i - \frac{d}{dt} \begin{bmatrix} F_{cs}^T C_s F_{vs}^T V_v \end{bmatrix} \quad (1.3.2.24)$$

Ahora:

$$V_l - F_{l\&}^T V_{\&} - F_{vl}^T V_v - F_{cl}^T V_c - F_{gl}^T V_g = 0 \quad (1.3.2.22)$$

$$e \quad i_{\&} = -F_{l\&} i_l - F_{i\&} i_i \quad (1.3.2.19)$$

producen conjuntamente con las ecuaciones (1.3.2.7) (1.3.2.9) (1.3.2.12) y (1.3.2.14)

$$\frac{d}{dt} \left[ I - F_{l\&}^T M_{l\&}^{-1} L_l - M_{l\&}^{-1} F_{l\&}^T L_l + F_{l\&}^T L_{\&} F_{l\&}^{-1} L_l \right] L_l i_l = F_{vl}^T V_v + F_{cl}^T V_c + F_{gl}^T V_g + \frac{d}{dt} \left[ M_{l\&}^{-1} F_{i\&} - F_{l\&}^T L_{\&} F_{i\&} \right] i_i \quad (1.3.2.25)$$

Se adapta las siguientes notaciones convenientes:

$$\bar{V} \triangleq \begin{bmatrix} I + F_{cs} C_s F_{cs}^T & -1 \\ & C_c \end{bmatrix} V_c \quad (1.3.2.26)$$

$$J \triangleq \begin{bmatrix} I - F_{l1} M_{l1} L_{l1} & -1 \\ & -1 \\ & & I + F_{l1} L_{l1} F_{l1}^T & -1 \end{bmatrix} L_{l1} \dot{l}_1 \quad (1.3.2.27)$$

y

$$\bar{V} = M C_c V_c \quad (1.3.2.28)$$

$$J = P L_{l1} \dot{l}_1 \quad (1.3.2.29)$$

donde

$$M = \begin{bmatrix} I + F_{cs} C_s F_{cs}^T & -1 \\ & C_c \end{bmatrix} \quad (1.3.2.30)$$

y

$$P = \begin{bmatrix} I - F_{l1} M_{l1} L_{l1} & -1 \\ & -1 \\ & & I + F_{l1} L_{l1} F_{l1}^T & -1 \end{bmatrix} \quad (1.3.2.31)$$

y también

$$\frac{d}{dt} (\bar{V}) = \frac{d}{dt} (M C_c V_c) = \dot{\bar{V}} = M C_c \dot{V}_c \quad (1.3.2.32)$$

$$\frac{d}{dt} (J) = \frac{d}{dt} (P L1 i1) = \dot{J} = P L1 \dot{i1} \quad (1.3.2.33)$$

Resolviendo (1.3.2.21) y (1.3.2.18) para  $Vg$  e  $ir$  se tiene:

$$Vr = Rr ir \quad ig = Gg Vg \quad (1.3.2.10) \quad (1.3.2.11)$$

$$Vg = -G^{-1} \left[ \begin{array}{cc} -1 & T \\ Fgr Rr & Fcr Vc + Fgr Rr Fvr Vv + Fgl i1 + Fgi i1 \end{array} \right] \quad (1.3.2.34)$$

$$ir = R^{-1} \left[ \begin{array}{ccc} T & T & T -1 \\ Fcr Vc + Fvr Vv - Fgr Gg Fgl i1 - Fgr Gg Fgi i1 & & T -1 \end{array} \right] \quad (1.3.2.35)$$

con las notaciones respectivas :

$$G \triangleq Gg + Fgr Rr Fgr \quad (1.3.2.36)$$

$$R \triangleq Rr + Fgr Gg Fgr \quad (1.3.2.37)$$

Reemplazando el valor de  $Vg$  e  $ir$  en (1.3.2.24) y (1.3.2.25) se obtiene:

$$\dot{V} = Hcc Vc + Hcl i1 + Hcv Vv + Hci i1 - \dot{V} \quad (1.3.2.38)$$

$$\dot{J} = Hlc Vv + Hll i1 + Hlv Vv + Hli i1 + \dot{I} \quad (1.3.2.39)$$





En el caso de redes propias  $F_{cs} = 0$  y  $F_{\&l} = 0$ . Luego  $M = I$   
 $P = I$ ,  $\dot{V}_v = 0$  e  $\dot{i}_i = 0$

Consecuentemente  $U(t) = \begin{bmatrix} V_v & i_i \end{bmatrix}^T$  y la ecuación (1.3.2.45) se  
 convertirá en la ecuación representativa de redes propias.

#### 1.4 SOLUCION DE LA ECUACION DE ESTADO DE REDES LINEALES INVARIANTES EN EL TIEMPO.-

Consideremos la ecuación de estado, lineal e invariante en el tiempo:

$$\dot{X}(t) = AX(t) + Bu(t) \quad (1.4.1)$$

$$X(t_0) = X_0$$

donde  $X(t)$  es un vector  $n$ ,  $u(t)$  es un vector  $m$ , y  $A$  y  $B$  son matrices constantes ( $n \times n$ ) y ( $n \times m$ ) respectivamente.

La solución de la ecuación anterior se da en la siguiente forma :

$$X(t) = e^{A(t-t_0)} X_0 + \int_{t_0}^t e^{A(t-T)} B u(T) dT \quad (1.4.2)$$

y no es sino la suma de las respuestas de entrada cero y de estado cero.

La matriz  $e^{At}$  es una matriz  $n \times n$  llamada matriz de transición de estado y definida por :

$$e^{At} = I + At + \frac{1}{2!} A^2 t^2 + \frac{1}{3!} A^3 t^3 + \dots \quad (1.4.3)$$

o en una forma más compacta

$$e^{At} = \sum_{K=0}^{\infty} \frac{1}{K!} (AT)^K \quad (1.4.4)$$

donde la serie infinita puede ser convergente para  $t$  finito.

La matriz de transición de estado posee ciertas propiedades, entre las que merecen citarse:

$$1. \quad e^0 = I \quad (1.4.5)$$

2. Derivando  $e^{At}$  desde (1.4.3) obtenemos:

$$\frac{d}{dt} e^{At} = 0 + A + A^2 t + \frac{1}{2!} A^3 t^2 + \dots$$

$$\frac{d}{dt} e^{At} = A (I + At + \frac{1}{2!} A^2 t^2 + \dots)$$

o equivalentemente

$$\frac{d}{dt} e^{At} = A e^{At} = e^{At} A \quad (1.4.6)$$

Para que  $X(t)$  de (1.4.2) sea realmente la solución de la ecuación de estado deberá satisfacer 2 condiciones:

1. Las condiciones iniciales
2. La ecuación diferencial

La primera condición se satisface obviamente puesto que:

$$X(t_0) = e^{A(t-t_0)} X_0 + \int_{t_0}^{t_0} e^{A(t-T)} B u(T) dT = X_0$$

(1.4.7)

Dado que  $e^0 = I$  y el hecho de que el resultado de la integral es cero, puesto que sus límites son iguales. Para probar si cumple la segunda condición, se procede a sacar la derivada de ambos lados de (1.4.2) y se aplica la definición (1.4.5).

$$\dot{X}(t) = A e^{A(t-t_0)} X_0 + e^{A(t-T)} B u(T) \Big|_{T=t} + \int_{t_0}^t A e^{A(t-T)} B u(T) dT$$

ó

$$\dot{X}(t) = A \left[ e^{A(t-t_0)} X_0 + \int_{t_0}^t e^{A(t-T)} B u(T) dT \right] + B u(T)$$

(1.4.8)

De aquí se obtiene

$$\dot{X}(t) = AX(t) + Bu(t)$$

que prueba que  $X(t)$  es la solución de la ecuación de estado.

La respuesta a la salida de la red lineal invariante en el tiempo puede ser obtenida usando la ecuación de estado correspondiente, esto es:

$$Y(t) = CX(t) + Du(t) \quad \text{y la ecuación 1.4.2}$$

entonces :

$$Y(t) = C e^{A(t-t_0)} X_0 + C \int_{t_0}^t e^{A(t-T)} Bu(T) dT + DU(t)$$

$$(1.4.9)$$

Por lo tanto, dados los coeficientes de las matrices  $A$ ,  $B$ ,  $C$  y  $D$ , las condiciones iniciales  $X_0$ , y el vector entrada  $U(t)$ , el vector de salida puede ser completamente determinado para todo  $t \geq t_0$ , por la expresión (1.4.9).

Como se ve, la respuesta de la red consiste de dos partes separadas:

Primero, la respuesta a entrada cero,  $Y_{oi}(t)$  dada por:

$$Y_{oi}(t) \triangleq C e^{A(t-t_0)} X_0 \quad (1.4.10)$$

y segundo, la respuesta al estado cero,  $Y_{os}(t)$  dada por:

$$Y_{os}(t) \underset{=}{\Delta} C \int_{t_0}^t e^{A(t-T)} B u(T) dT + D u(t) \quad (1.4.11)$$

De (1.4.9) se desprende que el cálculo de la respuesta de una red lineal invariante en el tiempo envuelve el cálculo de la matriz de transición  $EXP(At)$  y luego de simples integraciones y multiplicaciones de matrices se obtiene  $X(t)$ . Generalmente el cálculo de  $EXP(At)$  es la mayor tarea en obtener la respuesta de redes lineales invariantes en el tiempo.

Existen algunos métodos de cálculo de la matriz de transición, entre los cuales se citan:

El método de las series y el método de la transformada de Laplace.

#### 1.4.1 METODO DE LAS SERIES.-

Puesto que la serie infinita dada en (1.4.4) es convergente para  $c/t$  finito, puede ser aproximada por la serie finita.

$$e^{At} = I + At + \frac{1}{2!} A^2 t^2 + \dots + \frac{1}{n!} A^n t^n \quad (1.4.12)$$

donde el lado derecho de la ecuación deberá ser aproximadamente igual al lado izquierdo. Para ello se escoge  $n$  grande.

Esta relación puede ser usada para calcular  $e^{At}$  para pequeños  $t$ . La ventaja de este método es la simpleza de programación, y su principal desventaja es la falta de precisión para  $t$  grandes.

#### 1.4.2 METODO DE LA TRANSFORMADA DE LAPLACE.-

Consideremos la parte homogénea de la ecuación diferencial lineal dada en (1.4.1) y por conveniencia asumimos que el tiempo inicial es igual a cero, esto es:

$$\dot{X}(t) = AX(t), \quad X(0) = X_0 \quad (1.4.13)$$

Tomando la transformada de Laplace a ambos lados tenemos:

$$sX(s) - X_0 = AX(s)$$

$$(sI - A) X(s) = X_0$$

$$X(s) = (sI - A)^{-1} X_0$$

Mediante la transformada inversa de Laplace, logramos:

$$X(t) = \left[ \mathcal{L}^{-1} (sI - A)^{-1} \right] X_0 \quad (1.4.14)$$

Comparando esta ecuación con la solución para una entrada cero, obtenemos:

$$e^{At} = \mathcal{L}^{-1} (SI-A)^{-1} \quad (1.4.15)$$

El método de la transformada de Laplace para calcular  $e^{At}$  es práctico sólo si la dimensión de  $A$  es pequeño. La principal dificultad en calcular  $e^{At}$  para matrices con grandes dimensiones, surge en calcular e invertir  $(SI-A)$ .

Más precisamente para una matriz  $A$  de dimensión  $n$ , debemos calcular un determinante de orden  $n$  y  $n^2$  determinantes de orden  $n-1$ . Debemos también calcular las raíces de un polinomio de grado  $n$  para estar en condición de encontrar la transformada inversa de Laplace.

Para propósitos de este trabajo lo que interesa es un método de solución numérica para la ecuación de estado, con una condición inicial, y que pueda ser generalizada para el manejo de ecuaciones diferenciales simultáneas. Este es el caso del método Runge-Kutta y que se describe detalladamente en el punto 4 del anexo.

## 1.5 INTRODUCCION A LOS SISTEMAS VARIABLES EN EL TIEMPO.-

Una gran ventaja en el aprovechamiento de las variables de estado, para la caracterización de redes, es visualizada en el análisis de redes lineales variables en el tiempo. Tan es así que una gran mayoría de inconvenientes encontrados

al tratar de obtener una relación de entrada y salida en el dominio del tiempo que corresponda a la función de transferencia convencional, puede ser obtenida sin mayor esfuerzo mediante la caracterización de redes en variables de estado.

Las relaciones topológicas guardan el mismo desorden de los elementos a ser empleados; sin embargo, las relaciones voltaje-corriente de rama son las mismas para los elementos lineales variables en el tiempo.

Es importante notar la diferencia existente entre este caso y el caso invariable en el tiempo, de manera de incorporar las variaciones en el tiempo de las inductancias y capacitancias en la matriz  $A(t)$  y en el vector  $B(t)$  de la ecuación de estado.

Para ello se deberá considerar al voltaje y al tiempo como variables independientes en las ecuaciones de carga y de acoplamiento inductivo.

$$\text{Así tenemos:} \quad q = f(v, t) \quad (1.5.1)$$

$$X = f(i, t) \quad (1.5.2)$$

En otras palabras, la carga y el acoplamiento inductivo tienen una dependencia explícita en función del tiempo. Por lo tanto, la derivación total utilizando la regla de la cadena de la derivación parcial da como resultado:

$$dq = \frac{\delta q}{\delta v} dv + \frac{\delta q}{\delta t} dt \quad (1.5.3)$$

$$i = \frac{dq}{dt} = \frac{\delta q}{\delta v} \frac{dv}{dt} + \frac{\delta q}{\delta t} \quad (1.5.4)$$

para un capacitor

$$v = \frac{\delta \lambda}{\delta i} i + \frac{\delta \lambda}{\delta t} \quad (1.5.5)$$

para un inductor

Otro importante aspecto que se debe considerar, al tratar con los sistemas lineales variables en el tiempo es con respecto a la matriz de transición de estado la misma que en los sistemas invariantes está dada por :

$$\vec{\phi}(t) = e^{At} \quad (1.5.6)$$

Para los sistemas variables en el tiempo, la matriz de transición de estado depende tanto de  $t$  como de  $t_0$ , y no de la diferencia  $t - t_0$ . Por tanto, no siempre se puede fijar el tiempo inicial igual a cero. Por supuesto hay casos en que  $t_0$  es cero. Así entonces  $\vec{\phi}(t)$  cambiará a  $\vec{\phi}(t, t_0)$

Sin embargo en general no se puede dar la matriz de transición para un sistema variable en el tiempo, como una matriz exponencial.

## 1.6 SOLUCION DE LA ECUACION DE ESTADO DE REDES LINEALES VARIABLES EN EL TIEMPO.-

En contraste al caso de las ecuaciones de estado de redes lineales invariantes en el tiempo, la solución analítica de las ecuaciones diferenciales de primer orden de redes generales lineales variables en el tiempo no es tan fácil de encontrar; exepcto en algunos casos específicos, la solución de tales ecuaciones de estado debe ser obtenido por métodos numéricos.

Consideremos una red lineal variable en tiempo cuyas ecuaciones de estado están dadas por :

$$\dot{X}(t) = A(t) X(t) + B(t) u(t), \quad X(t_0) = X_0 \quad (1.6.1)$$

Donde  $X(t)$  y  $u(t)$  son vectores columna  $n$  y  $m$  representantes del estado y las entradas respectivamente.  $A(t)$  y  $B(t)$  son matrices variables en el tiempo  $n \times n$  y  $n \times m$ .

La parte homogenea escalar de (1.6.1) está dada por:

$$\dot{X} = a(t) X \quad (1.6.2)$$

y cuya solución puede ser escrita como:

$$X(t) = e^{\int_{t_0}^t a(T) dT} X(t_0) \quad (1.6.3)$$

y la función de transición de estado es dada por:

$$\phi(t, t_0) = \exp \left[ \int_{t_0}^t a(T) dT \right] \quad (1.6.4)$$

Esta respuesta, sin embargo, no es factible trasladarla a la ecuación diferencial vectorial matricial.

Para ello necesitamos recurrir al siguiente análisis:

Sea la ecuación de estado

$$\dot{X} = A(t) X \quad (1.6.5)$$

donde los elementos de  $A(t)$  son fragmentariamente funciones continuas de  $t$  en el intervalo  $t_0 \leq t \leq t_1$ .

La solución a la ecuación (1.6.5) está dada por:

$$X(t) = \phi(t, t_0) X(t_0) \quad (1.6.6)$$

donde  $\phi(t, t_0)$  es la matriz no singular de  $n \times n$  que satisface la ecuación diferencial-matricial siguiente:

$$\dot{\phi}(t, t_0) = A(t) \phi(t, t_0) \quad \phi(t_0, t_0) = I$$

$$(1.6.7)$$

Se puede verificar fácilmente el hecho de que la ecuación (1.6.6) es la solución de la ecuación (1.6.7) ya que:

$$X(t_0) = \phi(t_0, t_0) X(t_0) = IX(t_0)$$

y

$$\dot{X}(t_0) = \frac{d}{dt} \left[ \phi(t, t_0) X(t_0) \right]$$

$$\dot{X}(t) = \dot{\phi}(t, t_0) X(t_0)$$

$$\dot{X}(t) = A(t) \phi(t, t_0) X(t_0)$$

$$\dot{X}(t) = A(t) X(t)$$

La solución de la ecuación (1.6.5) es simplemente la transformación del estado inicial. La matriz  $\phi(t, t_0)$  es la matriz de transición de estado del sistema variable en el tiempo descrito por (1.6.5).

#### 1.6.1 MATRIZ DE TRANSICION DE ESTADO PARA EL CASO VARIABLE EN EL TIEMPO.-

La matriz de transición de estado  $\phi(t, t_0)$ , es una matriz exponencial si y sólo si  $A(t)$  y la integral desde  $t_0$  hasta  $t$  de  $A(T)dT$  son conmutables.

Es decir:

$$\phi(t, t_0) = \exp \left[ \int_{t_0}^t A(T) dT \right]$$

Para cumplir con tal requisito,  $A(t)$  deberá ser una matriz

constante o diagonal, de lo contrario el cálculo de la matriz de transición de estado es un proceso bastante complicado.

Para calcular numéricamente  $\phi(t, t_0)$ , se puede utilizar el desarrollo en serie siguiente de  $\phi(t, t_0)$ :

$$\phi(t, t_0) = I + \int_{t_0}^t A(T) dT + \int_{t_0}^t A(T_1) \left[ \int_{t_0}^t A(T_2) dT_2 \right] dT_1 + \dots$$

(1.6.8)

En general, esto nos dará  $\phi(t, t_0)$  en una forma cerrada.

#### 1.6.2 PROPIEDADES DE LA MATRIZ DE TRANSICION DE ESTADO $\phi(t, t_0)$ .-

$$1. \quad \phi(t_2, t_1) \phi(t_1, t_0) = \phi(t_2, t_0)$$

La prueba de esta propiedad se la puede entender así:

$$X(t_1) = \phi(t_1, t_0) X(t_0)$$

$$X(t_2) = \phi(t_2, t_0) X(t_0)$$

y 
$$X(t_2) = \phi(t_2, t_1) X(t_1)$$

Por tanto

$$X(t_2) = \phi(t_2, t_1) \phi(t_1, t_0) X(t_0) = \phi(t_2, t_0) X(t_0)$$

Así

$$\phi(t_2, t_1) \phi(t_1, t_0) = \phi(t_2, t_0)$$

$$2. \quad \phi(t_1, t_0) = \phi^{-1}(t_0, t_1)$$

Para comprobarlo debe notarse que:

$$\phi(t_1, t_0) = \phi^{-1}(t_2, t_1) \phi(t_2, t_0)$$

Si en esta última ecuación se hace  $t_2 = t_0$ , entonces

$$\phi(t_1, t_0) = \phi^{-1}(t_0, t_1) \phi(t_0, t_0) = \phi^{-1}(t_0, t_1)$$

### 1.6.3 SOLUCION DEL SISTEMA $\dot{X} = A(t) X + B(t)u$ PARA REDES LINEALES.-

Sea la siguiente ecuación de estado:

$$\dot{X} = A(t) X + B(t) u \quad (1.6.9)$$

donde  $X$  = vector  $n$  - dimensional

$u$  =  $m$  - dimensional

$A(t)$  = matriz de  $n \times n$

$B(t)$  = matriz de  $n \times m$

Se supone que los elementos de  $A(t)$  y  $B(t)$  son funciones fragmentariamente continuas de  $t$  en el intervalo  $t_0 < t < t_1$

La solución de (1.6.9) está dada por:

$$X(t) = \phi(t, t_0) g(t)$$

Donde  $\phi(t, t_0)$  es una única matriz que satisface la ecuación:

$$\dot{\phi}(t, t_0) = A(t) \phi(t, t_0) \quad \phi(t_0, t_0) = I$$

Entonces,

$$\dot{X}(t) = \frac{d}{dt} \left[ \phi(t, t_0) g(t) \right]$$

$$\dot{X}(t) = \dot{\phi}(t, t_0) g(t) + \phi(t, t_0) \dot{g}(t)$$

$$\dot{X}(t) = A(t) \phi(t, t_0) g(t) + \phi(t, t_0) \dot{g}(t)$$

$$\dot{X}(t) = A(t) \phi(t, t_0) g(t) + B(t) u(t)$$

Por tanto

$$\phi(t, t_0) \dot{g}(t) = B(t) u(t)$$

ó

$$\dot{g}(t) = \phi^{-1}(t, t_0) B(t) u(t)$$

Entonces

$$g(t) = g(t_0) + \int_{t_0}^t \phi^{-1}(T, t_0) B(T) u(T) dT$$

Como  $g(t_0) = \phi^{-1}(t_0, t_0) X(t_0) = X(t_0)$

Se obtiene finalmente:

$$X(t) = \phi(t, t_0) X(t_0) + \phi(t, t_0) \int_{t_0}^t \phi^{-1}(T, t_0) B(T) u(T) dT$$

$$X(t) = \phi(t, t_0) X(t_0) + \int_{t_0}^t \phi(t, T) B(T) u(T) dT \quad (1.6.10)$$

Para fines de este trabajo, el cálculo de esta ecuación se lo realiza mediante un programa de computadora, y utilizando una de las técnicas descritas en el Anexo.

## CAPITULO SEGUNDO

## 2.1 PROGRAMAS DIGITALES PARA EL ANALISIS DE REDES LINEALES INVARIANTES EN EL TIEMPO, USANDO TECNICAS DE VARIABLES DE ESTADO. DESCRIPCION.-

En este capítulo, se presenta el desarrollo del programa, que obtiene la ecuación de estado  $\dot{X}(t) = AX(t) + Bu(t)$  directamente de la red y encuentra la solución para cada variable de estado, entregándonos una tabla de valores y sus gráficos respectivos.

La obtención de la ecuación de estado, como se vió en el capítulo anterior, se basa en las ecuaciones linealmente independientes KVL y KCL que están dadas por

$$B_f V_b = 0 \quad (2.1.1)$$

$$Q_f i_b = 0 \quad (2.1.2)$$

Donde  $B_f$  es la matriz de lazos fundamentales y  $Q_f$  es la matriz de arreglos de corte fundamentales de la red correspondientes a un árbol escogido previamente.

Estas matrices son partidas de la siguiente manera :

$$B_f = \left[ \begin{array}{c|c} T & I \\ \hline -F & I \end{array} \right] \quad (2.1.3)$$

$$Q_f = \left[ \begin{array}{c|c} I & F \\ \hline I & F \end{array} \right] \quad (2.1.4)$$

donde  $I$  denota la matriz identidad y  $F$  es la submatriz fundamental.

A partir de los datos de entrada de la red, se puede directamente construir la matriz de incidencia A. El programa implementado construye la matriz de arreglos de corte fundamentales  $Q_f$ , base del desarrollo, sin necesidad de formar los respectivos arreglos de corte según la teoría de topología de redes. Dicha obtención directa de la matriz  $Q_f$  se la consigue a partir de la matriz de incidencia A según el siguiente análisis:

$$A = \left[ \begin{array}{c|c} & \\ \hline A_t & A_l \end{array} \right] \quad (2.1.5)$$

donde  $A_t$  y  $A_l$  son submatrices correspondientes a brazos y enlaces de árbol respectivamente. La ley de corrientes de Kirchoof puede ser escrita como:

$$\left[ \begin{array}{c|c} & \\ \hline A_t & A_l \end{array} \right] \begin{bmatrix} i_{bt} \\ i_{bl} \end{bmatrix} = A_t i_{bt} + A_l i_{bl} = 0$$

donde

$$i_b = \begin{bmatrix} i_{bt} \\ i_{bl} \end{bmatrix} \text{ es el vector de corrientes de rama de la red}$$

Luego

$$A_t i_{bt} = -A_l i_{bl}$$

$$o \quad i_{bt} = -A_t^{-1} A_l i_{bl}$$

en forma matricial tenemos:

$$\left[ \begin{array}{c|cc} I & A^t & A^{-1} \\ \hline & & \end{array} \right] \text{ib} = 0$$

por tanto

$$Q_f = \left[ \begin{array}{c|cc} I & A^t & A^{-1} \\ \hline & & \end{array} \right] \quad (2.1.6)$$

donde la matriz  $I$  tiene  $n$  columnas como brazos de árbol tiene la red y el producto  $A^t A^{-1}$  tiene  $l$  columnas como enlaces de árbol tiene la red. También se concluye que a  $n$  brazos de árbol corresponden  $n$  arreglos de corte fundamentales.

$$\begin{aligned} Q_f &= I \quad X \\ X &= A^t \quad A^{-1} \\ &= F \end{aligned}$$

donde  $F$  es la submatriz fundamental de  $Q_f$  y  $X$  es una matriz ( $n \times l$ ).

Usando los resultados de la ecuación (2.1.6), podemos directamente a partir de los datos de entrada construir la matriz de incidencia  $A$ . Después que la matriz  $A$  es construída de los datos de entrada de la red debe ser partida en  $\left[ \begin{array}{c|c} A^t & A \\ \hline & \end{array} \right]$ .

Esta matriz partida es luego manipulada en la forma

$$\left[ \begin{array}{c|cc} I & A^t & A^{-1} \\ \hline & & \end{array} \right]$$

usando operaciones de fila fundamentales. Luego de

obtenida la matriz  $Q_f$ , se prosigue en el desarrollo del programa hasta obtener la ecuacion de estado.

## PROGRAMA PRINCIPAL

"El programa digital se inicia con la declaración de las subrutinas empleadas y con lo que corresponde al dimensionamiento de las variables y la inicialización de datos. El primer conjunto de ellos que es necesario ingresar, corresponde a los tiempos inicial y final para el muestreo de la respuesta de la respuesta de estado. En base a esto el programa automáticamente particionará la parte correspondiente al ingreso de datos en dos secciones: la primera de ellas, relacionada con los elementos de brazos de árbol y la segunda, con los elementos de ramas de enlace."

```

DECLARE SUB RUNTA (n!, K!, I!, XEST!(), DX!(), T!, H!)
DECLARE SUB ECUAC (VT, EEC(), EEAN(), EEDE(), EET*(), NFNE*(),
KCT, DEEC(), DEEAN(), DEEDE(), DEET*(), DNFN*(), IL, JJC(), JJAN(),
JJDE(), JJT*(), NFNJ*(), DJJC(), DJJAN(), DJJDE(), DJJT*(), DJNJ*(),
T, DX(), AINT(), BINT(), KFT, XEST())
DECLARE SUB INVERT (A(), X(), n, NN)
DECLARE SUB IMPRM (A(), NFIL, NCOL)
DECLARE SUB INVAT (A(), X(), n!)
DECLARE SUB INVERT (A(), X(), n!, NN!)
DECLARE SUB TRANP (AM(), AMT(), IFIL, ICOL)
DECLARE SUB ADDTN (A(), B(), C(), NFIL, NCOL)
DECLARE SUB PRODC (A(), B(), C(), NFIL, NCOL, NCL)
DECLARE SUB RESUL (DATO(), TIME(), T, XEST(), n, KCT)
SCREEN 8
VIEW (20, 2)-(620, 172), , 9
LOCATE 3, 13: PRINT " E S C U E L A   P O L I T E C N I C A   "
N A C I O N A L "
LOCATE 5, 10: PRINT " F A C U L T A D   D E   I N G E N I E R I A   "
E L E C T R I C A "
LOCATE 8, 26: PRINT " T E S I S   D E   G R A D O "
LOCATE 10, 19: PRINT " J O R G E   H.   V A C A   C A S T I L L O "
LOCATE 13, 14: PRINT " P R O G R A M A S   C O M P U T A C I O N A L E S   D I D A C T I C O S   P A R A "
R E S O L V E R   R E D E S "
LOCATE 14, 14: PRINT "-----"
"
LOCATE 16, 16: PRINT " E L E C T R I C A S   U T I L I Z A N D O   T E C N I C A S   D E   V A R I A B L E S "
D E   E S T A D O "
LOCATE 17, 16: PRINT "-----"
"

```

```

LOCATE 19, 20: PRINT " ( P R O G R A M A   P R I N C I P A L ) "
PRINT ""
210 T$ = INKEY$
IF T$ = "" THEN 210
CLS
SCREEN 8
VIEW (20, 2)-(620, 172), , 10
377 LOCATE 3, 10: PRINT "EL OBJETIVO DE ESTE PROGRAMA ES "
RESOLVER UNA RED ELECTRICA"
LOCATE 5, 10: PRINT "LINEAL E INVARIANTE EN EL TIEMPO, USANDO"
LA TEORIA DE TOPOLO-"
LOCATE 7, 10: PRINT "GIA DE REDES Y MEDIANTE EL CONCEPTO DE"
VARIABLES DE ESTADO, PA-"
LOCATE 9, 10: PRINT "RA UN INTERVALO DE TIEMPO ESTABLECIDO."
LOCATE 11, 10: PRINT "EN TAL SENTIDO EL PROGRAMA PERMITE"
VISUALIZAR TODOS LOS CALCU-"
LOCATE 13, 10: PRINT "LOS TOPOLOGICOS INTERMEDIOS HASTA LLEGAR"
A FORMAR LAS MATRICES "
LOCATE 15, 10: PRINT "DE LA ECUACION DE ESTADO Y QUE REPRESENTAN"
A LA RED EN ESTUDIO."
LOCATE 17, 10: PRINT "UNA VEZ RESUELTO EL SISTEMA, SE PUEDE GRAFICAR TODAS Y CADA UNA "
LOCATE 19, 10: PRINT "DE LAS VARIABLES DE ESTADO, CON LA OPCION DE ELEGIR LA ESCALA "
LOCATE 21, 10: PRINT "MAS ADECUADA PARA LA INTERPRETACION DE LOS RESULTADOS. "
342 T$ = INKEY$
IF T$ = "" THEN 342
CLS
601 SCREEN 8
VIEW (20, 2)-(620, 172), , 11
LOCATE 7, 20: PRINT "REDES LINEALES E INVARIANTES EN EL TIEMPO"
LOCATE 8, 20: PRINT "-----"
LOCATE 11, 20: PRINT "POR FAVOR, INGRESE LOS SIGUIENTES VALORES : "
S$ = "BLK"
LOCATE 13, 20: INPUT "TIEMPO INICIAL PARA MUESTREO (SEGUNDOS) : "; TIN:
LOCATE 14, 20: INPUT "TIEMPO FINAL PARA MUESTREO (SEGUNDOS) : "; TFIN
435 LOCATE 15, 20: INPUT "NUMERO TOTAL DE NODOS DE LA RED : "; NT
IF NT >= 20 THEN 623
GOTO 436
623 CLS : LOCATE 20, 11: PRINT "EL NUMERO MAXIMO DE NODOS ES 20. POR FAVOR VUELVA A INTENTAR"
567 T$ = INKEY$
IF T$ = "" THEN 567: CLS : GOTO 435
436 LOCATE 16, 20: INPUT "NUMERO TOTAL DE BRAZOS DE LA RED : "; IBR
625 IF IBR >= 31 THEN 626
GOTO 627
CLS : LOCATE 20, 11: PRINT "EL NUMERO MAXIMO DE BRAZOS ES 31. POR FAVOR VUELVA A INTENTAR"
211 T$ = INKEY$
IF T$ = "" THEN 211: CLS : GOTO 436
CLS : SCREEN 8
VIEW (20, 2)-(620, 172), , 12
LOCATE 18, 8: PRINT "POR FAVOR ESPERE....."
LOCATE 19, 8: PRINT "EL COMPUTADOR ESTA INICIALIZANDO Y DIMENSIONANDO VARIABLES,"
LOCATE 20, 8: PRINT "ARREGLOS Y MATRICES."
LOCATE 21, 8: PRINT "GRACIAS....."

```

REM DIMENSIONAMIENTO DE MATRICES E INICIALIZACION DE VARIABLES

```

DIM A(30, 50), Q(30, 50), AT(30, 30), AI(30, 30), X(30, 30)
DIM C(30, 60), Y(20), Z(20), DX(20), XEST(20), DFNE$(20, 4)
DIM RR(20, 20), GG(20, 20), CC(20, 20), CS(20, 20), Fvs(20, 20)
DIM Fvr(20, 20), Fvl(20, 20), Fvi(20, 20), pr(20, 20), AM(20, 20), AMT(20, 20), SUH(20, 20)
DIM Fcs(20, 20), Fcr(20, 20), Fcl(20, 20), Fci(20, 20), Fgr(20, 20)
DIM Fgl(20, 20), Fgi(20, 20), FTL(20, 20), FTI(20, 20), NFNJ(20, 4)
DIM FCRT(20, 20), FGRT(20, 20), FGLT(20, 20), FVRT(20, 20), FVLT(20, 20), FCLT(20, 20),
DIM FVST(20, 20), FTLT(20, 20), FCST(20, 20)
DIM RRIN(20, 20), GGIN(20, 20), CCIN(20, 20), RIN(20, 20), GIN(20, 20), PIN(20, 20), FI(20, 20)
DIM P2(20, 20), P3(20, 20), Hcc(20, 20), Hcl(20, 20)
DIM H11(20, 20), Hcv(20, 20), Hlv(20, 20), Hci(20, 20), Hli(20, 20), Hlc(20, 20), DATD(101, 20)
DIM TIME(101), AINT(20, 20), BINT(20, 20), CDIN(20), AI1(20), AI2(20), AI3(20), AI4(20)
DIM EFDE(20), EET(20), JJT(20), DEET(20), DJJT(20), DATD1(101, 20), TIME1(101)
DIM LL(20, 20), LBT(20, 20), MTL(20, 20), MLT(20, 20), LLIN(20, 20), MIN(20, 20), NEG(20, 20),
DIM II(20, 20), JJC, JJA
DIM TIPEX(5), IX(20)
DIM SIGN$(40, 40), NFNJ$(4), NJNJ$(20, 4), NDEF, SGN1$(40, 40), SGN2$(40, 40), NFNE(20, 4)
DIM NFNE$(20), EEC(20), EEAN(20), EEDE(20), EET$(20), DNFE$(20), DEEC(20), DEEAN(20), DEEDE(20),
DEET$(20), JJC(20), JJAN(20), JJT$(20), JJDE(20), NFNJ$(20), DJJC(20), DJJAN(20), DJJT$(20), DJJDE(20), DJNJ$(20)
DIM DNFE$(20, 4), DNJ$(20, 4), EETX, DEETX, DJJT$: DATA TIPE /'R','C','L','E','J'/
BLK$ = " "
REM PONER A 0 TODOS LOS ELEMENTOS DE LOS ARREGLOS
FOR I = 1 TO 30
FOR J = 1 TO 30
AT(I, J) = 0
AI(I, J) = 0
X(I, J) = 0
NEXT
NEXT
FOR I = 1 TO 30
FOR J = 1 TO 50
A(I, J) = 0
Q(I, J) = 0
NEXT: NEXT
FOR I = 1 TO 20
FOR J = 1 TO 20
NEG(I, J) = 0: ID(I, J) = 0
NEXT: NEXT
FOR I = 1 TO 20
DEG(I, I) = -1
ID(I, I) = 1
NEXT
FOR I = 1 TO 20
XEST(I) = 0
EET(I) = BLK
FOR J = 1 TO 20
RR(I, J) = 0
GG(I, J) = 0
CC(I, J) = 0
LL(I, J) = 0
AINT(I, J) = 0
BINT(I, J) = 0

```

```

CS(I, J) = 0
LBT(I, J) = 0
MTL(I, J) = 0
MLT(I, J) = 0
SGN1$(I, J) = " "
SGH2$(I, J) = " "
SIGN$(I, J) = " "
NEXT: NEXT
LCI = 0: VT = 0: CT = 0: BT = 0: BT = 0:
CL = 0: RL = 0: BL = 0: IL = 0: XVAL = 0
NUD = NT - 1

```

### 2.1.1 OBTENCION DE DATOS DE ELEMENTOS PERTENECIENTES A BRAZOS DE ARBOL SEGUN LA TOPOLOGIA DE LA RED.

En el ingreso de los elementos de brazos de árbol, se hace necesario identificar el tipo de elemento, los nudos entre los cuales se encuentra, su valor y la condición inicial si es que se tratare de elementos capacitivos.

Si el elemento en cuestión es una fuente de voltaje, los datos a ingresar serán los mismos que para cualquier otro elemento, mas los valores de ángulo y desfazamiento así como también el identificativo del tipo de función. Adicionalmente es necesario ingresar también los valores correspondientes a la derivada de la fuente.

El siguiente segmento del programa, permite realizar la tarea anteriormente descrita de una manera fácil y comprensiva para el usuario.

```

CLS
SCREEN 8: VIEW (20, 2)-(620, 172), , 13
LOCATE 3, 9: PRINT "INGRESE EN SECUENCIA Y DE ACUERDO AL NO. DE BRAZO ELEGIDO SEGUN "
LOCATE 4, 9: PRINT "LA TOPOLOGIA DE LA RED, EL TIPO DE ELEMENTO CORRESPONDIENTE A "
LOCATE 5, 9: PRINT "CADA BRAZO DE ARBOL Y A CADA BRAZO DE ENLACE. LOS NOS. DE LOS "
LOCATE 6, 9: PRINT "NODOS ENTRE LOS CUALES SE ENCUENTRA DICHO ELEMENTO, LA CONDICION"
LOCATE 7, 9: PRINT "INICIAL AL TIEMPO T(0) DE LOS CAPACITORES DE BRAZOS DE ARBOL E "
LOCATE 8, 9: PRINT "INDUCTANCIAS DE ENLACES DE ARBOL."
LOCATE 11, 9: PRINT "PARA LA FUENTE ES NECESARIO INGRESAR TAMBIEN EL VALOR DE SU "
LOCATE 12, 9: PRINT "DERIVADA."
LOCATE 14, 9: PRINT "PARA EL INGRESO DEL TIPO DE ELEMENTO Y DEL TIPO DE FUNCION SE "
LOCATE 15, 9: PRINT "DEFINE LAS SIGUIENTES SIGLAS:"
LOCATE 18, 9: PRINT "FTE. DE VOLTAGE=E, CONDENSADOR=C, RESISTENCIA=R, INDUCTANCIA=L, "
LOCATE 19, 9: PRINT "INDUCTANCIA MUTUA=M, FTE. DE CORRIENTE=J, FUNCION SENO= SIN, "
LOCATE 20, 9: PRINT "FUNCION COSENO=COS, FUNCION EXPONENCIAL=EXP."
A$ = INKEY$
IF A$ = "" THEN 1400
CLS
SCREEN 8

```

```

VIEW (20, 2)-(620, 172), , 14
LOCATE 3, 9: PRINT "UNA FUENTE DE VOLTAJE O CORRIENTE ES UNA FUNCION DEPENDIENTE DEL"
LOCATE 4, 9: PRINT "TIEMPO, SEA TRIGONOMETRICA O EXPONENCIAL, QUE EN UNA MANERA GENERA-"
LOCATE 5, 9: PRINT "LIZADA PUEDE EXPRESARSE COMO: "
LOCATE 7, 33: PRINT "A SEN(Wt + (&))"
LOCATE 9, 33: PRINT "A COS(Wt + (&))"
LOCATE 11, 33: PRINT " (Wt + (&)) "
LOCATE 12, 33: PRINT "A e "
LOCATE 14, 33: PRINT "A t o unicamente un valor constante A"
LOCATE 17, 9: PRINT "TODOS LOS ELEMENTOS DEBERAN SER INGRESADOS EN UNIDADES DEL "
LOCATE 18, 9: PRINT "SISTEMA INTERNACIONAL."
LOCATE 19, 9: PRINT "DE NO EXISTIR ALGUNO DE LOS DATOS, SE DEBERA DEJAR EL ESPACIO"
LOCATE 20, 9: PRINT "CORRESPONDIENTE EN BLANCO."
937 IT$ = INKEY$
IF IT$ = "" THEN 937
CLS : CLS
VIEW (20, 2)-(620, 172), , 13
FOR JI = 1 TO NUD
587 LOCATE 5, 11: PRINT " INGRESE EL TIPO DE ELEMENTO CORRESPONDIENTE AL BRAZO DE "
LOCATE 6, 11: PRINT " ARBOL NO. "; JI
1000 LOCATE 7, 20: INPUT " : "; ITY$
IBC = JI
2.1.2 CONSTRUCCION PARCIAL DE LA MATRIZ DE INCIDENCIA

```

Conforme el programa va ingresando uno a uno los datos de elementos pertenecientes a brazos de árbol, paulatinamente y al mismo tiempo comenzará a construir la matriz de incidencia, en base a la información obtenida en el punto anterior y relacionada con la asignación de los números de los nodos entre los cuales se encuentra un elemento. Tal asignación se dá de acuerdo a la partición topológica de la red. El siguiente segmento del programa permite construir parcialmente la matriz de incidencia.

```

LOCATE 9, 12: PRINT "INGRESE LOS NODOS ENTRE LOS CUALES SE ENCUENTRA EL ELEMENTO : "
LOCATE 10, 11: INPUT " NODO NO. 1 = "; NUD1
LOCATE 11, 11: INPUT " NODO NO. 2 = "; NUD2
IF NUD1 > 0 THEN A(NUD1, IBC) = 1
IF NUD2 > 0 THEN A(NUD2, IBC) = -1
IF ITY$ = "E" THEN 2000
IF ITY$ = "C" THEN 2500
IF ITY$ = "R" THEN 3000
IF ITY$ = "L" THEN 3500
CLS : LOCATE 20, 7: PRINT "EL TIPO DE ELEMENTO HA SIDO MAL INGRESADO. POR FAVOR VUELVA A INTENTAR"
678 T$ = INKEY$
IF T$ = "" THEN 67B: CLS : GOTO 587
LOCATE 13, 12: INPUT "INGRESE EL VALOR DE LA AMPLITUD : "; XVAL
780 LOCATE 14, 12: INPUT "INGRESE EL TIPO DE FUNCION : "; FUNC$
IF FUNC$ = "SIN" THEN 679

```

```

IF FUNC$ = "COS" THEN 679
IF FUNC$ = "EXP" THEN 679
CLS : LOCATE 20, 8: PRINT "EL TIPO DE FUNCION HA SIDO MAL INGRESADO. POR FAVOR VUELVA A INTENTAR"
896 T$ = INKEY$
IF T$ = "" THEN 896: CLS : GOTO 780
679 LOCATE 15, 12: PRINT "INGRESE LA LETRA T SI SE TRATA DE UNA FUNCION DEL"
LOCATE 16, 12: INPUT "TIEMPO O DEJE EL ESPACIO EN BLANCO SI ES UNA CONSTANTE : "; DT$
765 LOCATE 17, 12: INPUT "INGRESE EL VALOR DE LA f.angular DE LA FUNCION : "; ANG
LOCATE 18, 12: INPUT "INGRESE EL VALOR DEL DESFAZAMIENTO (EN RADIANES) : "; NDEF
REM SE GUARDA EL VALOR DE LOS ELEMENTOS EN SUS RESPECTIVAS MATRICES
VT = VT + 1
MFNE$(VT) = FUNC$
EEC(VT) = XVAL
EEAN(VT) = ANG
EEDE(VT) = NDEF
EET$(VT) = DT$
CLS : VIEW (20, 2)-(620, 172), , 10
LOCATE 3, 9: PRINT "A CONTINUACION, ES NECESARIO INGRESAR LOS VALORES DE LA DERIVADA"
LOCATE 4, 9: PRINT "DE LA FUENTE : "
LOCATE 7, 9: INPUT "INGRESE EL VALOR DE LA AMPLITUD DE LA FUNCION DERIVADA : "; XVAL
LOCATE 9, 9: INPUT "INGRESE EL TIPO DE FUNCION DE LA FUNCION DERIVADA : "; FUNC$
675 LOCATE 11, 9: PRINT "INGRESE LA LETRA T SI SE TRATA DE UNA FUNCION DEL TIEMPO O "
LOCATE 13, 9: INPUT "DEJE EL ESPACIO EN BLANCO SI ES UNA CONSTANTE : "; DT$
LOCATE 15, 9: INPUT "INGRESE EL VALOR DE LA f.angular DE LA FUNCION DERIVADA : "; ANG
LOCATE 17, 9: PRINT "INGRESE EL VALOR DEL DESFAZAMIENTO DE LA FUNCION DERIVADA "
LOCATE 19, 9: INPUT "(EN RADIANES) : "; NDEF
DNFNE$(VT) = FUNC$
DEEC(VT) = XVAL
DEEAN(VT) = ANG
DEEDE(VT) = NDEF
DEET$(VT) = DT$
CLS : GOTO 4000
CLS
2500 LOCATE 13, 12: INPUT "INGRESE EL VALOR DEL CONDENSADOR : "; XVAL
LOCATE 15, 12: INPUT "INGRESE EL VALOR DE SUS CONDICIONES INICIALES : "; ci
CT = CT + 1
LCI = LCI + 1
CC(CT, CT) = XVAL
XEST(LCI) = ci
CLS : GOTO 4000
CLS
3000 LOCATE 13, 12: INPUT "INGRESE EL VALOR DE LA RESISTENCIA : "; XVAL
GT = GT + 1
GG(GT, GT) = 1 / XVAL
CLS : GOTO 4000
CLS
3500 LOCATE 13, 11: INPUT " INGRESE EL VALOR DE LA INDUCTANCIA : "; XVAL
BT = BT + 1
LOCATE 15, 12: PRINT "INGRESE EL NO. DE ACOPLAMIENTOS MUTUOS ENTRE"
LOCATE 16, 12: PRINT "LA INDUCTANCIA Y OTRAS INDUCTANCIAS DEL MISMO"
LOCATE 17, 12: INPUT "GRUPO : "; ICP1
LOCATE 19, 12: PRINT "INGRESE EL NO. DE ACOPLAMIENTOS MUTUOS ENTRE"
LOCATE 20, 12: PRINT "LA INDUCTANCIA Y OTRAS INDUCTANCIAS QUE PERTE-"

```

```

LOCATE 21, 12: INPUT "NECEN A OTRO GRUPO
LBT(BT, BT) = XVAL
IF ICP1 > 0 GOTO 3700
GOTO 3800
CLS
3700 CLS : SCREEN 8: VIEW (20, 2)-(620, 172), , 9
LOCATE 9, 16: PRINT "PARA LA INDUCTANCIA QUE TIENE ACOPLAMIENTO MUTUO"
LOCATE 10, 16: PRINT "CON INDUCTANCIAS DEL MISMO GRUPO, INGRESE LA"
LOCATE 11, 16: PRINT "SIGUIENTE INFORMACION : "
7661 T$ = INKEY$
IF T$ = "" THEN 7661
FOR I = 1 TO ICP1: CLS : SCREEN 8: VIEW (20, 2)-(620, 172), , 14
LOCATE 5, 13: PRINT "INGRESE EL VALOR DE LA INDUCTANCIA MUTUA NO. "; I
LOCATE 6, 13: INPUT " : "; XVAL
LOCATE 9, 13: PRINT "INGRESE EL NO. DE LA INDUCTANCIA CON LA CUAL ESTA"
LOCATE 10, 13: INPUT "ACOPLADA : "; ICOP
LOCATE 12, 13: PRINT "INGRESE LAS LETRAS E O S, SEGUN LA CORRIENTE ENTRE"
LOCATE 13, 13: PRINT "O SALGA AL PUNTO DE REFERENCIA QUE TIENE LA INDUC-"
LOCATE 14, 13: PRINT "TANCIA QUE ESTA SIENDO DETALLADA EN ESTE MOMENTO"
LOCATE 15, 13: INPUT " : "; ISG$
LBT(BT, ICOP) = XVAL
SIGN$(BT, ICOP) = ISG$
NEXT
3800 IF ICP2 > 0 GOTO 3840
GOTO 4000
3840 CLS : SCREEN 8: VIEW (20, 2)-(620, 172), , 11
LOCATE 9, 16: PRINT "PARA LA INDUCTANCIA QUE TIENE ACOPLAMIENTO MUTUO"
LOCATE 10, 16: PRINT "CON INDUCTANCIAS DE GRUPO DIFERENTE, INGRESE LA"
LOCATE 11, 16: PRINT "SIGUIENTE INFORMACION: "
7662 T$ = INKEY$: IF T$ = "" THEN 7662
FOR I = 1 TO ICP2: CLS : SCREEN 8: VIEW (20, 2)-(620, 172), , 9
LOCATE 5, 13: PRINT "INGRESE EL VALOR DE LA INDUCTANCIA MUTUA NO."; I
LOCATE 6, 13: INPUT " : "; XVAL
LOCATE 9, 13: PRINT "INGRESE EL NO. DE LA INDUCTANCIA CON LA CUAL ESTA"
LOCATE 10, 13: INPUT "ACOPLADA : "; ICOP
LOCATE 12, 13: PRINT "INGRESE LAS LETRAS E O S, SEGUN LA CORRIENTE ENTRE "
LOCATE 13, 13: PRINT "O SALGA AL PUNTO DE REFERENCIA QUE TIENE LA INDUC-"
LOCATE 14, 13: PRINT "TANCIA QUE ESTA SIENDO DETALLADA EN ESTE MOMENTO "
LOCATE 15, 13: INPUT " : "; ISG$
MTL(BT, ICOP) = XVAL
SIGN$(BT, ICOP) = ISG$: NEXT
4000 CLS : NEXT J1
CLS
GOTO 4005
4005 IF BT = 0 THEN 4020
FOR I = 1 TO BT
FOR J = 1 TO BT
IF (SIGN$(I, J) = SIGN$(J, I)) THEN GOTO 4010
A(I, J) = -1 * LBT(I, J)
4010 NEXT: NEXT
FOR I = 1 TO 20
FOR J = 1 TO 20
SIGN$(I, J) = " "

```

4020       NEXT: NEXT  
          CLS

### 2.1.3 OBTENCION DE DATOS DE ELEMENTOS PERTENECIENTES A ENLACES DE ARBOL SEGUN LA TOPOLOGIA DE LA RED.

En la misma forma como se procedió en el punto 2.1.1 y una vez concluido el ingreso de datos de elementos pertenecientes a brazos de árbol, el programa comenzará a pedir datos de elementos de enlace de árbol. Cabe destacar la importancia de asignar los elementos que correspondan tanto a los brazos de árbol como a los enlaces de árbol, en el momento mismo en que se está realizando la partición topológica de la red, con el fin de evitar confusiones en la asignación de cada elemento a su respectivo grupo.

En ese sentido, el siguiente segmento de programa almacena las matrices correspondientes con los valores de resistencias, capacitancias, inductancias y sus respectivas condiciones iniciales, inductancias mutuas y finalmente fuentes de corriente con sus derivadas.

4022       SCREEN 8: VIEW (20, 2)-(620, 172), , 11  
          FOR Y = NT TO IBR  
          LOCATE 5, 11: PRINT "INGRESE EL TIPO DE ELEMENTO DE BRAZO DE ENLACE NO. "; Y  
          LOCATE 6, 11: INPUT " : "; ITY\$  
          IBC = Y: PRINT ""

### 2.1.4 CONSTRUCCION TOTAL DE LA MATRIZ DE INCIDENCIA

Al mismo tiempo que se dá el ingreso de datos de elementos de enlaces de árbol, el programa construye totalmente la matriz de incidencia en base a la información otorgada en el segmento de programa del punto anterior.

4070       LOCATE 8, 11: PRINT "INGRESE LOS NODOS ENTRE LOS CUALES SE ENCUENTRA EL ELEMENTO :"  
          LOCATE 9, 10: INPUT " NODO NO. 1     : "; NUD1  
          LOCATE 10, 11: INPUT "NODO NO. 2     : "; NUD2  
          IF NUD1 > 0 THEN A(NUD1, IBC) = 1  
          IF NUD2 > 0 THEN A(NUD2, IBC) = -1  
          IF ITY\$ = "C" THEN 4070  
          IF ITY\$ = "R" THEN 4080  
          IF ITY\$ = "L" THEN 4090  
          IF ITY\$ = "J" THEN 4650  
          CLS : LOCATE 20, 7: PRINT "EL TIPO DE ELEMENTO HA SIDO MAL INGRESADO. POR FAVOR VUELVA A INTENTAR."  
          LOCATE 12, 11: INPUT "INGRESE EL VALOR DEL CONDENSADOR                                 : "; XVAL  
          PRINT ""  
          CL = CL + 1

CS(CL, CL) = XVAL

56

GOTO 5000

4080 LOCATE 12, 11: INPUT "INGRESE EL VALOR DE LA RESISTENCIA : "; XVAL

RL = RL + 1

RR(RL, RL) = XVAL

GOTO 5000

CLS

4090 LOCATE 12, 11: INPUT "INGRESE EL VALOR DE LA INDUCTANCIA : "; XVAL

LOCATE 13, 11: INPUT "INGRESE EL VALOR DE SUS CONDICIONES INICIALES : "; CI

BL = BL + 1

LCI = LCI + 1

LL(BL, BL) = XVAL

XEST(LCI) = CI

LOCATE 15, 11: PRINT "INGRESE EL NO. DE ACOPLAMIENTOS MUTUOS ENTRE "

LOCATE 16, 11: PRINT "LA INDUCTANCIA Y OTRAS INDUCTANCIAS DEL MISMO "

LOCATE 17, 11: INPUT "GRUPO : "; ICP1

LOCATE 19, 11: PRINT "INGRESE EL NO. DE ACOPLAMIENTOS MUTUOS ENTRE "

LOCATE 20, 11: PRINT "LA INDUCTANCIA Y OTRAS INDUCTANCIAS QUE PERTE-"

LOCATE 21, 10: INPUT " NECEN A OTRO GRUPO : "; ICP2: CLS

IF ICP1 > 0 THEN 4500

GOTO 4600

CLS

4500 CLS : SCREEN 8: VIEW (20, 2)-(620, 172), , 10

LOCATE 4, 11: PRINT "PARA LA INDUCTANCIA QUE TIENE ACOPLAMIENTO MUTUO"

LOCATE 5, 11: PRINT "CON INDUCTANCIAS DEL MISMO GRUPO, INGRESE LA "

LOCATE 6, 11: PRINT "SIGUIENTE INFORMACION :"

FOR I = 1 TO ICP1: CLS : SCREEN 8: VIEW (20, 2)-(620, 172), , 20

LOCATE 4, 11: PRINT "INGRESE EL VALOR DE LA INDUCTANCIA MUTUA DE"

LOCATE 5, 11: PRINT "ENLACE NO. "; I

LOCATE 6, 11: INPUT " : "; XVAL

LOCATE 8, 11: PRINT "INGRESE EL NO. DE LA INDUCTANCIA CON LA CUAL ESTA"

LOCATE 9, 11: INPUT "ACOPLADA : "; ICOP

LOCATE 11, 11: PRINT "INGRESE LAS LETRAS E O S, SEGUN LA CORRIENTE ENTRE "

LOCATE 12, 11: PRINT "O SALGA AL PUNTO DE REFERENCIA QUE TIENE LA INDUC-"

LOCATE 13, 11: PRINT "TANCIA DE ENLACE QUE ESTA SIENDO DETALLADA EN ESTE"

LOCATE 14, 11: INPUT "MOMENTO : "; ISG\$

LL(BL, ICOP) = XVAL

SIGN\$(BL, ICOP) = ISG\$

NEXT

4600 IF ICP2 > 0 GOTO 4800

GOTO 5000

4800 CLS : SCREEN 8: VIEW (20, 2)-(620, 172), , 11

LOCATE 9, 11: PRINT "PARA LA INDUCTANCIA QUE TIENE ACOPLAMIENTO MUTUO "

LOCATE 10, 11: PRINT "CON INDUCTANCIAS DE GRUPO DIFERENTE, INGRESE LA "

LOCATE 11, 11: PRINT "SIGUIENTE INFORMACION :"

7663 T\$ = INKEY\$

IF T\$ = "" THEN 7663

FOR I = 1 TO ICP2: CLS : SCREEN 8: VIEW (20, 2)-(620, 172), , 12

LOCATE 4, 16: PRINT "INGRESE EL VALOR DE LA INDUCTANCIA MUTUA DE"

LOCATE 5, 16: PRINT "DE ENLACE NO."; I

LOCATE 6, 16: INPUT " : "; XVAL

LOCATE 8, 16: PRINT "INGRESE EL NO. DE LA INDUCTANCIA CON LA"

LOCATE 9, 16: INPUT "CUAL ESTA ACOPLADA : "; ICOP

```

LOCATE 11, 16: PRINT "INGRESE LAS LETRAS E O S, SEGUN LA CORRIENTE"
LOCATE 12, 16: PRINT "ENTRE O SALGA AL PUNTO DE REFERENCIA QUE TIENE "
LOCATE 13, 16: PRINT "LA INDUCTANCIA QUE ESTA SIENDO DETALLADA EN "
LOCATE 14, 16: INPUT "ESTE MOMENTO          : "; ISG$
MLT(BL, ICOP) = XVAL
SGN2$(BL, ICOP) = ISG$
NEXT: GOTO 5000
4650 LOCATE 12, 11: INPUT "INGRESE EL VALOR DE LA AMPLITUD          : "; XVAL
LOCATE 13, 11: INPUT "INGRESE EL TIPO DE FUNCION          : "; FUNC$
LOCATE 14, 11: PRINT "INGRESE LA LETRA T SI SE TRATA DE UNA FUNCION DEL"
LOCATE 15, 11: INPUT "TIEMPO DEJE EL ESPACIO EN BLANCO SI ES UNA CONSTANTE: "; DT$
LOCATE 16, 11: INPUT "INGRESE EL VALOR DEL ANGULO DE LA FUNCION          : "; ANG
LOCATE 17, 11: INPUT "INGRESE EL VALOR DEL DESFAZAMIENTO (EN RAD.)          : "; NDEF
REM SE GUARDA EL VALOR DE LOS ELEMENTOS EN SUS RESPECTIVAS MATRICES.
IL = IL + 1
JJC(IL) = XVAL
JJAN(IL) = ANG
JJT$(IL) = DT$
JJDE(IL) = NDEF
MFINJ$(IL) = FUNC$
CLS :
LOCATE 3, 10: PRINT " A CONTINUACION, ES NECESARIO INGRESAR LOS VALORES "
LOCATE 4, 10: PRINT " DE LA DERIVADA DE LA FUENTE DE CORRIENTE."
LOCATE 6, 11: PRINT "INGRESE EL VALOR DE LA AMPLITUD DE LA FUNCION "
LOCATE 7, 11: INPUT "DERIVADA          : "; XVAL
LOCATE 9, 11: INPUT "INGRESE EL TIPO DE FUNCION DE LA FUNCION DERIVADA          : "; FUNC$
LOCATE 11, 11: PRINT "INGRESE LA LETRA T SI SE TRATA DE UNA FUNCION DEL "
LOCATE 12, 11: INPUT "TIEMPO O DEJE EL ESPACIO EN BLANCO SI ES UNA CONSTANTE : "; DT$
LOCATE 14, 11: PRINT "INGRESE EL VALOR DE LA f.angular DE LA FUNCION "
LOCATE 15, 11: INPUT "DERIVADA          : "; ANG
LOCATE 17, 11: PRINT "INGRESE EL VALOR DEL DESFAZAMIENTO DE LA FUNCION"
LOCATE 18, 11: INPUT "DERIVADA (EN RADIANES)          : "; NDEF
DJJC(IL) = XVAL
DJJAN(IL) = ANG
DJJT$(IL) = DT$
DJJDE(IL) = NDEF
DJINJ$(IL) = FUNC$
5000 CLS
NEXT Y
FOR I = 1 TO BL
FOR J = 1 TO BL
IF SIGN$(I, J) = SIGN$(J, I) GOTO 5001
LL(I, J) = -1 * LL(I, J)
5001 NEXT: NEXT
IF BT = 0 GOTO 5010
FOR I = 1 TO BT
FOR J = 1 TO BL
IF SIGN1$(I, J) = SIGN2$(J, I) GOTO 5005
MTL(I, J) = -1 * MTL(I, J)
MLT(J, I) = -1 * MLT(J, I)
5005 NEXT: NEXT: CLS
5010 REM SE IMPRIMEN LAS MATRICES CC, GG, LBT, MTL, MLT, CS, RR, LL
CLS : SCREEN 8: VIEW (20, 2)-(620, 172), , 12

```

```

LOCATE 5, 14: PRINT "UNA VEZ CONCLUIDO EL INGRESO DE DATOS, EL PROGRAMA "
LOCATE 6, 14: PRINT "COMENZARA A PRESENTAR EN PANTALLA LAS SUBMATRICES "
LOCATE 7, 14: PRINT "CORRESPONDIENTES A LA PARTICION TOPOLOGICA Y LA MATRIZ"
LOCATE 8, 14: PRINT "DE INCIDENCIA"
4811  T$ = INKEY$
      IF T$ = "" THEN 4811
5100  CLS : SCREEN 8: VIEW (20, 2)-(620, 172), , 13
      LOCATE 9, 35
      PRINT "MATRIZ CC"
      CALL IMPRM(CC(), CT, CT)
12    TS$ = INKEY$
      IF TS$ = "" THEN 12
      CLS
      LOCATE 9, 35
      PRINT "MATRIZ GG"
      CALL IMPRM(GG(), GT, GT)
13    TS$ = INKEY$
      IF TS$ = "" THEN 13: IF BT = 0 THEN 1627
      CLS
      LOCATE 9, 35
      PRINT "MATRIZ LBT"
      CALL IMPRM(LBT(), BT, BT)
14    TS$ = INKEY$
      IF TS$ = "" THEN 14
      CLS
      LOCATE 9, 35
      PRINT "MATRIZ MTL"
      CALL IMPRM(MTL(), BT, BL)
15    TS$ = INKEY$
      IF TS$ = "" THEN 15
      CLS
      LOCATE 9, 35
      PRINT "MATRIZ MLT"
      CALL IMPRM(MLT(), BL, BT)
16    TS$ = INKEY$
      IF TS$ = "" THEN 16
1627  IF CL = 0 THEN 1629
      CLS
      LOCATE 9, 35
      PRINT "MATRIZ CS"
      CALL IMPRM(CS(), CL, CL)
17    TS$ = INKEY$
      IF TS$ = "" THEN 17
      CLS
1629  LOCATE 9, 35
      PRINT "MATRIZ RR"
      CALL IMPRM(RR(), RL, RL)
18    TS$ = INKEY$
      IF TS$ = "" THEN 18
      CLS
      LOCATE 9, 35
      PRINT "MATRIZ LL"
      CALL IMPRM(LL(), BL, BL)

```

```

19      TS$ = INKEY$
        IF TS$ = "*" THEN 19
        CLS
        LOCATE 6, 19
        PRINT "          MATRIZ DE INCIDENCIA "
        PRINT ""
        LOCATE 8, 23
        n = 8
        FOR I = 1 TO NUD
        n = n + 2
        LOCATE n, 23
        FOR J = 1 TO IBR
        PRINT A(I, J);
        NEXT J
        PRINT
        NEXT
21      TS$ = INKEY$
        IF TS$ = "*" THEN 21
        CLS : SCREEN 8: VIEW (20, 2)-(620, 172), , 14
        LOCATE 5, 14: PRINT "A CONTINUACION EL PROGRAMA COMENZARA A PRESENTAR EN "
        LOCATE 6, 14: PRINT "PANTALLA RESULTADOS PARCIALES. ES DECIR LA MATRIZ DE "
        LOCATE 7, 14: PRINT "ARREGLOS DE CORTE FUNDAMENTALES Y LAS SUBMATRICES DE "
        LOCATE 8, 14: PRINT "LA ECUACION DE ESTADO"
23      TS$ = INKEY$
        IF TS$ = "*" THEN 23
        CLS

```

#### 2.1 5. CALCULO DE LA MATRIZ DE ARREGLOS DE CORTE FUNDAMENTALES A PARTIR DE LA MATRIZ DE INCIDENCIA.

Cuando se ha concluido con el ingreso total de la información requerida por el programa, éste permite visualizar en pantalla y de acuerdo al tipo de red que se esté estudiando en ese momento, todas y cada una de las matrices en las cuales se encuentran los datos. Esto es, las matrices CC,GG,LBT,MTL,MLT,CS,RR,LL mas la matriz de Incidencia. En función de ésta última, el programa calcula la matriz de arreglos de corte fundamentales.

```

FOR I = 1 TO NUD
FOR J = 1 TO NUD
AT(I, J) = A(I, J)
NEXT: NEXT
FOR I = 1 TO NUD
K = 0
FOR J = NT TO IBR
K = K + 1: A1(I, K) = A(I, J)

```

```

NEXT: NEXT
CALL INVAT(AT(), X(), NUD)
K = IBR - NUD
FOR I = 1 TO NUD
Q(I, 1) = 1
FOR J = 1 TO K
m = J + NUD
FOR L = 1 TO NUD
Q(I, m) = Q(I, m) + X(I, L) * A1(L, J)
NEXT: NEXT: NEXT
FOR i = 1 TO 20
FOR J = 1 TO 20
A1(I, J) = 0
NEXT: NEXT
FOR I = 1 TO NUD
K = 0
FOR J = NT TO IBR
K = K + 1
A1(I, K) = Q(I, J)
NEXT: NEXT
CLS
LOCATE 6, 16
PRINT "MATRIZ DE ARREGLOS DE CORTE FUNDAMENTALES QF "
PRINT ""
LOCATE 8, 23
n = 8
FOR I = 1 TO NUD
n = n + 2
LOCATE n, 23
FOR J = 1 TO IBR
PRINT Q(I, J);
NEXT: PRINT : NEXT
22 TS$ = INKEY$
IF TS$ = "" THEN 22

```

#### 2.1.6 PARTICION DE LA SUBMATRIZ FUNDAMENTAL DE LA MATRIZ DE ARREGLOS DE CORTE FUNDAMENTALES

La matriz de Arreglos de corte se particiona en las submatrices  $F_{vs}$ ,  $F_{vr}$ ,  $F_{vl}$ ,  $F_{vi}$ ,  $F_{cs}$ ,  $F_{cr}$ ,  $F_{cl}$ ,  $F_{ci}$ ,  $F_{gr}$ ,  $F_{gl}$ ,  $F_{gi}$ ,  $F_{li}$ ,  $F_{li}$ , de acuerdo al análisis teórico efectuado en el capítulo 1 en la parte correspondiente a caracterización de redes propias y generales.

```

FOR I = 1 TO VT
IF CL = 0 THEN 6010
FOR J = 1 TO CL
Fvs(I, J) = A1(I, J)
NEXT

```

```

6000   FOR J = 1 TO RL
        NC = J + CL
        Fvr(I, J) = A1(I, NC)
        NEXT
        FOR J = 1 TO BL
        NC = J + CL + RL
        Fv1(I, J) = A1(I, NC)
        NEXT
        FOR J = 1 TO IL
        NC = J + CL + RL + BL
        Fvi(I, J) = A1(I, NC)
        NEXT
        NEXT
        NK = VT + 1
        NL = VT + CT
        K = 0
        FOR I = NK TO NL
        K = K + 1
        IF CL = 0 THEN GOTO 6020
        FOR J = 1 TO CL
        Fcs(K, J) = A1(I, J)
        NEXT
6020   FOR J = 1 TO RL
        NC = J + CL
        Fcr(K, J) = A1(I, NC)
        NEXT
        FOR J = 1 TO BL
        NC = J + CL + RL
        Fc1(K, J) = A1(I, NC)
        NEXT
        FOR J = 1 TO IL
        NC = J + CL + RL + BL
        Fci(K, J) = A1(I, NC)
        NEXT: NEXT
        NK = VT + CT + 1
        NL = VT + CT + GT
        K = 0
        FOR I = NK TO NL
        K = K + 1
        FOR J = 1 TO RL
        NC = J + CL
        Fgr(K, J) = A1(I, NC)
        NEXT
        FOR J = 1 TO BL
        NC = J + CL + RL
        Fg1(K, J) = A1(I, NC)
        NEXT
        FOR J = 1 TO IL
        NC = J + CL + RL + BL
        Fgi(K, J) = A1(I, NC)
        NEXT: NEXT
        IF BT = 0 THEN 6030
        NK = VT + CT + GT + 1

```

```

NL = VT + CT + GT + BT
K = 0
FOR I = NK TO NL
K = K + 1
FOR J = 1 TO BL
NC = J + CL + RL
FTL(K, J) = A1(I, NC)
NEXT
FOR J = 1 TO IL
NC = J + CL + RL + BL
FTI(K, J) = A1(I, NC)
NEXT: NEXT

```

### 2.1.7 CALCULO DE LAS SUBMATRICES DE LA ECUACION DE ESTADO Y OTRAS AUXILIARES.

Las submatrices de la ecuación de estado, Hcc, Hcl, Hll, Hcv, Hlv, Hci, Hli, Hlc y que se obtienen en el siguiente segmento de programa, basan su desarrollo analítico desde su definición misma, dada por las ecuaciones numeradas como 1.3.1.34- hasta 1.3.1.41 del capítulo anterior.

```

6030  n = 1
      CALL INVERT(RR(), RRIN(), RL, n)
      n = n + 1
      CALL INVERT(GG(), GGIN(), GT, n)
      n = n + 1
      CALL INVERT(CC(), CCIN(), CT, n)
      n = n + 1
      CALL INVERT(LL(), LLIN(), BL, n)
      CALL TRANP(Fgr(), FGRT(), GT, RL)
      CALL TRANP(Fcr(), FCRT(), CT, RL)
      CALL TRANP(Fgl(), FGLT(), GT, BL)
      CALL TRANP(Fvr(), FVRT(), VT, RL)
      CALL TRANP(Fvl(), FVLT(), VT, BL)
      CALL TRANP(Fcl(), FCLT(), CT, BL)
      CALL TRANP(Fcs(), FCST(), CT, CL)
      CALL TRANP(FTL(), FTLT(), BT, BL)
      CALL TRANP(Fvs(), FVST(), VT, CL)
      CALL PRODC(Fgr(), RRIN(), GIN(), GT, RL, RL)
      CALL PRODC(GIN(), FGRT(), GIN(), GT, RL, GT)
      CALL ADDTN(GG(), GIN(), GIN(), GT, GT)
      n = n + 1
      CALL INVERT(GIN(), GIN(), GT, n)
      CALL PRODC(FGRT(), GGIN(), RIN(), RL, GT, GT)
      CALL PRODC(RIN(), Fgr(), RIN(), RL, GT, RL)
      CALL ADDTN(RR(), RIN(), RIN(), RL, RL)
      n = n + 1

```

```

CALL INVERT(RIN(), RIN(), RL, n)
CALL PRODC(Fcr(), RIN(), Hcc(), CT, RL, RL)
CALL PRODC(Hcc(), FCRT(), Hcc(), CT, RL, CT)
CALL PRODC(NEG(), Hcc(), Hcc(), CT, CT, CT)
CLS
LOCATE 6, 35
PRINT "MATRIZ HCC"
CALL IMPRM(Hcc(), CT, CT)
33 IT$ = INKEY$
IF IT$ = "" THEN 33
CALL PRODC(Fcr(), RIN(), Hcl(), CT, RL, RL)
CALL PRODC(Hcl(), FGRT(), Hcl(), CT, RL, GT)
CALL PRODC(Hcl(), GGIN(), Hcl(), CT, GT, GT)
CALL PRODC(Hcl(), Fgl(), Hcl(), CT, GT, BL)
CALL PRODC(NEG(), Fcl(), Fcl(), CT, CT, BL)
CALL ADDTN(Fcl(), Hcl(), Hcl(), CT, BL)
CLS
LOCATE 6, 35
PRINT "MATRIZ HCL"
CALL IMPRM(Hcl(), CT, BL)
44 IT$ = INKEY$
IF IT$ = "" THEN 44
CALL PRODC(FGLT(), GIN(), H11(), BL, GT, GT)
CALL PRODC(H11(), Fgl(), H11(), BL, GT, BL)
CALL PRODC(NEG(), H11(), H11(), BL, BL, BL)
CLS
LOCATE 6, 35
PRINT "MATRIZ HLL"
CALL IMPRM(H11(), BL, BL)
55 IT$ = INKEY$
IF IT$ = "" THEN 55
CALL PRODC(Fcr(), RIN(), Hcv(), CT, RL, RL)
CALL PRODC(Hcv(), FVRT(), Hcv(), CT, RL, VT)
CALL PRODC(NEG(), Hcv(), Hcv(), CT, CT, VT)
CLS : LOCATE 6, 35
PRINT " MATRIZ HCV"
CALL IMPRM(Hcv(), CT, VT)
66 IT$ = INKEY$
IF IT$ = "" THEN 66
CALL PRODC(FGLT(), GIN(), H1v(), BL, GT, GT)
CALL PRODC(H1v(), Fgr(), H1v(), BL, GT, RL)
CALL PRODC(H1v(), RRIN(), H1v(), BL, RL, RL)
CALL PRODC(H1v(), FVRT(), H1v(), BL, RL, VT)
CALL PRODC(NEG(), H1v(), H1v(), BL, BL, VT)
CALL ADDTN(FVLT(), H1v(), H1v(), BL, VT)
CLS : LOCATE 6, 35: PRINT "MATRIZ HLV"
CALL IMPRM(H1v(), BL, VT)
88 IT$ = INKEY$
IF IT$ = "" THEN 88
CALL PRODC(Fcr(), RIN(), Hci(), CT, RL, RL)
CALL PRODC(Hci(), FGRT(), Hci(), CT, RL, GT)
CALL PRODC(Hci(), GGIN(), Hci(), CT, RL, GT)
CALL PRODC(Hci(), Fgi(), Hci(), CT, GT, IL)

```

```

CALL PRODC(NEG(), Fci(), Fci(), CT, CT, IL)
CALL ADDTN(Fci(), Hci(), Hci(), CT, IL)
CLS : LOCATE 6, 35: PRINT "MATRIZ HCI"
CALL IMPRM(Hci(), CT, IL)
89  IT$ = INKEY$
    IF IT$ = "" THEN 89
    CALL PRODC(FGLT(), GIN(), Hli(), BL, GT, GT)
    CALL PRODC(Hli(), Fgi(), Hli(), BL, GT, IL)
    CALL PRODC(NEG(), Hli(), Hli(), BL, BL, IL)
    CLS : LOCATE 6, 35: PRINT "MATRIZ HLI"
    CALL IMPRM(Hli(), BL, IL)
91  IT$ = INKEY$
    IF IT$ = "" THEN 91
    CALL PRODC(FGLT(), GIN(), Hlc(), BL, GT, GT)
    CALL PRODC(Hlc(), Fgr(), Hlc(), BL, GT, RL)
    CALL PRODC(Hlc(), RRIN(), Hlc(), BL, RL, RL)
    CALL PRODC(Hlc(), FCRT(), Hlc(), BL, RL, CT)
    CALL PRODC(NEG(), Hlc(), Hlc(), BL, BL, CT)
    CALL ADDTN(FCLT(), Hlc(), Hlc(), BL, CT)
    CLS : LOCATE 6, 35: PRINT "MATRIZ HLC"
    CALL IMPRM(Hlc(), BL, CT)
92  IT$ = INKEY$
    IF IT$ = "" THEN 92
    CALL PRODC(Fcs(), CS(), MIN(), CT, CL, CL)
    CALL PRODC(MIN(), FCST(), MIN(), CT, CL, CT)
    CALL PRODC(MIN(), CCIN(), MIN(), CT, CT, CT)
    CALL ADDTN(ID(), MIN(), MIN(), CT, CT)
    n = n + 1
    CALL INVERT(MIN(), MIN(), CT, n)
    CALL PRODC(FTLT(), LBT(), P1(), BL, BT, BT)
    CALL PRODC(P1(), FTL(), P1(), BL, BT, BL)
    CALL PRODC(P1(), LLIN(), P1(), BL, BL, BL)
    CALL PRODC(MLT(), FTL(), P2(), BL, BT, BL)
    CALL PRODC(P2(), LLIN(), P2(), BL, BL, BL)
    CALL PRODC(NEG(), P2(), P2(), BL, BL, BL)
    CALL PRODC(FTLT(), MTL(), P3(), BL, BT, BL)
    CALL PRODC(P3(), LLIN(), P3(), BL, BL, BL)
    CALL PRODC(NEG(), P3(), P3(), BL, BL, BL)
    CALL ADDTN(P3(), P2(), PIN(), BL, BL)
    CALL ADDTN(PIN(), P1(), PIN(), BL, BL)
    CALL ADDTN(ID(), PIN(), PIN(), BL, BL)
    n = n + 1
    CALL INVERT(PIN(), PIN(), BL, n)

```

#### 2.1.8 CALCULO Y ESCRITURA DE LAS MATRICES INVARIANTES EN EL TIEMPO A Y B DE LA ECUACION DE ESTADO.

Basándose en las submatrices de la ec. de estado y otras auxiliares, el programa construye las matrices A y B descriptivas del sistema. De esta manera, ha concluido la parte correspondiente a la topología de la red, y el siguiente conjunto de instrucciones preparan a estas matrices para el próximo paso; su evaluación numérica.

```

CLS : SCREEN 8: VIEW (20, 2)-(620, 172), , 9
LOCATE 4, 32: PRINT "ECUACION DE ESTADO "
LOCATE 7, 13: PRINT "NOTACION GENERAL ..... DX = A * X(T) + B * U(T)"
LOCATE 10, 18: PRINT "DONDE : X(T) = VECTOR DE ESTADO"
LOCATE 11, 28: PRINT "DX = DERIVADA DEL VECTOR DE ESTADO"
LOCATE 12, 28: PRINT "A Y B = MATRICES INVARIANTES EN EL TIEMPO"
LOCATE 13, 28: PRINT "U(T) = VECTOR DE ENTRADA"
LOCATE 14, 38: PRINT "(FUENTES INDEPENDIENTES DE VOLTAJE Y"
LOCATE 15, 38: PRINT "CORRIENTE)"
11 IT$ = INKEY$
IF IT$ = "" THEN 11
CLS : SCREEN 8: VIEW (20, 2)-(620, 172), , 10
LOCATE 4, 32: PRINT "VECTOR DE ESTADO X(T)"
KVT = VT + 1
KCT = VT + CT
I = 0: JX = 4
FOR J = KVT TO KCT
I = I + 1
JX = JX + 2
LOCATE JX, 13: PRINT "X"; I; " = VC "; J; " (VOLTAGE EN EL CONDENSADOR "; J; " DE"
LOCATE JX + 1, 13: PRINT "BRAZO DE ARBOL)"
NEXT
KFT = VT + CT + GT + BT + CL + RL + 1
KGT = VT + CT + GT + BT + CL + RL + BL: JY = 11
FOR J = KFT TO KGT
I = I + 1: JY = JY + 2
LOCATE JY, 13: PRINT "X"; I; " = IL "; J; " (CORRIENTE EN LA INDUCTANCIA "; J; " DE"
LOCATE JY + 1, 13: PRINT "ENLACE DE ARBOL)"
NEXT
106 IT$ = INKEY$
IF IT$ = "" THEN 106
CLS : SCREEN 8: VIEW (20, 2)-(620, 172), , 11
LOCATE 5, 31: PRINT "VECTOR DE ENTRADA U(T)"
I = 0: NS = 6
FOR J = 1 TO VT
I = I + 1
NS = NS + 1
LOCATE NS, 13: PRINT "U"; I; " = EE "; J; " (FUENTE DE VOLTAJE "; J; " DE BRAZO DE ARBOL)"
NEXT
KFT = VT + CT + GT + BT + CL + RL + BL + 1
KGT = VT + CT + GT + BT + CL + RL + BL + IL: NX = 11
FOR J = KFT TO KGT
I = I + 1
NX = NX + 1
LOCATE NX, 13: PRINT "U"; I; " = JJ "; J; " (FUENTE DE CORRIENTE "; J; " DE ENLACE"
LOCATE NX + 1, 13: PRINT "DE ARBOL)": PRINT ""
NEXT: NT = 14
FOR J = 1 TO VT
I = I + 1: NT = NT + 1
LOCATE NT, 13: PRINT "U"; I; " = DEE "; J; " (DERIVADA DE LA FUENTE DE VOLTAJE "; J; " )"
NEXT
FOR J = KFT TO KGT
I = I + 1

```

```

LOCATE NT + 2, 13: PRINT "U"; I; " = DJJ "; J; " {DERIVADA DE LA FUENTE DE CORRIEN
NEXT
107 IT$ = INKEY$
IF IT$ = "" THEN 107
REM BORRAR LOS ARREGLOS P3, GG, CC, LL, RIN, RR, P1, P2
FOR I = 1 TO 20
FOR J = 1 TO 20
P3(I, J) = 0
GG(I, J) = 0
CC(I, J) = 0
LL(I, J) = 0
RIN(I, J) = 0
RR(I, J) = 0
P1(I, J) = 0
P2(I, J) = 0
NEXT
NEXT
REM CALCULA ELEMENTOS DE LA MATRIZ A
CALL PRODC(CCIN(), MIN(), P1(), CT, CT, CT)
CALL PRODC(LLIN(), PIN(), P2(), BL, BL, BL)
CALL PRODC(P1(), Hcc(), P3(), CT, CT, CT)
CALL PRODC(P1(), Hc1(), GG(), CT, CT, BL)
CALL PRODC(P2(), H1c(), CC(), BL, BL, CT)
CALL PRODC(P2(), H11(), LL(), BL, BL, BL)
REM GUARDA EN ARREGLO AINT LOS ELEMENTOS DE LA MATRIZ A
KBT = CT + 1
KCT = CT + BL
FOR I = 1 TO CT
FOR J = 1 TO CT
AINT(J, I) = P3(J, I)
NEXT
FOR J = KBT TO KCT
KDT = J - CT
AINT(J, I) = CC(KDT, I)
NEXT: NEXT
FOR I = KBT TO KCT
KET = I - CT
FOR J = 1 TO CT
AINT(J, I) = GG(J, KET)
NEXT
FOR J = KBT TO KCT
KDT = J - CT
AINT(J, I) = LL(KDT, KET)
NEXT: NEXT
CLS : SCREEN 8: VIEW (20, 2)-(620, 172), , 12
LOCATE 3, 22
PRINT "MATRIZ A DE LA ECUACION DE ESTADO"
LOCATE 6, 28
n = 5
FOR I = 1 TO KCT
n = n + 2
LOCATE n, 28
FOR J = 1 TO KCT

```

103

```

PRINT AINT(I, J);
NEXT: PRINT : NEXT
IT$ = INKEY$
IF IT$ = "" THEN 103
FOR I = 1 TO 20
FOR J = 1 TO 20
P3(I, J) = 0
GG(I, J) = 0
CC(I, J) = 0
LL(I, J) = 0
NEXT: NEXT
REM CALCULA LOS ELEMENTOS DE LA MATRIZ B
CALL PRODC(P1(), Hcv(), P3(), CT, CT, VT)
CALL PRODC(P1(), Hci(), GG(), CT, CT, IL)
CALL PRODC(P2(), Hiv(), CC(), BL, BL, VT)
CALL PRODC(P2(), Hii(), LL(), BL, BL, IL)
CALL PRODC(P1(), Fcs(), RIN(), CT, CT, CL)
CALL PRODC(RIN(), CS(), RIN(), CT, CL, CL)
CALL PRODC(RIN(), FVST(), RIN(), CT, CL, VT)
CALL PRODC(NEG(), RIN(), RIN(), CT, CT, VT)
CALL PRODC(FTLT(), LBT(), RR(), BL, BT, BT)
CALL PRODC(NEG(), RR(), RR(), BL, BL, BT)
CALL ADDTH(MLT(), RR(), RR(), BL, BT)
CALL PRODC(RR(), FTI(), RR(), BL, BT, IL)
CALL PRODC(P2(), RR(), RR(), BL, BL, IL)
REM GUARDA EN ARREGLO BINT LOS ELEMENTOS DE LA MATRIZ B
KBT = CT + 1
KCT = CT + BL
FOR I = 1 TO VT
FOR J = 1 TO CT
BINT(J, I) = P3(J, I)
NEXT
FOR J = KBT TO KCT
KDT = J - CT
BINT(J, I) = CC(KDT, I)
NEXT
NEXT
KET = VT + 1
KFT = VT + IL
FOR I = KET TO KFT
KDT = I - VT
FOR J = 1 TO CT
BINT(J, I) = GG(J, KDT)
NEXT
FOR J = KBT TO KCT
KGT = J - CT
BINT(J, I) = LL(KGT, KDT)
NEXT: NEXT
KET = VT + IL + 1
KFT = 2 * VT + IL
FOR I = KET TO KFT
KDT = I - (VT + IL)
FOR J = 1 TO CT

```

```

BINT(J, I) = RIN(J, KDT)
NEXT: NEXT
KET = 2 * VT + IL + 1
KFT = (2 * VT) + (2 * IL)
FOR I = KET TO KFT
KDT = I - ((2 * VT) + IL)
FOR J = KBT TO KCT
KGT = J - CT
BINT(J, I) = RR(KGT, KDT)
NEXT: NEXT
CLS : SCREEN 8: VIEW (20, 2)-(620, 172), , 13
LOCATE 3, 22
PRINT "MATRIZ B DE LA ECUACION DE ESTADO ": PRINT ""
LOCATE 5, 28
n = 5
FOR I = 1 TO KCT
n = n + 2
LOCATE n, 28
FOR J = 1 TO KFT
PRINT BINT(I, J);
NEXT: PRINT : NEXT
108 IT$ = INKEY$
IF IT$ = "" THEN 108

```

#### 2.1.9 EVALUACION DE LA ECUACION DE ESTADO POR EL METODO DE RUNGE-KUTTA PARA UN INTERVALO DE TIEMPO DADO.

Uno de los métodos numéricos más poderosos para la solución de un sistema de ec. diferenciales es el de Runge-Kutta de cuarto orden. El algoritmo en el cual basa su desarrollo el siguiente segmento de programa se lo expresa en el punto 6.4 del capítulo correspondientes a Anexos.

```

CLS :
SCREEN 8: VIEW (20, 2)-(620, 172), , 14
LOCATE 5, 13: PRINT "A CONTINUACION EL PROGRAMA COMENZARA A RESOLVER EL SISTEMA ": PRINT ""
LOCATE 6, 13: PRINT "DE ECUACIONES DIFERENCIALES QUE DESCRIBEN LA RED, PARA EL ": PRINT ""
LOCATE 7, 13: PRINT "INTERVALO DE TIEMPO ESTABLECIDO."
1111 IT$ = INKEY$
IF IT$ = "" THEN 1111
CLS : SCREEN 8: VIEW (20, 2)-(620, 172), , 9
LOCATE 5, 14: PRINT "DATOS EN PROCESO....."
LOCATE 8, 14: PRINT "AVISO: CUANDO EL CONTADOR LLEGUE A CERO, EL SISTEMA HABRA "
LOCATE 9, 14: PRINT "SIDO RESUELTO EN SU TOTALIDAD. POR FAVOR ESPERE....."
NT = TIN
m = 1
TIME(m) = TIN
FOR H1 = 1 TO KCT
DATO(m, H1) = XEST(H1)
NEXT
6016 H = (TFIN - NT) / 1000!

```

```

REM CONSTRUCCION Y EVALUACION DE LAS ECUACIONES DIFERENCIALES
REM POR EL METODO DE RUNGE KUTTA PARA UN INTERVALO DE TIEMPO
FOR L1 = 1 TO KCT
  COIN(L1) = XEST(L1)
NEXT
NCONT = 0
NCONT1 = 1000
FOR LS = 1 TO 1000
  NCONT1 = NCONT1 - 1: LOCATE 15, 32: PRINT "CONTADOR:"; NCONT1
  K = 0
3   CALL ECUAC(VT, EEC(), EEAN(), EEDE(), EET*( ), NFNE*( ), KCT, DEEC(), DEEAN(), DEEDE(), DEET*( ), DNFE*( ), IL, JJC(), JJAN(), JJD
E(), JJT*( ), MFNJ*( ), DJJC(), DJJAN(), DJJDE(), DJJT*( ), DJNJ*( ), NT, DX(), AINT(), BINT(), KPT, XEST())
  K = K + 1
  IF K = 1 THEN 3001
  IF K = 2 THEN 3002
  IF K = 3 THEN 3003
  IF K = 4 THEN 3004
3001 FOR KT = 1 TO KCT
  A11(KT) = H * DX(KT)
NEXT
FOR KA = 1 TO KCT
  XEST(KA) = COIN(KA) + .5 * A11(KA)
NEXT
NT = NT + .5 * H
GOTO 3
3002 FOR KS = 1 TO KCT
  A12(KS) = H * DX(KS)
NEXT
FOR IU = 1 TO KCT
  XEST(IU) = COIN(IU) + .5 * A12(IU)
NEXT
GOTO 3
3003 FOR KA = 1 TO KCT
  A13(KA) = H * DX(KA)
NEXT
FOR IT = 1 TO KCT
  XEST(IT) = COIN(IT) + A13(IT)
NEXT: NT = NT + .5 * H
GOTO 3
3004 FOR K2 = 1 TO KCT
  A14(K2) = H * DX(K2)
NEXT
FOR K5 = 1 TO KCT
  COIN(K5) = COIN(K5) + (A11(K5) + 2! * A12(K5) + 2! * A13(K5) + A14(K5)) / 6!
NEXT
FOR KT = 1 TO KCT
  XEST(KT) = COIN(KT): NEXT
NCONT = NCONT + 1
IF NCONT = 10 THEN 5601
GOTO 5602
5601 M = M + 1: TIME(M) = NT: TIME1(M) = NT
FOR JK = 1 TO KCT
  DATO(M, JK) = XEST(JK): DATO1(M, JK) = XEST(JK)
NEXT

```

```

NCONT = 0
5602 NEXT LS
2222 IT$ = INKEY$
      IF IT$ = "" THEN 2222
      CLS : CLS
2.1.10 IMPRESION DE TABLAS DE RESULTADOS Y GRAFIZACION DE LAS VA-
      RIABLES DE ESTADO.

```

El último segmento de programa permite visualizar los valores de respuesta para cada variable de estado y grafica así mismo para el intervalo de tiempo escogido y a una escala - conveniente los puntos que solucionan el sistema de ecuaciones representativas de la red.

```

SCREEN 8: VIEW (20, 2)-(620, 172), , 10
LOCATE 5, 32: PRINT "SISTEMA RESUELTO "
LOCATE 8, 13: PRINT "PARA UN TIEMPO DE:          EL VALOR DE LA VARIABLE DE ESTADO ES:"
FOR I = 1 TO 101
FOR J = 1 TO KCT: LOCATE 12, 23
PRINT USING "###.###"; TIME(I): LOCATE 12, 38: PRINT "X"; J: LOCATE 12, 42: PRINT "-": LOCATE 12, 43: PRINT USING "###.###"
10(I, J)
1456 IT$ = INKEY$
      IF IT$ = "" THEN 1456
      LOCATE 12, 12: PRINT "
      NEXT: NEXT
12500 CLS
      SCREEN 8
      VIEW (20, 2)-(620, 172), , 10
      LOCATE 8, 11: PRINT "A CONTINUACION EL PROGRAMA PERMITE GRAFICAR CUALQUIERA"
      LOCATE 9, 11: PRINT "DE LAS VARIABLES DE ESTADO. "
      LOCATE 11, 11: PRINT "POR FAVOR, INGRESE EN VALORES ABSOLUTOS UNITARIOS, LOS "
      LOCATE 12, 11: PRINT "PUNTOS EXTREMOS DEL EJE VERTICAL."
      LOCATE 14, 11: INPUT "PUNTO SUPERIOR   : "; PS6
      LOCATE 16, 11: INPUT "PUNTO INFERIOR   : "; PIG
      CLS : VIEW (20, 2)-(620, 172), , 11
7645 CLS : LOCATE 8, 11: PRINT "POR FAVOR INGRESE EL NUMERO DE LA VARIABLE DE ESTADO QUE"
      LOCATE 9, 11: INPUT "DESEA VISUALIZAR EN LA PANTALLA : "; NVE6
      CLS : SCREEN 8: VIEW (20, 2)-(620, 172), 5, 9
      LOCATE 2, 20: PRINT "GRAFICO DE LA VARIABLE DE ESTADO NO. "; NVE6
      LOCATE 2, 4: PRINT PS6: LOCATE 21, 4: PRINT "-"; PIG
      LOCATE 12, 73: PRINT TFIN; "sg"
      LOCATE 12, 3: PRINT TIN; "sg"
      WINDOW (0, -PI6)-(101, PS6)
      STYLEX = M$FF00
      LINE (101, 0)-(0, 0), , , STYLEX
      FOR X = 0 TO 101
      Y = DATO(X, NVE6)
      LINE -(X, Y)
      NEXT X
7666 IT$ = INKEY$
      IF IT$ = "" THEN 7666

```

```
CLS : SCREEN 8: VIEW (20, 2)-(620, 172), , 13
LOCATE 8, 13: PRINT "SI UD. DESEA MODIFICAR LA ESCALA DEL GRAFICO INGRESE "
LOCATE 9, 13: PRINT "NO EN LA SIGUIENTE OPCION : "
LOCATE 11, 13: INPUT "DESEA GRAFICAR OTRA VARIABLE DE ESTADO (SI-NO) : "; Si$
IF Si$ = "SI" THEN 7645
LOCATE 13, 13: INPUT "DESEA MODIFICAR LA ESCALA DEL EJE VERTICAL (SI-NO) : "; SI1$
IF SI1$ = "SI" THEN 12500
CLS : SCREEN 8: VIEW (20, 2)-(620, 172), , 14
LOCATE 10, 20: PRINT "F I N   D E   L A   P R I M E R A   P A R T E   "
END
```

### 3.1 DESCRIPCION DEL PROGRAMA COMPLEMENTARIO. CASO VARIABLE EN EL TIEMPO.-

En este capítulo se presenta el desarrollo del programa complementario, es decir la parte correspondiente a redes variables en el tiempo y redes no lineales.

En lo que tiene que ver con el primer tipo, el programa permite resolver las matrices A y B variantes en el tiempo y que contienen a su vez tanto elementos invariantes como variantes que les dan justamente esa característica.

En ese sentido, el programa construirá las 2 matrices, almacenando en memoria el tipo de función correspondiente a cada factor que las conforma. Una vez estructurada cada una de ellas, y utilizando el algoritmo de Runge-Kutta de cuarto orden será posible resolver el sistema de ecuaciones diferenciales variantes en el tiempo y que de manera implícita, se encuentran constituidas al interior del sistema:

$$\dot{X}(t) = A(t) X(t) + B(t) U(t)$$

Cabe destacar que en el programa complementario, la parte correspondiente a topología de redes es tratada en forma analítica tanto en el punto 4.2.1 como en el punto 4.3 para redes variables en el tiempo y no lineales respectivamente.

En cambio, los puntos 4.2.2 y 4.5 permiten resolver mediante un programa digital el sistema, una vez establecida su topología.

La última parte de este trabajo está encaminado a la resolución de redes no lineales. Como es conocido, la forma normal puede no existir para algunas redes de este tipo, dependiendo primeramente esta condición de la naturaleza de los elementos de la red.

Por lo tanto, antes que tratar de representar una red no lineal, mediante la forma clásica de las ecuaciones de estado ( $\dot{X} = AX + BU$ ), es conveniente formar un sistema de ecuaciones no lineales  $X = f(x,u)$ , que admitan solución numérica.

### 3.2 GENERALIZACION DEL PROGRAMA USADO EN EL CASO NO LINEAL.-

Los programas desarrollados en la parte complementaria, no solo constituyen una generalización del programa principal sino que, además amplían el campo de acción para el tratamiento de una red cualquiera.

Tan es así, que el programa desarrollado en la parte no lineal, permite resolver también una red lineal ya sea variable en el tiempo o no.

La única condición que se impone es la forma como debe estar representada la red.

Más todavía, el programa para resolver redes variables en el tiempo permite también resolver una red lineal invariante en el tiempo.

Eso sí, y a diferencia del programa principal, en que la estructura de la red era establecida por el mismo programa, si deseamos resolver una red lineal e invariante en el tiempo, mediante el programa complementario, deberíamos con anterioridad formar las matrices A y B de la ecuación de estado.

De esta manera, podríamos hablar de una escala de generalidad en los programas desarrollados:

En primer lugar, se ubicarían las redes no lineales, en segundo lugar, las redes variantes en el tiempo y en tercer lugar las redes lineales e invariantes.

### 3.2.1 MODIFICACIONES EN LA MATRIZ DE INCIDENCIA A Y EN EL VECTOR B, AL INCORPORAR VARIACIONES EN EL TIEMPO DEBIDAS A CAPACITANCIAS E INDUCTANCIAS.-

Una de las mayores virtudes en el proceso de representación de redes eléctricas mediante variables de estado, constituye el hecho de poder generalizar los pasos a seguir tanto para el caso de redes invariantes en el tiempo como

de redes variantes.

Es por eso que lo expuesto en la parte correspondiente a la caracterización del 1er. tipo de redes, perfectamente se ajusta al 2do. tipo, y esto rige tanto para el caso de redes propias como para el caso de redes generales.

Hay que distinguir eso sí, ciertos aspectos que se deben tomar en cuenta y que se originan en el cambio de las variables de estado fundamentalmente.

Para el caso actual, las variables a escoger serán las cargas en los capacitores y los flujos en los inductores, de manera que:

$$X(t) = \begin{bmatrix} q_c \\ \phi_l \end{bmatrix} \quad 3.2.1.1$$

donde  $q_c$  es un vector columna cuyos elementos son las cargas capacitivas de brazo de árbol y  $\phi_l$  es un vector columna cuyos elementos son los flujos inductivos de enlaces.

En ese sentido y retomando el análisis para el caso invariante en el tiempo a partir del punto 1.3.1.3 de la primera parte, podemos escribir lo siguiente:

$$i_v + F_{vr} i_r + F_{vl} i_l + F_{vi} i_i = 0 \quad 3.2.1.2$$

$$i_c + F_{cr} i_r + F_{cl} i_l + F_{ci} i_i = 0 \quad 3.2.1.3$$

$$i_g + F_{gr} i_r + F_{gl} i_l + F_{gi} i_i = 0 \quad 3.2.1.4$$

y

$$V_r - F_{vr}^T V_v - F_{cr}^T V_c - F_{gr}^T V_g = 0 \quad 3.2.1.5$$

$$V_l - F_{vl}^T V_v - F_{cl}^T V_c - F_{gl}^T V_g = 0 \quad 3.2.1.6$$

$$V_i - F_{vi}^T V_v - F_{ci}^T V_c - F_{gi}^T V_g = 0 \quad 3.2.1.7$$

Reemplazando  $i_c$  y  $V_l$  de las ecuaciones  $i_c = \dot{q}_c$  y  $V_l = \dot{\phi}_l$  en (3.2.1.3) y (3.2.1.6) respectivamente se tiene:

$$\dot{q}_c = - F_{cr} i_r - F_{cl} i_l - F_{ci} i_i \quad 3.2.1.8$$

$$\dot{\phi}_l = F_{vl}^T V_v + F_{cl}^T V_c + F_{gl}^T V_g \quad 3.2.1.9$$

Dado que por asunción  $L_l(t)$  y  $C_c(t)$  son matrices no singulares

$$q_c = C_c(t) V_c$$

y

$$\phi_l = L_l(t) i_l$$

pueden ser escritas como:

$$V_c = C_c^{-1} q_c \quad 3.2.1.10$$

$$i_l = L_l^{-1} \phi_l \quad 3.2.1.11$$

Como se sobreentiende que los elementos de las matrices son variables en el tiempo, se suprime el argumento  $t$  de ellas.

Sustituyendo  $V_c$  e  $i_l$  en (3.2.1.8) y (3.2.1.9) se establece que

$$\dot{q}_c = -F_{cl} L_l^{-1} O_l - F_{cr} i_r - F_{ci} i_i \quad 3.2.1.12$$

$$\dot{\phi}_l = F_{cl}^T C_c^{-1} q_c + F_{gl}^T V_g + F_{vl}^T V_v \quad 3.2.1.13$$

o equivalentemente:

$$\begin{bmatrix} \dot{q}_c \\ \dot{\phi}_l \end{bmatrix} = \begin{bmatrix} 0 & -F_{cl} L_l^{-1} \\ F_{cl}^T C_c^{-1} & 0 \end{bmatrix} \begin{bmatrix} q_c \\ O_l \end{bmatrix} + \begin{bmatrix} 0 & -F_{ci} \\ F_{vl}^T & 0 \end{bmatrix} \begin{bmatrix} V_v \\ i_i \end{bmatrix} \\ + \begin{bmatrix} 0 & -F_{cr} \\ F_{gl}^T & 0 \end{bmatrix} + \begin{bmatrix} V_g \\ i_r \end{bmatrix} \quad 3.2.1.14$$

Luego de algunas manipulaciones directas similares a los pasos que involucran a las ecuaciones (1.3.1.27) hasta la (1.3.1.32) de la primera parte podemos obtener:

$$\begin{bmatrix} \dot{q}_c \\ \dot{\phi}_l \end{bmatrix} = \begin{bmatrix} H_{cc} C_c^{-1} & -1 \\ H_{lc} C_c^{-1} & -1 \end{bmatrix} \begin{bmatrix} H_{cl} L_l^{-1} \\ H_{ll} L_l^{-1} \end{bmatrix} \begin{bmatrix} q_c \\ \phi_l \end{bmatrix} + \begin{bmatrix} H_{cv} & H_{ci} \\ H_{lv} & H_{li} \end{bmatrix} \begin{bmatrix} V_v \\ i_i \end{bmatrix} \quad 3.2.1.15$$

La ecuación (3.2.1.15) es la ecuación de estado escrita en la forma normal que en una forma compacta da:

$$\dot{X}(t) = A(t) X(t) + B(t) U(t)$$

Vale la pena observar las diferencias entre las matrices A y B de la ecuación de estado correspondiente a cada caso.

	Caso variable en el tiempo	Caso Invariante en el tiempo	
A(t) =	$\left[ \begin{array}{cc cc} & -1 & & -1 \\ H_{cc} & C_c & H_{cl} & L_l \\ & -1 & & -1 \\ H_{lc} & C_c & H_{ll} & L_l \end{array} \right]$	$\left[ \begin{array}{cc cc} -1 & & -1 & \\ C_c & H_{cc} & C_c & H_{cl} \\ -1 & & -1 & \\ L_l & H_{lc} & L_l & H_{ll} \end{array} \right]$	A =
B(t) =	$\left[ \begin{array}{c c} H_{cv} & H_{ci} \\ \hline H_{lv} & H_{li} \end{array} \right]$	$\left[ \begin{array}{cc cc} -1 & & -1 & \\ C_c & H_{cv} & C_c & H_{ci} \\ -1 & & -1 & \\ L_l & H_{lv} & L_l & H_{li} \end{array} \right]$	B =

### 3.2.2 CALCULO DE LAS MATRICES DE CAPACITANCIAS, INDUCTANCIAS Y DE RESISTORES COMO ELEMENTOS VARIABLES EN EL TIEMPO.-

En este punto se desarrolla, el programa digital que permite la resolución de las matrices A y B obtenidas en el literal anterior.

Dado que la estructura misma del programa, permite al usuario una fácil comprensión, se ha obviado la representación del mismo en diagrama de flujo.

```

CLS
SCREEN 8
VIEW (20, 2)-(620, 172), , 9
LOCATE 3, 13: PRINT " ESCUELA POLITECNICA NACIONAL "
LOCATE 5, 10: PRINT " FACULTAD DE INGENIERIA ELECTRICA "
LOCATE 8, 26: PRINT " TESIS DE GRADO "
LOCATE 10, 19: PRINT " JORGE H. VACA CASTILLO "
LOCATE 13, 14: PRINT " PROGRAMAS COMPUTACIONALES DIDACTICOS PARA RESOLVER REDES "
LOCATE 14, 14: PRINT "-----"
LOCATE 16, 16: PRINT " ELECTRICAS UTILIZANDO TECNICAS DE VARIABLES DE ESTADO "
LOCATE 17, 16: PRINT "-----"
LOCATE 19, 16: PRINT " ( PROGRAMA COMPLEMENTARIO )"
PRINT ""
PRINT ""
DIM DATO(101, 20), DATO1(101, 20)
210 T% = INKEY$
IF T% = "" THEN 210
CLS : CLS
SCREEN 8
VIEW (20, 2)-(620, 172), , 10: CLS
377 LOCATE 4, 8: PRINT " LOS PROGRAMAS DESARROLLADOS EN ESTA SEGUNDA PARTE NOS AYUDAN A "
LOCATE 7, 8: PRINT " RESOLVER DOS TIPOS DE REDES : "
LOCATE 11, 15: PRINT " 1. - REDES LINEALES Y VARIANTES EN EL TIEMPO "
LOCATE 14, 15: PRINT " 2. - REDES NO LINEALES "
LOCATE 18, 8: INPUT " POR FAVOR, INGRESE EL NO. DE OPCION CON LA CUAL VA A TRABAJAR : ", A
CLS
368 IF A = 1 THEN 8000
370 IF A = 2 THEN 12000

LOCATE 20, 14: PRINT " EL NUMERO DE OPCION ESTA INCORRECTO. POR FAVOR VUELVA "
LOCATE 21, 14: PRINT " A INTENTAR "
376 T% = INKEY$
IF T% = "" THEN 376: CLS
GOTO 377
8000 SCREEN 8
VIEW (20, 2)-(620, 172), , 11
LOCATE 3, 12: PRINT " ESTA PARTE DEL PROGRAMA PERMITE RESOLVER LAS MATRICES DE "
LOCATE 5, 12: PRINT " ESTADO REPRESENTATIVAS DE LA RED Y QUE CONTIENEN ELEMENTOS "
LOCATE 7, 12: PRINT " LINEALES VARIANTES E INVARIANTES EN EL TIEMPO, TALES COMO "
LOCATE 9, 12: PRINT " INDUCTANCIAS, CAPACITANCIAS Y RESISTORES. "
LOCATE 13, 12: PRINT " ADICIONALMENTE, RESUELVE EL SISTEMA DE ECUACIONES DIFEREN-"
LOCATE 15, 12: PRINT " CIALES VARIANTES EN EL TIEMPO PARA UN INTERVALO DE TIEMPO "
LOCATE 17, 12: PRINT " ESTABLECIDO Y PERMITE GRAFICAR A UNA ESCALA CONVENIENTE "
LOCATE 19, 12: PRINT " CADA UNA DE LAS VARIABLES DE ESTADO. "
312 T% = INKEY$
IF T% = "" THEN 312
CLS
SCREEN 8

```

```

VIEW (20, 2)-(620, 172), , 12
LOCATE 2, 12: PRINT "EL TIPO DE FUNCION ADMITIDA POR EL PROGRAMA PUEDE SER : "
LOCATE 4, 12: PRINT "    1. TRIGONOMETRICA (SIN , COS , EXP )"
LOCATE 5, 12: PRINT "    2. POLINOMIAL "
LOCATE 7, 13: PRINT "CADA UNA DE ESTAS FUNCIONES DEBE SER INGRESADA EN EL SI- "
LOCATE 8, 13: PRINT "GUIENTE FORMATO. "
LOCATE 10, 13: PRINT "    1. A SIN (Wt ) + &    "
LOCATE 12, 13: PRINT "        A COS (Wt ) + &    "
LOCATE 13, 13: PRINT "            ( Wt + & )    "
LOCATE 14, 13: PRINT "        A e                "
LOCATE 16, 13: PRINT "            n            n-1            n-2            "
LOCATE 17, 13: PRINT "    2. an t + an-1 t + an-2 t + ....."
LOCATE 19, 13: PRINT "EL VOLUMEN DE DATOS QUE SE PUEDE MANEJAR, ESTA UNICAMENTE"
LOCATE 20, 13: PRINT "LIMITADO POR LOS REQUERIMIENTOS INTERNOS DEL SISTEMA Y"
LOCATE 21, 13: PRINT "DE LA MAQUINA."
T$ = INKEY$
IF T$ = "" THEN 249
CLS

```

249

```

SCREEN 8
VIEW (20, 2)-(620, 172), , 13
LOCATE 7, 20: PRINT " REDES LINEALES Y VARIANTES EN EL TIEMPO "
LOCATE 8, 20: PRINT "-----"
LOCATE 11, 20: PRINT "POR FAVOR,INGRESE LOS SIGUIENTES VALORES      : "
LOCATE 13, 20: INPUT "TIEMPO INICIAL PARA MUESTREO (SEGUNDOS)      : "; TIN
LOCATE 14, 20: INPUT "TIEMPO FINAL PARA MUESTREO                    : "; TFIN
LOCATE 15, 20: INPUT "NUMERO DE FILAS DE LA MATRIZ DE ESTADO A      : "; NFA
LOCATE 16, 20: INPUT "NUMERO DE COLUMNAS DE LA MATRIZ DE ESTADO A  : "; NCA
LOCATE 17, 20: INPUT "NUMERO DE FILAS DE LA MATRIZ DE ESTADO B      : "; NFB
LOCATE 18, 20: INPUT "NUMERO DE COLUMNAS DE LA MATRIZ DE ESTADO B  : "; NCB
DIM AV(NFA, NCA), BV(NFB, NCB), UV(NCB), NA(NFA, NCA), DA(NFA, NCA), NB(NFB, NCB), DB(NFB, NCB)
DIM TIME(101), DX(20), TIME1(101)
CLS : XX = NFA * NCA: YY = NFB * NCB
FOR IY = 1 TO NFA
FOR YI = 1 TO NCA
AV(IY, YI) = 0: NA(IY, YI) = 1
NEXT: NEXT
FOR IU = 1 TO NFB
FOR UI = 1 TO NCB
BV(IU, UI) = 0: NB(IU, UI) = 1
NEXT: NEXT
FOR TE = 1 TO NFB
UV(TE) = 0: NEXT
SCREEN 8
VIEW (20, 2)-(620, 172), , 14
LOCATE 5, 12: INPUT "INGRESE EL NUMERO TOTAL DE FACTORES DE NUMERADORES DE A : "; NTFNA
LOCATE 7, 12: INPUT "INGRESE EL NUMERO TOTAL DE FACTORES DE DENOMINADORES DE A : "; NTFDA
DIM VPOLN(NTFNA), VPOLD(NTFDA), VNFNA(XX), VNFDA(XX)
KJ = 1: JK = 1: K = 0: K1 = 0
FOR I = 1 TO NFA
FOR J = 1 TO NCA
LOCATE 10, 12: PRINT "INGRESE EL NUMERO DE FACTORES DEL NUMERADOR DE A ("; I; ", "; J; ") "
LOCATE 12, 12: INPUT " : "; NFNA
VNFNA(KJ) = NFNA
IF NFNA = 0 THEN NA(I, J) = 0
IF NFNA = 0 THEN B53
LOCATE 14, 12: PRINT "INGRESE EL NUMERO DE FACTORES DEL DENOMINADOR DE A ("; I; ", "; J; ") "
LOCATE 15, 12: INPUT " : "; NFDA: SCREEN 8: CLS : VIEW (20, 2)-(620, 172), , 13
VNFDA(JK) = NFDA
CLS
FOR U = 1 TO NFNA
K = K + 1
303 LOCATE 5, 12: PRINT "PARA EL FACTOR "; U; " DEL NUMERADOR DE A ("; I; ", "; J; "),"
LOCATE 6, 12: PRINT "INGRESE LOS NUMEROS 1 O 2 DEPENDIENDO SI SE TRATA DE "
LOCATE 7, 12: INPUT "UNA FUNCION POLINOMIAL O TRIGONOMETRICA RESPECTIVAMENTE : "; TFFN
IF TFFN = 1 THEN 30
IF TFFN = 2 THEN B01
LOCATE 5, 12: CLS
GOTO 303
30 LOCATE 11, 12: INPUT "INGRESE EL GRADO DEL POLINOMIO : "; GPFN
POLN = 0
32 LOCATE 14, 12: PRINT "INGRESE EL VALOR DEL COEFICIENTE DE GRADO "; GPFN

```

```

LOCATE 14, 69: INPUT " : "; VCNA
POLN = VCNA * (T ^ GFFN) + POLN
GPFN = GPFN - 1: LOCATE 14, 69: PRINT "
IF GPFN > -1 THEN 32: GOTO 802
801 LOCATE 10, 12: INPUT "INGRESE EL VALOR DE LA AMPLITUD DE LA FUNCION : "; AFN
361 LOCATE 11, 12: INPUT "INGRESE EL TIPO DE FUNCION : "; FTNF#
LOCATE 12, 12: INPUT "INGRESE EL VALOR DEL ANGULO : "; AGFN
LOCATE 13, 12: INPUT "INGRESE EL VALOR DEL DESFAZAMIENTO : "; DFN
IF FTNF# = "SIN" THEN 307
IF FTNF# = "COS" THEN 371
IF FTNF# = "EXP" THEN 372
LOCATE 16, 12: PRINT "EL TIPO DE FUNCION INGRESADA NO ES ACEPTADA. POR FAVOR"
LOCATE 17, 12: PRINT "VUELVA A INTENTAR": GOTO 361
307 POLN = AFN * (SIN(AGFN * T)) + DFN: GOTO 802
371 POLN = AFN * (COS(AGFN * T)) + DFN: GOTO 802
372 POLN = AFN * (EXP((AGFN * T) + DFN)): GOTO 802
802 VPOLN(K) = POLN
CLS
NEXT
FOR U1 = 1 TO NFDA: K1 = K1 + 1
899 LOCATE 5, 12: PRINT "PARA EL FACTOR "; U1; "DEL DENOMINADOR DE A ("; I; ", "; J; "),"
LOCATE 6, 12: PRINT "INGRESE LOS NUMEROS 1 O 2 DEPENDIENDO SI SE TRATA DE"
LOCATE 7, 12: INPUT "UNA FUNCION POLINOMIAL O TRIGONOMETRICA RESPECTIVAMENTE : "; TFFD
IF TFFD = 1 THEN 350
IF TFFD = 2 THEN 450
LOCATE 5, 12: CLS
GOTO 899
350 LOCATE 11, 12: INPUT "INGRESE EL GRADO DEL POLINOMIO : "; GPFD
POLD = 0
352 LOCATE 14, 12: PRINT "INGRESE EL VALOR DEL COEFICIENTE DE GRADO"; GPFD
LOCATE 14, 68: INPUT " : "; VCDA
POLD = VCDA * (T ^ GPFD) + POLD
GPFD = GPFD - 1: LOCATE 14, 68: PRINT "
IF GPFD > -1 THEN 352: GOTO 852
450 LOCATE 11, 12: INPUT "INGRESE EL VALOR DE LA AMPLITUD DE LA FUNCION : "; AFD
805 LOCATE 12, 12: INPUT "INGRESE EL TIPO DE FUNCION : "; FTDN#
LOCATE 13, 12: INPUT "INGRESE EL VALOR DEL ANGULO : "; AGFD
LOCATE 14, 12: INPUT "INGRESE EL VALOR DEL DESFAZAMIENTO : "; DFD
IF FTDN# = "SIN" THEN 851
IF FTDN# = "COS" THEN 892
IF FTDN# = "EXP" THEN 893
LOCATE 16, 12: PRINT "EL TIPO DE FUNCION INGRESADA NO ES ACEPTADA. POR FAVOR"
LOCATE 17, 12: PRINT "VUELVA A INTENTAR": GOTO 805
851 POLD = AFD * (SIN(AGFD * T)) + DFD: GOTO 852
892 POLD = AFD * (COS(AGFD * T)) + DFD: GOTO 852
893 POLD = AFD * (EXP((AGFD * T) + DFD)): GOTO 852
852 VPOLD(K1) = POLD: CLS : NEXT
853 KJ = KJ + 1: JK = JK + 1: CLS : NEXT: NEXT
FO = 1
F1 = 0
IX = 1
LY = 0
FOR J = 1 TO XX

```

```

FMFN = VNFNA(J)
F1 = F1 + FMFN
PFNA = 1
FOR KS = FD TO F1
PFNA = VPOLN(KS) * PFNA
NEXT KS
LY = LY + 1
IF IX < NFA OR IX = NFA THEN 5551
GOTO 7565
5551 IF LY < NCA OR LY = NCA THEN 5552
LY = 1
IX = IX + 1
5552 IF NA(IX, LY) = 0 THEN 5599
NA(IX, LY) = PFNA
5599 FD = F1 + 1
NEXT J
7565 F5 = 1
F6 = 0
I1 = 1
L2 = 0
FOR JR = 1 TO XX
FMFD = VNFDA(JR)
F6 = F6 + FMFD
PFDA = 1
FOR KR = F5 TO F6
PFDA = VPOLD(KR) * PFDA
NEXT KR
L2 = L2 + 1
IF I1 < NFA OR I1 = NFA THEN 5561
GOTO 7575
5561 IF L2 < NCA OR L2 = NCA THEN 5562
L2 = 1
I1 = I1 + 1
5562 DA(I1, L2) = PFDA
F5 = F6 + 1
NEXT JR
7575 FOR I7 = 1 TO NFA
FOR I8 = 1 TO NCA
AV(I7, I8) = NA(I7, I8) / DA(I7, I8)
NEXT I8: NEXT I7
CLS
SCREEN 8
VIEW (20, 2)-(620, 172), , 9
LOCATE 5, 12: INPUT "INGRESE EL NUMERO TOTAL DE FACTORES DE NUMERADORES DE B : "; NTFNB
LOCATE 7, 12: INPUT "INGRESE EL NUMERO TOTAL DE FACTORES DE DENOMINADORES DE B : "; NTFDB
DIM VPOLNB(NTFNB), VPOLDB(NTFDB), VNFNB(YY), VNFDB(YY)
KJB = 1: JKB = 1: KB = 0: KIB = 0
FOR IB = 1 TO NFB
FOR JB = 1 TO NCB
LOCATE 10, 12: PRINT "INGRESE EL NUMERO DE FACTORES DEL NUMERADOR DE B (*; IB; ", "; JB; ")"
LOCATE 12, 12: INPUT " : "; NFNB
VNFNB(KJB) = NFNB
IF NFNB = 0 THEN NB(IB, JB) = 0

```

```

IF NFNB = 0 THEN 2853
LOCATE 14, 12: PRINT "INGRESE EL NUMERO DE FACTORES DEL DENOMINADOR DE B("; IB; ", "; JB; ")";
LOCATE 15, 12: INPUT " "; NFDB: SCREEN 8: CLS : VIEW (20, 2)-(620, 172), , 14
VNFDB(JKB) = NFDB
2321  CLS
      FOR UB = 1 TO NFNB
2303  LOCATE 5, 12: PRINT "PARA EL FACTOR "; UB; " DEL NUMERADOR DE B("; IB; ", "; JB; "),";
      LOCATE 6, 12: PRINT "INGRESE LOS NUMEROS 1 O 2 DEPENDIENDO SI SE TRATA DE "
      LOCATE 7, 12: INPUT "UNA FUNCION POLINOMIAL O TRIGONOMETRICA RESPECTIVAMENTE : "; TFFNB
      IF TFFNB = 1 THEN 230
      IF TFFNB = 2 THEN 2801
      LOCATE 5, 12: CLS
      GOTO 2303
230  LOCATE 11, 12: INPUT "INGRESE EL GRADO DEL POLINOMIO : "; GPFNB
      POLNB = 0
232  LOCATE 14, 12: PRINT "INGRESE EL VALOR DEL COEFICIENTE DE GRADO "; GPFNB
      LOCATE 14, 70: INPUT " "; VCNB
      POLNB = VCNB * (T ^ GPFNB) + POLNB
      GPFNB = GPFNB - 1: LOCATE 14, 69: PRINT "
      IF GPFNB > -1 THEN 232: GOTO 2802
2801  LOCATE 10, 12: INPUT "INGRESE EL VALOR DE LA AMPLITUD DE LA FUNCION : "; AFNB
2361  LOCATE 11, 12: INPUT "INGRESE EL TIPO DE FUNCION : "; FTNFB$
      LOCATE 12, 12: INPUT "INGRESE EL VALOR DEL ANGULO : "; AGFNB
      LOCATE 13, 12: INPUT "INGRESE EL VALOR DEL DESFAZAMIENTO : "; DFNB
      IF FTNFB$ = "SIN" THEN 2307
      IF FTNFB$ = "COS" THEN 2371
      IF FTNFB$ = "EXP" THEN 2372
      LOCATE 16, 12: PRINT " EL TIPO DE FUNCION INGRESADA NO ES ACEPTADA. POR FAVOR"
      LOCATE 17, 12: PRINT "VUELVA A INTENTAR": CLS : GOTO 2361
2307  POLNB = AFNB * (SIN(AGFNB * T)) + DFNB: GOTO 2802
2371  POLNB = AFNB * (COS(AGFNB * T)) + DFNB: GOTO 2802
2372  POLNB = AFNB * (EXP((AGFNB * T) + DFNB)): GOTO 2802
2802  VPOLNB(KB) = POLNB
      CLS
      NEXT
      FOR U1B = 1 TO NFDB
2899  LOCATE 5, 12: PRINT "PARA EL FACTOR "; U1B; " DEL DENOMINADOR DE B("; IB; ", "; JB; "),";
      LOCATE 6, 12: PRINT "INGRESE LOS NUMEROS 1 O 2, DEPENDIENDO SI SE TRATA DE "
      LOCATE 7, 12: INPUT "UNA FUNCION POLINOMIAL O TRIGONOMETRICA RESPECTIVAMENTE : "; TFFDB
      IF TFFDB = 1 THEN 2350
      IF TFFDB = 2 THEN 2450
      LOCATE 5, 12: CLS
      GOTO 2899
2350  LOCATE 11, 12: INPUT "INGRESE EL GRADO DEL POLINOMIO : "; GPFDB
      POLDB = 0
2352  LOCATE 14, 12: PRINT "INGRESE EL VALOR DEL COEFICIENTE DE GRADO "; GPFDB
      LOCATE 14, 68: INPUT " "; VCNB
      POLDB = VCNB * (T ^ GPFDB) + POLDB
      GPFDB = GPFDB - 1: LOCATE 14, 68: PRINT "
      IF GPFDB > -1 THEN 2352
2450  GOTO 2852

```

```

2805 LOCATE 11, 12: INPUT "INGRESE EL VALOR DE LA AMPLITUD DE LA FUNCION : "; AFDB
LOCATE 12, 12: INPUT "INGRESE EL TIPO DE FUNCION : "; FTDNB#
LOCATE 13, 12: INPUT "INGRESE EL VALOR DEL ANGULO : "; AGFDB
LOCATE 14, 12: INPUT "INGRESE EL VALOR DEL DESFAZAMIENTO : "; DFOB
IF FTDNB# = "SIN" THEN 2851
IF FTDNB# = "COS" THEN 2892
IF FTDNB# = "EXP" THEN 2893
LOCATE 16, 12: PRINT "EL TIPO DE FUNCION INGRESADA NO ES ACEPTADA. POR FAVOR"
LOCATE 17, 12: PRINT "VUELVA A INTENTAR."
GOTO 2805
2851 POLDB = AFDB * (SIN(AGFDB * T)) + DFOB: GOTO 2852
2892 POLDB = AFDB * (COS(AGFDB * T)) + DFOB: GOTO 2852
2893 POLDB = AFDB * (EXP((AGFDB * T) + DFOB)): GOTO 2852
2852 VPOLDB(K1B) = POLDB: CLS : NEXT
2853 KJB = KJB + 1: JKB = JKB + 1: CLS : NEXT: NEXT
FOB = 1: F1B = 0: IXB = 1: LYB = 0
FOR JB = 1 TO YY
FMFNB = VNFNB(JB)
F1B = F1B + FMFNB
PFNB = 1
FOR KSB = FOB TO F1B
PFNB = VPOLNB(KSB) * PFNB
NEXT KSB
LYB = LYB + 1
IF IXB < NFB OR IXB = NFB THEN 2551
GOTO 2565
2551 IF LYB < NCB OR LYB = NCB THEN 2552
LYB = 1
IXB = IXB + 1
2552 IF NB(IXB, LYB) = 0 THEN 2599
NB(IXB, LYB) = PFNB
2599 FOB = F1B + 1
NEXT JB
2565 F5B = 1: F6B = 0: I1B = 1: L2B = 0
FOR JRB = 1 TO YY
FMFDB = VNFDB(JRB)
F6B = F6B + FMFDB
PFDB = 1
FOR KRB = F5B TO F6B
PFDB = VPOLDB(KRB) * PFDB
NEXT KRB
L2B = L2B + 1
IF I1B < NFB OR I1B = NFB THEN 2561
GOTO 2575
2561 IF L2B < NCB OR L2B = NCB THEN 2562
L2B = 1: I1B = I1B + 1
2562 DB(I1B, L2B) = PFDB
F5B = F6B + 1
NEXT JRB
2575 FOR I7B = 1 TO NFB
FOR I8B = 1 TO NCB
BV(I7B, I8B) = NB(I7B, I8B) / DB(I7B, I8B)
NEXT I8B: NEXT I7B

```

```

CLS
SCREEN 8
VIEW (20, 2)-(620, 172), , 10
2666 LOCATE 8, 12: PRINT "INGRESE EL NUMERO DE FUENTES DE VOLTAJE DEL VECTOR"
LOCATE 9, 12: INPUT "U DE ENTRADA DE LA ECUACION DE ESTADO : "; NFVRP
LOCATE 11, 12: PRINT "INGRESE EL NUMERO DE FUENTES DE CORRIENTE DEL VECTOR"
LOCATE 12, 12: INPUT "U DE ENTRADA DE LA ECUACION DE ESTADO : "; NFCRP
IF NFVRP + NFCRP > NCB THEN 9645
GOTO 8732
9645 LOCATE 14, 12: PRINT "EL NUMERO DE FUENTES DEL VECTOR U ESTA SIENDO MAL"
7903 LOCATE 15, 12: PRINT "INGRESADO. POR FAVOR INGRESE NUEVAMENTE LOS DATOS"
T$ = INKEY$
IF T$ = "" THEN 7903
CLS : GOTO 2666
8732 CLS
SCREEN 8
VIEW (20, 2)-(620, 172), , 10: KK = 0
FOR JJ = 1 TO NFVRP: KK = KK + 1
2680 LOCATE 6, 12: PRINT "PARA LA FUENTE DE VOLTAJE "; JJ; " INGRESE LOS NUMEROS"
LOCATE 7, 12: PRINT "1 O 2 DEPENDIENDO SI SE TRATA DE UNA FUNCION POLINO-"
LOCATE 8, 12: INPUT "MIAL O TRIGONOMETRICA RESPECTIVAMENTE : "; TFVRP
IF TFVRP = 1 THEN 2670
IF TFVRP = 2 THEN 2672
GOTO 2680
2670 LOCATE 10, 12: INPUT "INGRESE EL GRADO DEL POLINOMIO : "; GPFVRP
POLU = 0
2690 LOCATE 12, 12: PRINT "INGRESE EL VALOR DEL COEFICIENTE DE GRADO"; GPFVRP
LOCATE 12, 68: INPUT " : "; VCFV
POLU = VCFV * (T ^ GPFVRP) + POLU
GPFVRP = GPFVRP - 1: LOCATE 12, 68: PRINT " "
IF GPFVRP > -1 THEN 2690: GOTO 7802
2672 LOCATE 10, 12: INPUT "INGRESE EL VALOR DE LA AMPLITUD DE LA FUNCION : "; AFVP
7361 LOCATE 11, 12: INPUT "INGRESE EL TIPO DE FUNCION : "; TFVP$
LOCATE 12, 12: INPUT "INGRESE EL VALOR DEL ANGULO : "; AGVP
LOCATE 13, 12: INPUT "INGRESE EL VALOR DEL DESFAZAMIENTO : "; DEFVP
IF TFVP$ = "SIN" THEN 7851
IF TFVP$ = "COS" THEN 7892
IF TFVP$ = "EXP" THEN 7893
LOCATE 16, 12: PRINT "EL TIPO DE FUNCION INGRESADA NO ES ACEPTADA.POR FAVOR "
LOCATE 17, 12: PRINT "VUELVA A INTENTAR": GOTO 7361
7851 POLU = AFVP * (SIN(AGVP * T)) + DEFVP: GOTO 7802
7892 POLU = AFVP * (COS(AGVP * T)) + DEFVP: GOTO 7802
7893 POLU = AFVP * (EXP((AGVP * T) + DEFVP)): GOTO 7802
7802 UV(KK) = POLU: CLS : NEXT
II = KK
SCREEN 8
VIEW (20, 2)-(620, 172), , 11
FOR JE = 1 TO NFCRP: II = II + 1
2341 LOCATE 6, 12: PRINT "PARA LA FUENTE DE CORRIENTE "; JE; "INGRESE LOS NUMEROS "
LOCATE 7, 12: PRINT "1 O 2 DEPENDIENDO SI SE TRATA DE UNA FUNCION POLINO-"
LOCATE 8, 12: INPUT "MIAL O TRIGONOMETRICA RESPECTIVAMENTE : "; TFIRP
IF TFIRP = 1 THEN 7026
IF TFIRP = 2 THEN 7027
GOTO 2341
7026 LOCATE 10, 12: INPUT "INGRESE EL GRADO DEL POLINOMIO : "; GPFIRP
POLU = 0
7028 LOCATE 12, 12: PRINT "INGRESE EL VALOR DEL COEFICIENTE DE GRADO "; GPFIRP
LOCATE 12, 68: INPUT " : "; VCFI
POLU = VCFI * (T ^ GPFIRP) + POLU
GPFIRP = GPFIRP - 1: LOCATE 12, 68: PRINT " "
IF GPFIRP > -1 THEN 7028: GOTO 7862
7027 LOCATE 10, 12: INPUT "INGRESE EL VALOR DE LA AMPLITUD DE LA FUNCION : "; AFIP
7087 LOCATE 11, 12: INPUT "INGRESE EL TIPO DE FUNCION : "; TFIP$
LOCATE 12, 12: INPUT "INGRESE EL VALOR DEL ANGULO : "; AGIP
LOCATE 13, 12: INPUT "INGRESE EL VALOR DEL DESFAZAMIENTO : "; DEFIP
IF TFIP$ = "SIN" THEN 7891
IF TFIP$ = "COS" THEN 8792
IF TFIP$ = "EXP" THEN 8793
LOCATE 16, 12: PRINT "EL TIPO DE FUNCION INGRESADA NO ES ACEPTADA.POR FAVOR"
LOCATE 17, 12: PRINT "VUELVA A INTENTAR": GOTO 7087
7891 POLU = AFIP * (SIN(AGIP * T)) + DEFIP: GOTO 7862
8792 POLU = AFIP * (COS(AGIP * T)) + DEFIP: GOTO 7862

```

```

GOTO 2341
7026 LOCATE 10, 12: INPUT "INGRESE EL GRADO DEL POLINOMIO           : "; GPFIRP
POLU = 0
7028 LOCATE 12, 12: PRINT "INGRESE EL VALOR DEL COEFICIENTE DE GRADO "; GPFIRP
LOCATE 12, 68: INPUT " : "; VCFI
POLU = VCFI * (T ^ GPFIRP) + POLU
GPFIRP = GPFIRP - 1: LOCATE 12, 68: PRINT "      "
IF GPFIRP > -1 THEN 7028: GOTO 7862
7027 LOCATE 10, 12: INPUT "INGRESE EL VALOR DE LA AMPLITUD DE LA FUNCION : "; AFIP
7087 LOCATE 11, 12: INPUT "INGRESE EL TIPO DE FUNCION : "; TFIP$
LOCATE 12, 12: INPUT "INGRESE EL VALOR DEL ANGULO : "; AGIP
LOCATE 13, 12: INPUT "INGRESE EL VALOR DEL DESFAZAMIENTO : "; DEFIP
IF TFIP$ = "SIN" THEN 7891
IF TFIP$ = "COS" THEN 8792
IF TFIP$ = "EXP" THEN 8793
LOCATE 16, 12: PRINT "EL TIPO DE FUNCION INGRESADA NO ES ACEPTADA.POR FAVOR"
LOCATE 17, 12: PRINT "VUELVA A INTENTAR": GOTO 7087
7891 POLU = AFIP * (SIN(AGIP * T)) + DEFIP: GOTO 7862
8792 POLU = AFIP * (COS(AGIP * T)) + DEFIP: GOTO 7862
8793 POLU = AFIP * (EXP((AGIP * T) + DEFIP)): GOTO 7862
7862 UV(I) = POLU: CLS : NEXT
DIM AVT(10), BVT(10)
CLS
SCREEN 8
VIEW (20, 2)-(620, 172), , 9
LOCATE 5, 13: PRINT "PARA EL CASO VARIABLE EN EL TIEMPO LAS VARIABLES DE ESTADO A "
LOCATE 6, 13: PRINT "ESCOGERSE SON LAS CARGAS EN LOS CAPACITORES Y LOS FLUJOS EN "
LOCATE 7, 13: PRINT "LOS INDUCTORES."
FOR JH = 1 TO NCA
LOCATE 9, 13: PRINT "POR FAVOR INGRESE EL VALOR DE LA CONDICION INICIAL CORRESPON "
LOCATE 10, 13: PRINT "DIENTE A LA VARIABLE DE ESTADO No. "; JH
LOCATE 11, 13: INPUT " : "; VVE
XESTV(JH) = VVE: LOCATE 11, 13: PRINT "      "
NEXT
CLS
SCREEN 8
VIEW (20, 2)-(620, 172), , 10
LOCATE 5, 13: PRINT "A CONTINUACION EL PROGRAMA COMENZARA A RESOLVER EL SISTEMA": PRINT ""
LOCATE 6, 13: PRINT "DE ECUACIONES DIFERENCIALES QUE DESCRIBEN LA RED, PARA EL ": PRINT ""
LOCATE 7, 13: PRINT "INTERVALO DE TIEMPO ESTABLECIDO:"
5634 IT$ = INKEY$
IF IT$ = "" THEN 5634
CLS : SCREEN 8: VIEW (20, 2)-(620, 172), , 10
LOCATE 5, 14: PRINT "DATOS EN PROCESO....."
LOCATE 8, 14: PRINT "AVISO: CUANDO EL CONTADOR LLEGUE A CERO, EL SISTEMA HABRA"
LOCATE 9, 14: PRINT "SIDO RESUELTO EN SU TOTALIDAD. POR FAVOR ESPERE....."
NT = TIN
H = 1
TIME(H) = TIN
FOR H1 = 1 TO NFA
DATO(H, H1) = XESTV(H1)
NEXT H1
H = (TFIN - NT) / 1000

```

```

FOR L1 = 1 TO NFA
COINV(L1) = XESTV(L1)
NEXT L1
NCONT = 0
NCONT1 = 1000
FOR LS = 1 TO 1000
3337 NCONT1 = NCONT1 - 1: LOCATE 15, 32: PRINT "CONTADOR :"; NCONT1: K = 0
T = NT
FOR JB = 1 TO NFA
AVT(JB) = 0
BVT(JB) = 0
NEXT JB
FOR I = 1 TO NFA
FOR J = 1 TO NFA
AVT(I) = AVT(I) + AV(I, J) * XESTV(J)
NEXT J: NEXT I
FOR IA = 1 TO NFA
FOR JA = 1 TO NCB
BVT(IA) = BVT(IA) + BV(IA, JA) * UV(JA)
NEXT JA: NEXT IA
FOR IT = 1 TO NFA
DX(IT) = AVT(IT) + BVT(IT)
NEXT IT
K = K + 1
IF K = 1 THEN 9001
IF K = 2 THEN 9002
IF K = 3 THEN 9003
IF K = 4 THEN 9004
9001 FOR KT = 1 TO NFA
A11(KT) = H * DX(KT)
NEXT KT
FOR KA = 1 TO NFA
XESTV(KA) = COINV(KA) + .5 * A11(KA)
NEXT KA
NT = NT + .5 * H
GOTO 3337
9002 FOR KS = 1 TO NFA
A12(KS) = H * DX(KS)
NEXT KS
FOR IU = 1 TO NFA
XESTV(IU) = COINV(IU) + .5 * A12(IU)
NEXT IU
GOTO 3337
9003 FOR KA = 1 TO NFA
A13(KA) = H * DX(KA)
NEXT KA
FOR IT = 1 TO NFA
XESTV(IT) = COINV(IT) + A13(IT)
NEXT IT
NT = NT + .5 * H
GOTO 3337
9004 FOR K2 = 1 TO NFA
A14(K2) = H * DX(K2)

```

```

NEXT K2
FOR K5 = 1 TO NFA
COINV(K5) = COINV(K5) + (A11(K5) + 2 * A12(K5) + 2 * A13(K5) + A14(K5)) / 6
NEXT K5
FOR KT = 1 TO NFA
XESTV(KT) = COINV(KT)
NEXT KT
NCONT = NCONT + 1
IF NCONT = 10 THEN 9601
GOTO 9602
9601 M = M + 1: TIME(M) = NT: TIME1(M) = NT
FOR JK = 1 TO NFA
DATO(M, JK) = XESTV(JK): DATO1(M, JK) = XESTV(JK)
NEXT JK
NCDHT = 0
9602 NEXT LS
4576 T$ = INKEY$
IF T$ = "" THEN 4576
CLS
SCREEN 8: VIEW (20, 2)-(620, 172), , 11
LOCATE 5, 32: PRINT "SISTEMA RESUELTO "
LOCATE 8, 13: PRINT "PARA UN TIEMPO DE: EL VALOR DE LA VARIABLE DE ESTADO ES : "
FOR I = 1 TO 101
FOR J = 1 TO NFA: LOCATE 12, 23
PRINT USING "###.###"; TIME(I): LOCATE 12, 40: PRINT "X"; J: LOCATE 12, 44: PRINT "="; LOCATE 12, 45: PRINT USING "####",
###"; DATO(I, J)

6783 T$ = INKEY$
IF T$ = "" THEN 6783
LOCATE 12, 12: PRINT "
NEXT: NEXT
8070 CLS
SCREEN 8
VIEW (20, 2)-(620, 172), , 12
LOCATE 8, 11: PRINT "A CONTINUACION EL PROGRAMA PERMITE GRAFICAR CUALQUIERA "
LOCATE 9, 11: PRINT "DE LAS VARIABLES DE ESTADO."
LOCATE 11, 11: PRINT "POR FAVOR, INGRESE EN VALORES ABSOLUTOS UNITARIOS, LOS"
LOCATE 12, 11: PRINT "PUNTOS EXTREMOS DEL EJE VERTICAL."
LOCATE 14, 11: INPUT "PUNTO SUPERIOR : "; PSG
LOCATE 16, 11: INPUT "PUNTO INFERIOR : "; PIG
CLS : VIEW (20, 2)-(620, 172), , 13
7576 CLS : LOCATE 8, 11: PRINT "POR FAVOR INGRESE EL NÚMERO DE LA VARIABLE DE ESTADO QUE"
LOCATE 9, 11: INPUT "DESEA VISUALIZAR EN LA PANTALLA : "; NVEGV
CLS : SCREEN 8: VIEW (20, 2)-(620, 172), , 9
LOCATE 2, 20: PRINT "GRAFICO DE LA VARIABLE DE ESTADO No. "; NVEGV
LOCATE 2, 4: PRINT PSG: LOCATE 21, 4: PRINT "--"; PIG
LOCATE 12, 73: PRINT TFIN; "sg"
LOCATE 12, 3: PRINT TIN; "sg"
WINDOW (0, -PIG)-(101, PSG)
STYLEX = &HFF00
LINE (101, 0)-(0, 0), , , STYLEX
FOR X = 0 TO 101
Y = DATO(X, NVEGV)
LINE -(X, Y)

```

```
      NEXT X
8584   T$ = INKEY$
      IF T$ = "" THEN 8584
      CLS : SCREEN 8: VIEW (20, 2)-(620, 172), , 9
      LOCATE 8, 13: PRINT "SI UD. DESEA MODIFICAR LA ESCALA DEL GRAFICO INGRESE "
      LOCATE 9, 13: PRINT "NO EN LA SIGUIENTE OPCION : "
      LOCATE 11, 13: INPUT "DESEA GRAFICAR OTRA VARIABLE DE ESTADO (SI-NO)      : "; S1$
      IF S1$ = "SI" THEN 7576
      LOCATE 13, 13: INPUT "DESEA MODIFICAR LA ESCALA DEL EJE VERTICAL (SI-NO) : "; S11$
      IF S11$ = "SI" THEN 8070
4568   CLS : SCREEN 8: VIEW (20, 2)-(620, 172), , 13
      LOCATE 10, 15: PRINT "F I N   D E   L A   S E G U N D A   P A R T E "
12000  GOTO 80
```

### 3.3 ACOPLAMIENTO DE ELEMENTOS NO LINEALES A LAS MATRICES REPRESENTATIVAS DE REDES LINEALES Y OBTENCION DE LAS NUEVAS MATRICES.-

La forma normal de las ecuaciones de estado de una red no lineal está dada por:

$$\dot{X} = f(x,u) \quad 3.3.1$$

donde  $X$  es un vector de dimension  $n$ , representativo del estado,  $u$  es un vector  $m$  representativo de las fuentes independientes y  $f(.,.)$  es una función no lineal.

En contraste con el caso lineal, es bastante dificultoso y a veces imposible representar las ecuaciones de estado de una red general no lineal en su forma normal.

Solo en casos especiales, se puede expresar las ecuaciones de estado de tales redes en la forma como se la presenta en la ecuación 3.3.1 . Para propósitos de este trabajo, se hará algunas asunciones tanto en lo que se refiere a topología de redes como a los elementos característicos y se establece un método general para obtener las ecuaciones de estado de redes propias que satisfagan estas condiciones.

Consideremos una red compuesta de elementos no lineales e invariantes en el tiempo, tales como: resistores, capacitores, inductores y fuentes independientes de voltaje

y fuentes independientes de corriente. Asumimos que la red en estudio satisface las siguientes condiciones:

1. No existe lazos capacitivos únicos ni conjuntos de cortes inductivos únicos.
2. Todos los capacitores son controlados por carga y todos los inductores son controlados por flujo.
3. Existe un árbol propio tal que todos sus resistores de brazos de árbol son controlados por corriente y todos sus resistores de enlace son controlados por voltaje.

Bajo estas tres condiciones, el vector de voltaje de los capacitores de brazos de árbol,  $V_c$ , puede ser escrito como

$$V_c = F_c(q_c) \quad (3.3.2)$$

donde  $q_c$  es el vector de carga de los capacitores de brazos de árbol y  $f_c(\cdot)$  es un vector de una función evaluada no lineal.

También, el vector de corriente de las inductancias de enlace  $i_l$ , pueden ser escrito como

$$i_l = f_l(\phi_l) \quad (3.3.3)$$

donde  $\phi_l$ , es el vector de flujo de las inductancias de enlace y  $f_l(\cdot)$  es un vector de una función valorada.

Similarmente, el vector de voltaje de los resistores de brazos de árbol,  $v_g$ , y el vector corriente de los resistores de enlaces,  $i_r$ , pueden ser escritos como

$$v_g = f_g(i_g) \quad (3.3.4)$$

$$e \quad i_r = f_r(v_r) \quad (3.3.5)$$

Los pasos que involucran el escribir las ecuaciones de estado de esta clase de redes, son similares a los empleados en escribir las ecuaciones de estado de redes lineales propias invariantes en el tiempo.

De esta manera podemos reescribir las ecuaciones (1.3.1.17) y (1.3.1.20) para obtener:

$$i_c = -F_{cl} i_l - F_{cr} i_r - F_{ci} i_i \quad (3.3.6)$$

$$V_l = F_{cl}^T V_c + F_{gl}^T V_g + F_{vl}^T V_v \quad (3.3.7)$$

pero  $i_c$  y  $V_l$  se relacionan con  $\dot{q}_c$  y  $\dot{\phi}_l$  mediante:

$$i_c = \dot{q}_c \quad (3.3.8)$$

$$y \quad V_l = \dot{\phi}_l \quad (3.3.9)$$

entonces usando (3.3.1) hasta (3.3.9) se consigue:

$$\dot{q}_c = -F_{cl} f_l(\dot{\phi}_l) - F_{cr} f_r(V_r) - F_{ci} i_i \quad (3.3.10)$$

$$\dot{\phi}_l = F_{cl}^T f_c(q_c) + F_{gl}^T f_g(i_g) + F_{vl}^T V_v \quad (3.3.11)$$

Si reemplazamos  $V_r$ ,  $e$ ,  $i_g$  en términos de  $q_c$ ,  $\phi_1$ ,  $i_i$  y  $V_v$ , las ecuaciones de estado deseadas serán obtenidas. Para conseguirlo, usamos las ecuaciones (3.3.4) y la (3.3.5) para escribir (1.3.1.19) y (1.3.1.18) como:

$$V_r - F_{gr} \overset{T}{f_g}(i_g) = F_{cr} \overset{T}{f_c}(q_c) + F_{vr} \overset{T}{V_v} \quad (3.3.12)$$

y

$$i_g + F_{gr} \overset{T}{f_r}(V_r) = -F_{gl} \overset{T}{f_l}(\phi_1) - F_{gi} \overset{T}{i_i} \quad (3.3.13)$$

El siguiente paso es resolver (3.3.12) y (3.3.13) para  $V_r$  e  $i_g$ ; sin embargo, en muchas redes no lineales este es el principal obstáculo. Estas ecuaciones representan un conjunto acoplado de ecuaciones algebraicas no lineales para las cuales puede existir una única solución o no.

Lo que se desconoce de estas dos ecuaciones vectoriales acopladas es  $i_g$  y  $V_r$  que escritas en una forma general dan:

$$z + P f(y) = \alpha \quad (3.3.14)$$

$$y - P \overset{T}{h}(z) = \beta \quad (3.3.15)$$

Donde "y" y "z" son los vectores desconocidos, P es una matriz constante rectangular, y  $\alpha$  y  $\beta$  son vectores dados. Lo importante será determinar si existe una única solución o no. Si la respuesta es no, las ecuaciones de estado de la red no pueden ser representadas en la forma normal.

El determinar la unicidad de la solución de un sistema de ecuaciones de estado no lineales involucra un análisis matemático que sale fuera del alcance de este trabajo. En todo caso y resumiendo se puede establecer las siguientes condiciones para que las ecuaciones no lineales dadas en (3.3.14) y (3.3.15) posean una única solución:

1. Las derivadas de  $f(\cdot)$  y  $h(\cdot)$  existen y son continuas y las matrices jacobianas  $F(y)$  y  $H(z)$  correspondientes a  $f(y)$  y  $h(z)$  respectivamente son semidefinidas positivas para todo " $y$ " y " $z$ ".
2.  $\text{O } F(y)$  es simétrica definida positiva para todo  $y$  o  $H(z)$  es simétrica definida positiva para todo  $z$ .
3.  $\text{O } F(y)$  es diagonal para todo  $y$  o  $H(z)$  es diagonal para todo  $z$ .

Para que el sistema de ecuaciones diferenciales no lineales posea una única solución deberán cumplirse las condiciones 1 y 2 ó 1 y 3.

Retornando a la formulación de las ecuaciones de estado si las funciones no lineales  $f_g(i_g)$  y  $f_r(v_r)$  de las ecuaciones (3.3.14) y (3.3.15) satisfacen las condiciones anteriores,  $V_r$  e  $i_g$  pueden ser resueltos en términos de  $q_c$   $\phi_1$ ,  $V_v$  e  $i_i$ , entonces podemos escribir:

$$Vr = \hat{fr}(qc, \phi 1; Vv, ii) \quad (3.3.16)$$

y

$$ig = \hat{fg}(qc, \phi 1; Vv, ii) \quad (3.3.17)$$

Reemplazando  $Vr$  e  $ig$  desde estas ecuaciones en (3.3.10) y (3.3.11), obtenemos las ecuaciones de estado de la red en la forma normal.

$$\dot{qc} = - Fcl(\phi 1) - Fcr \hat{fr} \left[ \hat{fr}(qc, \phi 1; Vv, ii) \right] - Fci ii \quad (3.3.18)$$

$$\dot{\phi 1} = Fcl^T fc(qc) + Fgl^T \hat{fg} \left[ \hat{fg}(qc, \phi 1; Vv, ii) \right] + Fvl^T Vv \quad (3.3.19)$$

La solución de estas ecuaciones no lineales de estado puede ser encontrada por métodos numéricos iterativos.

#### 3.4 EVALUACION DE LA ECUACION DE ESTADO PARA EL CASO NO LINEAL.-

Las relaciones de entrada-salida para las ecuaciones de estado de una red general no lineal, pueden ser escritas como:

$$\dot{X}(t) = f(X(t), u(t)), \quad X(t_0) = X_0 \quad (3.4.1)$$

$$y(t) = g(X(t), u(t)) \quad (3.4.2)$$

donde  $X(t)$  es un vector representativo del estado,  $u(t)$

es un vector representativo de las fuentes y posiblemente de sus derivadas de dimensión  $m$ ,  $y(t)$  es el vector de salida, y  $f(.,.)$  y  $g(.,.)$  son dos funciones vectoriales no lineales. Si (3.4.1) puede ser resuelto para  $X(t)$ , entonces obtenemos la salida  $y(t)$  desde (3.4.2). Por esta razón es importante obtener primeramente la solución de (3.4.1).

Como ya se ha mencionado varias veces a lo largo de este trabajo, el encontrar una solución analítica de las ecuaciones diferenciales no lineales es una tarea bastante compleja. Sin embargo, si se puede demostrar que las ecuaciones consideradas poseen una única solución, esta puede ser encontrada mediante métodos numéricos.

### 3.5 IMPRESION DE RESULTADOS.-

En este punto, se detalla el programa que permite evaluar un sistema de ecuaciones diferenciales no lineales, representativas de una red y escritas en la forma normal.

Como se había mencionado con anterioridad, se tiene la posibilidad de evaluar adicionalmente ecuaciones no lineales que admiten tanto coeficientes como términos constantes y variables en el tiempo de dos clases: polinomiales y trigonométricos.

A continuación se lista el programa en detalle:

```

CLS
SCREEN 8
VIEW (20, 2)-(620, 172), , 11
LOCATE 3, 12: PRINT "ESTA PARTE DEL PROGRAMA PERMITE RESOLVER UN SISTEMA"
LOCATE 5, 12: PRINT "DE ECUACIONES DIFERENCIALES NO LINEALES REPRESENTATIVAS"
LOCATE 7, 12: PRINT "DE UNA RED QUE ADMITE SU ESTRUCTURACION EN LA FORMA NORMAL"
LOCATE 9, 12: PRINT "PARA UN INTERVALO DE TIEMPO ESTABLECIDO."
LOCATE 13, 12: PRINT "ADICIONALMENTE, UNA VEZ RESUELTO EL SISTEMA, EL PROGRAMA"
LOCATE 15, 12: PRINT "PERMITE GRAFICAR CUALQUIERA DE LAS VARIABLES DE ESTADO A"
LOCATE 17, 12: PRINT "UNA ESCALA CONVENIENTE ."
T$ = INKEY$
IF T$ = "" THEN 234
CLS
VIEW (20, 2)-(620, 172), , 12
LOCATE 2, 12: PRINT "EL TIPO DE FUNCION ADMITIDA POR EL PROGRAMA PUEDE SER : "
LOCATE 4, 12: PRINT "  1.  TRIGONOMETRICA (SIN, COS , EXP)"
LOCATE 5, 12: PRINT "  2.  POLINOMIAL"
LOCATE 7, 12: PRINT "CADA UNA DE ESTAS FUNCIONES DEBE SER INGRESADA EN EL SI-"
LOCATE 8, 12: PRINT "GUIENTE FORMATO : "
LOCATE 10, 12: PRINT "  1.  A SIN (Wt ) + &"
LOCATE 12, 12: PRINT "      A COS (Wt ) + &"
LOCATE 13, 12: PRINT "      (Wt + &)"
LOCATE 14, 12: PRINT "      A e      "
LOCATE 16, 12: PRINT "      n      n-1      n-2      "
LOCATE 17, 12: PRINT "  2.  an t + an-1 t + an-2 t .....      "
LOCATE 19, 12: PRINT "EL VOLUMEN DE DATOS QUE PUEDE MANEJAR EL PROGRAMA ESTA"
LOCATE 20, 12: PRINT "LIMITADO UNICAMENTE POR LOS REQUERIMIENTOS INTERNOS DEL"
LOCATE 21, 12: PRINT "SISTEMA Y DE LA MAQUINA."
T$ = INKEY$
IF T$ = "" THEN 458
CLS
SCREEN 8
VIEW (20, 2)-(620, 172), , 13
LOCATE 7, 32: PRINT "REDES NO LINEALES"
LOCATE 8, 32: PRINT "-----"
LOCATE 11, 18: PRINT " POR FAVOR,INGRESE LOS SIGUIENTES VALORES      :  "
LOCATE 13, 18: INPUT " TIEMPO INICIAL PARA MUESTREO (SEGUNDOS)      :  "; TIN
LOCATE 14, 18: INPUT " TIEMPO FINAL PARA MUESTREO (SEGUNDOS)      :  "; TFIN
LOCATE 15, 18: PRINT " NUMERO DE ECUACIONES DIFERENCIALES NO LINEALES      "
LOCATE 16, 18: INPUT " A RESOLVERSE      :  "; NED
DIM XESTNL(NED), COINL(20), MCONL(NED, NED), MEXP(NED, NED), MTI(NED)
FOR TJ = 1 TO NED
LOCATE 17, 19: PRINT "CONDICION INICIAL CORRESPONDIENTE A LA VARIABLE"
LOCATE 18, 19: PRINT "DE ESTADO No. "; TJ
LOCATE 18, 66: INPUT " :  "; COISNL
XESTNL(TJ) = COISNL: LOCATE 18, 66: PRINT "      "
NEXT
CLS
SCREEN 8
VIEW (20, 2)-(620, 172), , 12
FOR JF = 1 TO NED
VALAN = 0
FOR FJ = 1 TO NED

```

```

12004 LOCATE 5, 13: PRINT "PARA LA ECUACION DE ESTADO No. "; JF; "INGRESE LA SIGUIENTE "
LOCATE 6, 13: PRINT "INFORMACION : "
LOCATE 8, 13: PRINT "PARA EL COEFICIENTE CORRESPONDIENTE A LA VARIABLE DE"
LOCATE 9, 13: PRINT "ESTADO No."; FJ; "INGRESE LOS NUMEROS 1 O 2 DEPENDIENDO SI SE "
LOCATE 10, 13: PRINT "TRATA DE UNA FUNCION POLINOMIAL O TRIGONOMETRICA"
LOCATE 11, 13: INPUT "RESPECTIVAMENTE : "; TFCNL
IF TFCNL = 1 THEN 12001
IF TFCNL = 2 THEN 12002
LOCATE 13, 13: PRINT "TIPO DE OPCION MAL INGRESADA. POR FAVOR VUELVA A INTENTAR."
12003 T$ = INKEY$
IF T$ = "" THEN 12003
CLS
GOTO 12004
12001 LOCATE 13, 13: INPUT "INGRESE EL GRADO DEL POLINOMIO : "; GPFNL
POLNL = 0: CGEXP = 0
12005 LOCATE 14, 13: PRINT "INGRESE EL VALOR DEL COEFICIENTE DE GRADO "; GPFNL
LOCATE 14, 68: INPUT ": "; VCFNL
POLNL = VCFNL * (T ^ GPFNL) + POLNL
GPFNL = GPFNL - 1: LOCATE 14, 69: PRINT " "
CGEXP = CGEXP + 1
IF GPFNL > -1 THEN 12005
LOCATE 14, 68: PRINT ": "; VCFNL
IF CGEXP = 1 AND VCFNL = 0 THEN 12060
GOTO 12010
12002 LOCATE 13, 13: INPUT "INGRESE EL VALOR DE LA AMPLITUD DE LA FUNCION : "; AFNL
12008 LOCATE 14, 13: INPUT "INGRESE EL TIPO DE FUNCION : "; TFNL$
LOCATE 15, 13: INPUT "INGRESE EL VALOR DEL ANGULO : "; AGFNL
LOCATE 16, 13: INPUT "INGRESE EL VALOR DEL DESFAZAMIENTO : "; DFNL
IF TFNL$ = "SIN" THEN 1212
IF TFNL$ = "COS" THEN 1213
IF TFNL$ = "EXP" THEN 1214
LOCATE 18, 13: PRINT "EL TIPO DE FUNCION INGRESADA NO ES ACEPTADA. POR FAVOR"
LOCATE 19, 13: PRINT "VUELVA A INTENTAR"
12015 T$ = INKEY$
IF T$ = "" THEN 12015
CLS
GOTO 12008
1212 POLNL = AFNL * (SIN(AGFNL * T)) + DFNL: GOTO 12010
1213 POLNL = AFNL * (COS(AGFNL * T)) + DFNL: GOTO 12010
1214 POLNL = AFNL * (EXP(AGFNL * T)) + DFNL: GOTO 12010
12010 LOCATE 18, 13: PRINT "INGRESE EL GRADO DE LA VARIABLE DE ESTADO No."; FJ
LOCATE 19, 12: INPUT " : "; EXVENL
MEXP(JF, FJ) = EXVENL
MCONL(JF, FJ) = POLNL
CLS
12060 CLS : NEXT
CLS
SCREEN 8
VIEW (20, 2)-(620, 172), , 12
12025 LOCATE 5, 13: PRINT "PARA EL TERMINO INDEPENDIENTE DE LA ECUACION DE ESTADO"
LOCATE 6, 13: PRINT "No."; JF; " INGRESE LOS NUMEROS 1 O 2 DEPENDIENDO SI "
LOCATE 7, 13: PRINT "SE TRATA DE UNA FUNCION POLINOMIAL O TRIGONOMETRICA "
LOCATE 8, 13: INPUT "RESPECTIVAMENTE : "; TFINL

```

```

IF TFTINL = 1 THEN 12020
IF TFTINL = 2 THEN 12030
LOCATE 11, 13: PRINT "EL TIPO DE OPCION INGRESADA ESTA INCORRECTO. POR FAVOR "
LOCATE 12, 13: PRINT "VUELVA A INTENTAR . "
12024 T$ = INKEY$
IF T$ = "" THEN 12024
GOTO 12025
12020 LOCATE 11, 13: INPUT "INGRESE EL GRADO DEL POLINOMIO           "; GPTINL
POLTINL = 0
12026 LOCATE 12, 13: PRINT "INGRESE EL VALOR DEL COEFICIENTE DE GRADO "; GPTINL
LOCATE 12, 66: INPUT " "; VCTINL
POLTINL = VCTINL * (T ^ GPTINL) + POLTINL
GPTINL = GPTINL - 1: LOCATE 12, 69: PRINT " "
IF GPTINL > -1 THEN 12026: GOTO 12040
12030 LOCATE 11, 13: INPUT "INGRESE EL VALOR DE LA AMPLITUD DE LA FUNCION   "; AFTINL
12031 LOCATE 12, 13: INPUT "INGRESE EL TIPO DE FUNCION                       "; TFTINL$
LOCATE 13, 13: INPUT "INGRESE EL VALOR DEL ANGULO                           "; AGTINL
LOCATE 14, 13: INPUT "INGRESE EL VALOR DEL DESFAZAMIENTO                    "; DTINL
IF TFTINL$ = "SIN" THEN 12041
IF TFTINL$ = "COS" THEN 12042
IF TFTINL$ = "EXP" THEN 12043
LOCATE 16, 13: PRINT "EL TIPO DE FUNCION INGRESADA NO ESTA CORRECTA. POR "
LOCATE 17, 13: PRINT "FAVOR VUELVA A INTENTAR."
12044 T$ = INKEY$
IF T$ = "" THEN 12044
CLS
GOTO 12031
12041 POLTINL = AFTINL * (SIN(AGTINL * T)) + DTINL: GOTO 12040
12042 POLTINL = AFTINL * (COS(AGTINL * T)) + DTINL: GOTO 12040
12043 POLTINL = AFTINL * (EXP(AGTINL * T)) + DTINL: GOTO 12040
12040 MTI(JF) = POLTINL: CLS
NEXT
CLS
SCREEN 8
VIEW (20, 2)-(620, 172), , 10
LOCATE 5, 13: PRINT "A CONTINUACION EL PROGRAMA COMENZARA A RESOLVER EL SISTEMA": PRINT ""
LOCATE 6, 13: PRINT "DE ECUACIONES DIFERENCIALES QUE DESCRIBEN LA RED, PARA EL ": PRINT ""
LOCATE 7, 13: PRINT "INTERVALO DE TIEMPO ESTABLECIDO: "
12061 IT$ = INKEY$
IF IT$ = "" THEN 12061
CLS : SCREEN 8: VIEW (20, 2)-(620, 172), , 10
LOCATE 5, 14: PRINT "DATOS EN PROCESO....."
LOCATE 8, 14: PRINT "AVISO: CUANDO EL CONTADOR LLEGUE A CERO, EL SISTEMA HABRA "
LOCATE 9, 14: PRINT "SIDO RESUELTO EN SU TOTALIDAD. POR FAVOR ESPERE....."
NT = TIN
M = 1
TIME(M) = TIN
FOR H1 = 1 TO NED
DATO(M, H1) = XESTNL(H1)
NEXT H1
H = (TFIN - NT) / 1000
FOR L1 = 1 TO NED
COINL(L1) = XESTNL(L1)

```

```

NEXT L1
NCONT = 0
NCONT1 = 1000
FOR LS = 1 TO 1000
12070 NCONT1 = NCONT1 - 1: LOCATE 15, 32: PRINT "CONTADOR :"; NCONT1: K = 0
      T = NT
      FOR HJ = 1 TO NED
        VALAN = 0
        FOR JH = 1 TO NED
          EXP1 = MEXP(HJ, JH)
          VALAN = MCONL(HJ, JH) * (XESTNL(JH) ^ EXP1) + VALAN
        NEXT JH
        DX(HJ) = VALAN + MT1(HJ)
      NEXT HJ
      K = K + 1
      IF K = 1 THEN 12071
      IF K = 2 THEN 12072
      IF K = 3 THEN 12073
      IF K = 4 THEN 12074
12071 FOR KT = 1 TO NED
        A11(KT) = H * DX(KT)
      NEXT KT
      FOR KA = 1 TO NED
        XESTNL(KA) = COINL(KA) + .5 * A11(KA)
      NEXT KA
      NT = NT + .5 * H
      GOTO 12070
12072 FOR KS = 1 TO NED
        A12(KS) = H * DX(KS)
      NEXT KS
      FOR IU = 1 TO NED
        XESTNL(IU) = COINL(IU) + .5 * A12(IU)
      NEXT IU
      GOTO 12070
12073 FOR KY = 1 TO NED
        A13(KY) = H * DX(KY)
      NEXT KY
      FOR IT = 1 TO NED
        XESTNL(IT) = COINL(IT) + A13(IT)
      NEXT IT
      NT = NT + .5 * H
      GOTO 12070
12074 FOR K2 = 1 TO NED
        A14(K2) = H * DX(K2)
      NEXT K2
      FOR K5 = 1 TO NED
        COINL(K5) = COINL(K5) + (A11(K5) + 2 * A12(K5) + 2 * A13(K5) + A14(K5)) / 6
      NEXT K5
      FOR KD = 1 TO NED
        XESTNL(KD) = COINL(KD)
      NEXT KD
      NCONT = NCONT + 1
      IF NCONT = 10 THEN 12081

```

```

GOTO 12082
12081 M = M + 1: TIME(M) = NT: TIME1(M) = NT
FOR JK = 1 TO NED
  DATO(M, JK) = XESTNL(JK)
  DATO1(M, JK) = XESTNL(JK)
NEXT JK
NCDNT = 0
12082 NEXT LS
12086 T$ = INKEY$
IF T$ = "" THEN 12086
CLS
SCREEN 8: VIEW (20, 2)-(620, 172), , 11
LOCATE 5, 32: PRINT "SISTEMA RESUELTO "
LOCATE 8, 13: PRINT "PARA UN TIEMPO DE:          EL VALOR DE LA VARIABLE DE ESTADO ES:"
FOR I = 1 TO 101
FOR J = 1 TO NED: LOCATE 12, 23
PRINT USING "###.###"; TIME(I): LOCATE 12, 40: PRINT "X"; J: LOCATE 12, 44: PRINT "="; LOCATE 12, 45: PRINT USING "###.###.
###"; DATO(I, J)
12090 T$ = INKEY$
IF T$ = "" THEN 12090
LOCATE 12, 12: PRINT "
NEXT: NEXT
12500 CLS
SCREEN 8
VIEW (20, 2)-(620, 172), , 12
LOCATE 8, 11: PRINT "A CONTINUACION EL PROGRAMA PERMITE GRAFICAR CUALQUIERA"
LOCATE 9, 11: PRINT "DE LAS VARIABLES DE ESTADO ."
LOCATE 11, 11: PRINT "POR FAVOR ,INGRESE EN VALORES ABSOLUTOS UNITARIOS, LDS"
LOCATE 12, 11: PRINT "PUNTOS EXTREMOS DEL EJE VERTICAL."
LOCATE 14, 11: INPUT "PUNTO SUPERIOR   : "; PSG
LOCATE 16, 11: INPUT "PUNTO INFERIOR   : "; PIG
CLS : VIEW (20, 2)-(620, 172), , 13
12094 CLS : LOCATE 8, 11: PRINT "POR FAVOR INGRESE EL NUMERO DE LA VARIABLE DE ESTADO QUE"
LOCATE 9, 11: INPUT "DESEA VISUALIZAR EN LA PANTALLA : "; NVEGV
CLS : SCREEN 8: VIEW (20, 2)-(620, 172), , 9
LOCATE 2, 20: PRINT "GRAFICO DE LA VARIABLE DE ESTADO No.  "; NVEGV
LOCATE 2, 4: PRINT PSG: LOCATE 21, 4: PRINT "--"; PIG
LOCATE 12, 73: PRINT TFIN; "sg"
LOCATE 12, 3: PRINT TIN; "sg"
WINDOW (0, -PIG)-(101, PSG)
STYLEX = &HFF00
LINE (101, 0)-(0, 0), , , STYLEX
FOR X = 0 TO 101
Y = DATO(X, NVEGV)
LINE -(X, Y)
NEXT X
12095 T$ = INKEY$
IF T$ = "" THEN 12095
CLS : SCREEN 8: VIEW (20, 2)-(620, 172), , 9
LOCATE 8, 13: PRINT "SI UD, DESEA MODIFICAR LA ESCALA DEL GRAFICO INGRESE "
LOCATE 9, 13: PRINT "NO EN LA SIGUIENTE OPCION : "
LOCATE 11, 13: INPUT "DESEA GRAFICAR OTRA VARIABLE DE ESTADO (SI-NO)   : "; SI$
IF SI$ = "SI" THEN 12094
LOCATE 13, 13: INPUT "DESEA MODIFICAR LA ESCALA DEL EJE VERTICAL (SI-ND) : "; SI1$

```

```
IF S11$ = "SI" THEN 12500
2098 CLS : SCREEN 8: VIEW (20, 2)-(620, 172), , 13
LOCATE 10, 15: PRINT " F I N   D E   L A   S E G U N D A   P A R T E "

0      END
```

```
FOR I = 1 TO NFIL
FOR J = 1 TO NCOL
PRINT A(I, J);
NEXT J
```



## CAPITULO CUARTO

---

### 4.1 MANUAL DE USO DE LOS PROGRAMAS.-

Los programas digitales se han desarrollado utilizando el lenguaje de programación QUICK BASIC 4.0 para microcomputadores IBM o compatibles.

Dada la capacidad de resolución de los problemas, se recomienda trabajar con un computador con 640 Kb en memoria RAM.

En cuanto tiene que ver con los programas en si, éstos se encuentran grabados en un diskette de 3.5 " (720 kb) que contiene dos archivos denominados TESIS1.BAS y TESIS2.BAS correspondientes al programa principal y al programa complementario respectivamente, y que adicionalmente ya trae grabados los archivos del Quick Basic así como también los del Sistema D.O.S V.3.3 de IBM. En vista de esto, no se hace necesario el disponer de una unidad de disco fijo ni de un diskette de arranque del sistema.

Para utilizar cualquiera de los dos programas, es necesario ingresar al BASIC desde la unidad lógica de diskette (A ó B) mediante su archivo ejecutable (QB.EXE) y luego cargar en memoria ya sea TESIS1 ó TESIS2.

El manejo de los procesos de carga y ejecución de los archivos es realmente simple pues en pantalla y a manera de

menú, el Quick Basic despliega toda la información necesaria.

Por el tipo de comandos usados en la realización de los programas y mas específicamente en lo que tiene que ver con la creación de pantallas, amerita disponer de un computador que posea un pórtico de video VGA.

Como el objetivo de este trabajo ha sido el de permitir al usuario un manejo lo mas simple de los programas, estos, una vez cargados en memoria, van instruyendo a la persona que los está utilizando la forma como debe realizar las tareas permitidas.

Vale la pena mencionar, el especial cuidado que se debe tener en el ingreso de datos a fin de evitar interrupciones por fallas de sintaxis o lógica.

En todo caso, buena parte del programa está protegido para afrontar estas eventualidades y en el caso que estas se den se pedirá nuevamente el ingreso de datos valederos.

Como se ha mencionado a lo largo de la tesis, el programa principal resuelve una red lineal invariante en el tiempo mediante topología de redes, por lo cual se hace necesario que el ejemplo que se esté por resolver haya sido tratado con esta técnica. En ese mismo sentido, para el segundo programa en cuanto tiene que ver con una red variable en el tiempo, se requiere que el usuario haya formulado las

matrices de estado representativas de la red. En cambio para la parte correspondiente a redes no lineales, se deberá elaborar un conjunto de ecuaciones escritas en la forma normal y que asimismo representen a la red en cuestión.

Vale la pena recalcar el criterio de generalización que ha primado en este trabajo, pues mediante el programa suplementario se puede resolver el programa principal y dentro del programa suplementario, la segunda parte permite a su vez resolver un problema enmarcado en la primera parte.

Para una mejor comprensión de lo aquí expuesto, se desarrollan a continuación tres ejemplos correspondientes a los tres tipos de redes tratadas .

Finalmente y a manera de acotación, resulta interesante disponer de un monitor a color tal que permita una mejor visualización de la información que estos programas permiten procesar.

#### 4.2 LISTADO DE LOS SUBPROGRAMAS.

En este punto se presenta el listado de los subprogramas empleados a lo largo de este trabajo.

```

SUB ECUAC (VT, EEC(), EEAN(), EEDE(), EET*(), NFNE*(), KCT, DEEC(),
DEEAN(), DEEDE(), DEET*(), DNFNE*(), IL, JJC(), JJAN(), JJDE(), JJT*(),
NFNJ*(), DJJC(), DJJAN(), DJJDE(), DJJT*(), DJNJ*(), T, DX(), AINT(), BINT(), KFT, XEST())
REM SUBROUTINA PARA LA CONSTRUCCION Y EVALUACION DE LAS ECUACIONES DIFERENCIALES
REM VT = NO. DE FUENTES DE VOLTAJE
REM IL = NO. DE FUENTES DE CORRIENTE
REM KCT = NO. DE ECUACIONES DIFERENCIALES (VARIABLES DE ESTADO)
REM T = TIEMPO
REM DX = VALOR DE LA DERIVADA DE X CON RESPECTO AL TIEMPO T
REM AINT= MATRIZ A DE LA ECUACION DE ESTADO
REM BINT= MATRIZ B DE LA ECUACION DE ESTADO
REM KFT = NO. TOTAL DE FUENTES DE VOLTAJE Y CORRIENTE CON SUS RESPECTIVAS
REM DERIVADAS
REM XEST= ARREGLO QUE CONTIENE A LAS VARIABLES DE ESTADO
REM EEC,JJC,DEEC,DJJC = VALORES CONSTANTES DE LAS FUENTES DE VOLTAJE Y CORRIENTE
REM Y SUS RESPECTIVAS DERIVADAS
REM EEAN,JJAN
REM DEEAN,DJJAN = VALORES DE  $W = 2 \pi f$  DE LAS FUENTES DE VOLTAJE
REM Y CORRIENTE CON SUS RESPECTIVAS DERIVADAS
REM EET,JJT,DEET,DJJT = FUNCION DEL TIEMPO (T) DE LAS FUENTES DE VOLTAJE Y CORRIENTE
REM Y SUS DERIVADAS
REM EEDE,JJDE,DEEDE,DJJDE = VALORES EN RADIANES DEL ANGULO DE DESFASAMIENTO DE
REM LAS FUENTES DE VOLTAJE Y CORRIENTE Y SUS DERIVADAS
REM NFNE,NFNJ,DFNE,DFNJ = FUNCIONES TRIGONOMETRICAS MAS USUALES (SENO, COSENO Y EXPONENCIAL)
FOR I = 1 TO VT
  IF NFNE*(I) = "SIN" GOTO 1002
  IF NFNE*(I) = "COS" GOTO 1003
  IF NFNE*(I) = "EXP" GOTO 1004
  IF EET*(I) = "T" GOTO 1005
  U(I) = EEC(I): GOTO 909
  1002 U(I) = EEC(I) * SIN(EEAN(I) * T + EEDE(I)): GOTO 909
  1003 U(I) = EEC(I) * COS(EEAN(I) * T + EEDE(I)): GOTO 909
  1004 U(I) = EEC(I) * EXP(EEAN(I) * T): GOTO 909
  1005 U(I) = EEC(I) * T
  909 NEXT
FOR I = 1 TO IL
  IND = I + VT
  IF NFNJ*(I) = "SIN" GOTO 1006
  IF NFNJ*(I) = "COS" GOTO 1007
  IF NFNJ*(I) = "EXP" GOTO 1008
  IF JJT*(I) = "T" GOTO 1009
  U(IND) = JJC(I): GOTO 908
  1006 U(IND) = JJC(I) * SIN(JJAN(I) * T + JJDE(I)): GOTO 908
  1007 U(IND) = JJC(I) * COS(JJAN(I) * T + JJDE(I)): GOTO 908
  1008 U(IND) = JJC(I) * EXP(JJAN(I) * T): GOTO 908
  1009 U(IND) = JJC(I) * T
  908 NEXT
FOR I = 1 TO VT
  IND = I + VT + IL
  IF DNFNE*(I) = "SIN" GOTO 1010
  IF DNFNE*(I) = "COS" GOTO 1011
  IF DNFNE*(I) = "EXP" GOTO 1012
  IF DEET*(I) = "T" GOTO 1013

```

```

U(IND) = DEEC(I); GOTO 907
1010 U(IND) = DEEC(I) * SIN(DEEAN(I) * T + DEEDE(I)); GOTO 907
1011 U(IND) = DEEC(I) * COS(DEEAN(I) * T + DEEDE(I)); GOTO 907
1012 U(IND) = DEEC(I) * EXP(DEEAN(I) * T + DEEDE(I)); GOTO 907
1013 U(IND) = DEEC(I) * T
907 NEXT
FOR I = 1 TO IL
IND = I + 2 * VT + IL
IF DJNJ*(I) = "SIN" GOTO 1014
IF DJNJ*(I) = "COS" GOTO 1015
IF DJNJ*(I) = "EXP" GOTO 1016
IF DJJT*(I) = "T" GOTO 1017
U(IND) = DJJC(I); GOTO 906
1014 U(IND) = DJJC(I) * SIN(DJJAN(I) * T + DJJDE(I)); GOTO 906
1015 U(IND) = DJJC(I) * COS(DJJAN(I) * T + DJJDE(I)); GOTO 906
1016 U(IND) = DJJC(I) * EXP(DJJAN(I) * T + DJJDE(I)); GOTO 906
1017 U(IND) = DJJC(I) * T
906 NEXT
FOR J1 = 1 TO KCT
A(J1) = 0
B(J1) = 0; NEXT J1
FOR I = 1 TO KCT
FOR J = 1 TO KCT
A(I) = A(I) + AINT(I, J) * XEST(J)
NEXT: NEXT
FOR IA = 1 TO KCT
FOR JA = 1 TO KFT
B(IA) = B(IA) + BINT(IA, JA) * U(JA)
NEXT JA: NEXT IA
FOR I = 1 TO KCT
DX(I) = A(I) + B(I)
NEXT
END SUB

```

```
SUB IMPTA (KCT, J)
REM SUBROUTINA PARA IMPRESION DE TITULOS DE TABLAS DE RESULTADOS
REM KCT = NUMERO DE ECUACIONES DIFERENCIALES (VARIABLES DE ESTADO)
IF (KCT > 10) AND (J > 1) THEN 9120
IF KCT > 10 GOTO 9140
FOR I = 1 TO KCT
IX(I) = I
NEXT
FOR I = 1 TO KCT
PRINT "      TIEMPO          "; "      X"; I
9120 PRINT ""
9140 PRINT ""

NEXT
END SUB
```

```
SUB IMPRH (A(), NFIL, NCOL)
REM SUBPROGRAMA PARA IMPRIMIR MATRICES
REM A- MATRIZ QUE SE VA A IMPRIMIR
REM NFIL Y NCOL , NUMERO DE FILAS Y COLUMNAS DE LA MATRIZ
LOCATE 11, 35
FOR I = 1 TO NFIL
FOR J = 1 TO NCOL
PRINT A(I, J);
NEXT J
PRINT
LOCATE 13, 35
NEXT I
END SUB
```

```

SUB RUNTA (N, K, I, XEST(), DX(), T, H)
REM SUBROUTINA PARA APLICAR EL METODO DE RUNGE KUTTA
REM N=NUMERO DE ECUACIONES DIFERENCIALES
REM XEST=ARREGLO QUE GUARDA LAS CONDICIONES INICIALES Y LOS VALORES DE LAS VARIABLES
REM DE ESTADO.
REM DX=ARREGLO QUE GUARDA LOS VALORES DE LAS ECUACIONES DIFERENCIALES.
REM K=CONTADOR PARA DIRECCIONAMIENTO DE ENTRADA A UNA INSTRUCCION EN LA
REM SUBROUTINA.
REM I=CONTADOR PARA DIRECCIONAMIENTO DE RETORNO AL PROGRAMA PRINCIPAL.
REM T=TIEMPO
REM H=INTERVALO DE TIEMPO.
K = K + 1
IF K = 1 THEN GOTO 1001
IF K = 2 THEN GOTO 10002
IF K = 3 THEN 10003
IF K = 4 THEN 10004
IF K = 5 THEN 10005
10002 FOR JC = 1 TO N
Z(JC) = DX(JC)
Y(JC) = XEST(JC)
XEST(JC) = Y(JC) + .5 * H * DX(JC): NEXT
1025 T = T + .5 * H
1001 I = 1
GOTO 1030
10003 FOR JB = 1 TO N
Z(JB) = Z(JB) + 2 * DX(JB)
XEST(JB) = Y(JB) + .5 * H * DX(JB): NEXT
I = 1

GOTO 1030
10004 FOR JD = 1 TO N
Z(JD) = Z(JD) + 2 * DX(JD)
XEST(JD) = Y(JD) + .5 * H * DX(JD): NEXT
GOTO 1025
10005 FOR JF = 1 TO N
XEST(JF) = Y(JF) + (Z(JF) + DX(JF)) * H / 6: NEXT
I = 2
K = 0
1030 END SUB

```

```

SUB RESUL (DATO(), TIME(), T, XEST(), M, KCT)
REM SUBPROGRAMA PARA GUARDAR EN DATO LOS VALORES DE RESPUESTA Y
REM EN TIME LOS PUNTOS DE VARIACION DEL TIEMPO
REM DATO = ARREGLO QUE GUARDA LOS VALORES DE VARIABLES DE ESTADO
REM TIME = ARREGLO QUE GUARDA LOS PUNTOS DE VARIACION DEL TIEMPO
REM XEST = ARREGLO QUE CONTIENE LOS VALORES DE LAS VARIABLES DE ESTADO
REM T = TIEMPO
REM KCT = NUMERO DE ECUACIONES DIFERENCIALES (VARIABLES DE ESTADO)
TIME(M) = T
FOR IX = 1 TO KCT
  DATO(M, IX) = XEST(IX)
NEXT
END SUB

```

```

SUB PRODC (A(), B(), C(), NFIL, NCOL, NCL)
REM SUBROUTINA PARA MULTIPLICAR DOS MATRICES
REM A=MATRIZ 1
REM B=MATRIZ 2
REM C=MATRIZ PRODUCTO DE LAS MATRICES A Y B
REM PR=MATRIZ AUXILIAR PARA HACER EL PRODUCTO DE MATRICES
REM NFIL=NUMERO DE FILAS DE LA MATRIZ A
REM NCOL=NUMERO DE COLUMNAS DE LA MATRIZ A Y NUMERO DE FILAS DE LA MATRIZ B
REM NCL=NUMERO DE COLUMNAS DE LA MATRIZ B
FOR IA = 1 TO NFIL
  FOR JA = 1 TO NCL
    PR(IA, JA) = 0
  NEXT JA: NEXT IA
  FOR IB = 1 TO NFIL
    FOR JB = 1 TO NCL
      FOR K = 1 TO NCOL
        PR(IB, JB) = PR(IB, JB) + A(IB, K) * B(K, JB)
      NEXT K: NEXT JB: NEXT IB
    FOR IC = 1 TO NFIL
      FOR JC = 1 TO NCL
        C(IC, JC) = PR(IC, JC)
      NEXT JC: NEXT IC
    END SUB

```

```
SUB TRANP (AM(), AMT(), IFIL, ICOL)
REM SUBROUTINA PARA TRANSPONER MATRICES
REM AM=MATRIZ ORIGINAL
REM AMT=MATRIZ TTANSPUESTA
REM IFIL=NUMERO DE FILAS DE LA MATRIZ ORIGINAL
REM ICOL=NUMERO DE CDUMNAS DE LA MATRIZ ORIGINAL
FOR I = 1 TO IFIL
FOR J = 1 TO ICOL
AMT(J, I) = AM(I, J)
NEXT: NEXT
END SUB
```

```

SUB INVERT (A(), X(), N, NN)
REM CALCULO DE LA INVERSA DE UNA MATRIZ
REM A= MATRIZ DE ENTRADA (N,N)
REM X= INVERSA DE LA MATRIZ A(N,N)
REM N= ORDEN DE LA MATRIZ A
REM C= MATRIZ AUXILIAR (N,2N)
REM EPS= LIMITE DE TOLERANCIA
REM NN= CONTADOR
DIM C(20, 40)
EPS = .000001
NI = 2 * N
REM SE CARGA LA MATRIZ A Y SE CONSTRUYE LA MATRIZ IDENTIDAD
IF N = 0 THEN RETURN
FOR I = 1 TO N
FOR J = 1 TO N
C(I, J) = A(I, J)
NEXT: NEXT
FOR I = 1 TO N
FOR J = 1 TO N
IF I = J THEN GOTO 110
K = J + N
C(I, K) = 0
GOTO 121
110 K = J + N
C(I, K) = 1
121 NEXT: NEXT

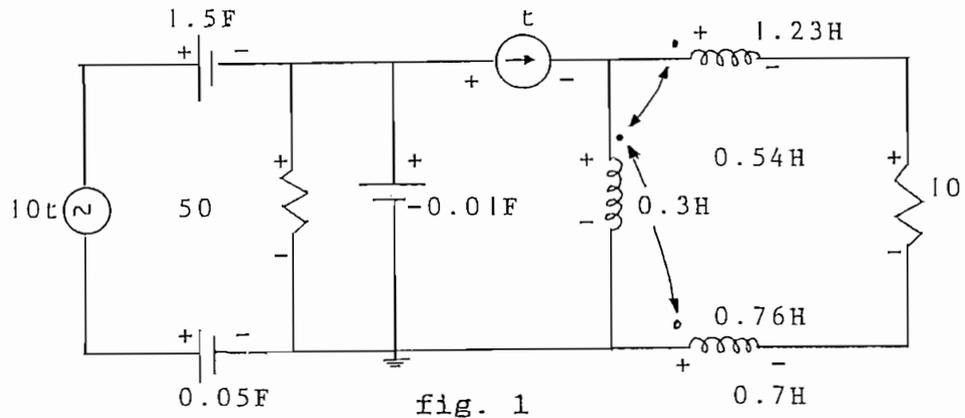
REM INVERSION DE LA MATRIZ
FOR IP = 1 TO N
REM ENCUENTRA EL ELEMENTO PIVOT EN LA COLUMNA IP
IM = IP
IST = IP + 1
IF IP >= N THEN GOTO 150
FOR I = IST TO N
APN = ABS(C(IM, IP))
APM = ABS(C(I, IP))
IF APN >= APM THEN GOTO 140
IM = I
140 NEXT
150 APN = ABS(C(IM, IP))
IF APN >= EPS THEN GOTO 170
REM ELEMENTO DIAGONAL BANDERA CERCANO A 0

PRINT " EXISTE UN PROBLEMA EN LA INVERSION DE LAS MATRICES RR,GG,CC,LL, "
PRINT " G, R, M, P.  POR FAVOR REVISE EL INGRESO DE SUS DATOS. "
PRINT " LA EJECUCION DEL PROGRAMA HA SIDO CANCELADA....."
STOP
170 IF IM = IP THEN 190
REM INTERCAMBIO DE FILAS A LA POSICION DEL ELEMENTO PIVOT
FOR J = IP TO NI
CL = C(IP, J)
C(IP, J) = C(IM, J)

```

```
SUB ADDTN (A(), B(), C(), NFIL, NCOL)
REM SUBROUTINA PARA SUMAR DOS MATRICES
REM A= MATRIZ 1
REM B= MATRIZ 2
REM C= MATRIZ RESULTANTE
REM SUM=MATRIZ AUXILIAR
FOR ID = 1 TO NFIL
FOR JD = 1 TO NCOL
SUM(ID, JD) = 0
SUM(ID, JD) = A(ID, JD) + B(ID, JD)
NEXT JD: NEXT ID
FOR IH = 1 TO NFIL
FOR JH = 1 TO NCOL
C(IH, JH) = SUM(IH, JH)
NEXT JH: NEXT IH
END SUB
```

## 4.3 EJEMPLO DE APLICACION PARA EL CASO INVARIABLE EN EL TIEMPO.



Se escoge un árbol normal tal que contenga a todas las fuentes de voltaje, ninguna de las fuentes de corriente, tantos capacitores como sea posible y tan pocas inductancias como sea posible.

Se enumeran los brazos de acuerdo a lo establecido en la formulación de variables de estado para redes generales.

La red considerada tiene  $N+1 = 7$  nudos y  $B=10$  brazos. El árbol escogido tendrá  $N=6$  brazos de árbol y  $B-N=4$  enlaces de árbol. Se escoge un sentido arbitrario de la corriente que circula por la red.

Según el gráfico de la fig. siguiente, las variables de estado a escogerse son los voltajes capacitivos de brazos de árbol y la corriente de inductancia de brazos de enlace, esto es:

$$X^T(t) = \begin{bmatrix} V_2 & V_3 & i_9 \end{bmatrix}$$

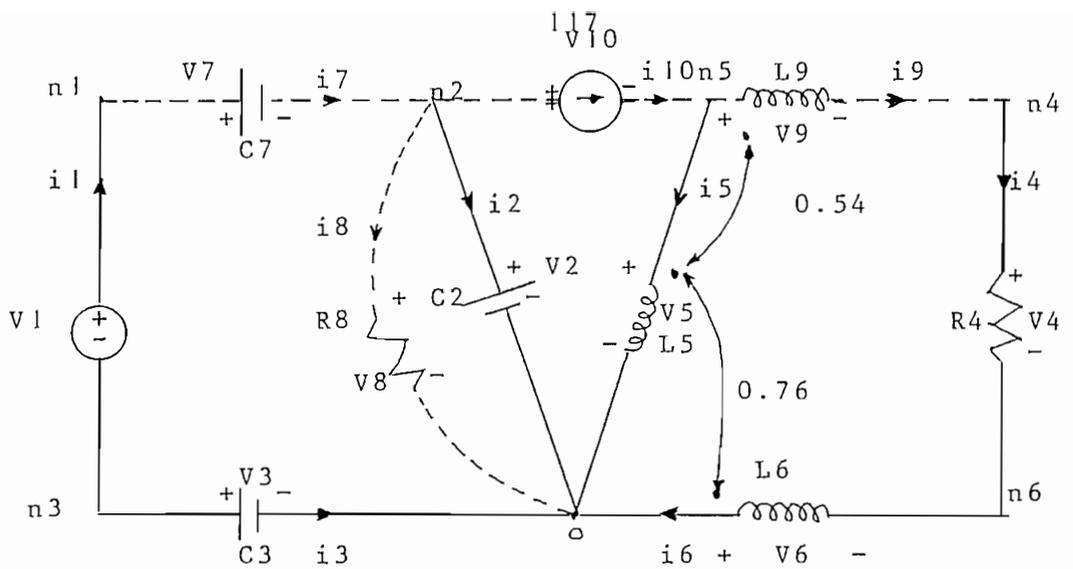


fig. 2

De acuerdo a la topología de redes, se denota los arreglos de corte fundamentales por C1, C2,.....,C6.

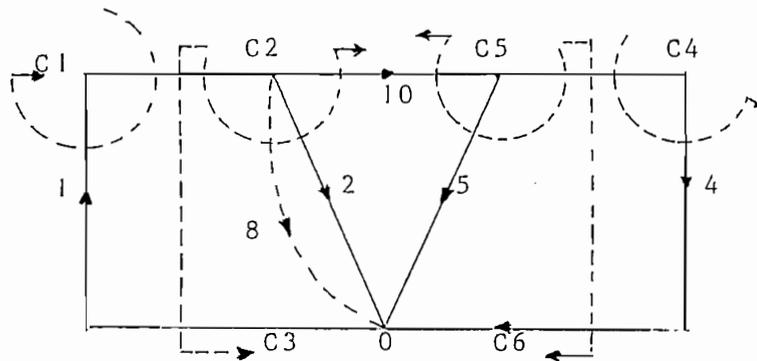


fig. 3

El vector voltaje y el vector corriente de ramas correspondientes a la red en estudio de acuerdo a la partición topológica de redes generales es:

$$V_b = \left[ V_1 \mid V_2 \mid V_3 \mid V_4 \mid V_5 \mid V_6 \mid V_7 \mid V_8 \mid V_9 \mid V_{10} \right]^T$$

$$i_b = \left[ i_1 \mid i_2 \mid i_3 \mid i_4 \mid i_5 \mid i_6 \mid i_7 \mid i_8 \mid i_9 \mid i_{10} \right]^T$$

La matriz Qf de arreglos de corte fundamentales de la red

es:

$$\begin{array}{cccccccccc}
 & b_1 & b_2 & b_3 & b_4 & b_5 & b_6 & b_7 & b_8 & b_9 & b_{10} & \\
 Q_f = & \left[ \begin{array}{cccccccccc}
 1 & 0 & 0 & 0 & 0 & 0 & -1 & 0 & 0 & 0 & \\
 0 & 1 & 0 & 0 & 0 & 0 & -1 & 1 & 0 & 1 & \\
 0 & 0 & 1 & 0 & 0 & 0 & 1 & 0 & 0 & 0 & \\
 0 & 0 & 0 & 1 & 0 & 0 & 0 & 0 & -1 & 0 & \\
 0 & 0 & 0 & 0 & 1 & 0 & 0 & 0 & 1 & -1 & \\
 0 & 0 & 0 & 0 & 0 & 1 & 0 & 0 & -1 & 0 & 
 \end{array} \right] & \begin{array}{l}
 C_1 \\
 C_2 \\
 C_3 \\
 C_4 \\
 C_5 \\
 C_6
 \end{array} \\
 & \begin{array}{cc}
 \text{Matriz} & \text{Identidad} & \text{Matriz} & F
 \end{array}
 \end{array}$$

A continuación se parte la submatriz F de acuerdo a:

$$F = \begin{bmatrix} F_{vs} & F_{vr} & F_{vl} & F_{vi} \\ F_{cs} & F_{cr} & F_{cl} & F_{ci} \\ F_{gs} & F_{gr} & F_{gl} & F_{gi} \\ F_{\&s} & F_{\&r} & F_{\&l} & F_{\&i} \end{bmatrix} = \begin{bmatrix} -1 & 0 & 0 & 0 \\ -1 & 1 & 0 & 1 \\ 1 & 0 & 0 & 0 \\ 0 & 0 & -1 & 0 \\ 0 & 0 & 1 & -1 \\ 0 & 0 & -1 & 0 \end{bmatrix}$$

puesto que el número de elementos de la red es :

$$v = 1 \quad c = 2 \quad g = 1 \quad \& = 1 \quad s = 1 \quad r = 1 \quad l = 1 \quad i = 1$$

Como se escogió un árbol normal y como se definió se tiene que:

$$F_{gs} = 0, \quad F_{\&s} = 0, \quad F_{\&r} = 0$$

De la figura 2 se consiguen las siguientes matrices:

$$C_c = \begin{bmatrix} C_2 & 0 \\ 0 & C_3 \end{bmatrix} = \begin{bmatrix} 0.01 & 0 \\ 0 & 0.05 \end{bmatrix}$$

$$L_1 = \begin{bmatrix} L_q \end{bmatrix} = \begin{bmatrix} 1.23 \end{bmatrix}$$

$$L\& = \begin{bmatrix} L_5 & M_{56} \\ M_{65} & L_6 \end{bmatrix} = \begin{bmatrix} 0.3 & -0.76 \\ -0.76 & 0.7 \end{bmatrix}$$

$$R_r = \begin{bmatrix} R_8 \end{bmatrix} = \begin{bmatrix} 50 \end{bmatrix}$$

$$G_g = \begin{bmatrix} 1/R_4 \end{bmatrix} = \begin{bmatrix} 0.1 \end{bmatrix}$$

$$M\&l = \begin{bmatrix} 0.54 \\ 0 \end{bmatrix} \quad Ml\& = \begin{bmatrix} 0.54 & 0 \end{bmatrix} \quad C_B = \begin{bmatrix} 1.5 \end{bmatrix} = \begin{bmatrix} C_7 \end{bmatrix}$$

A continuación se obtienen los valores de  $\delta$  y  $R$ .

$$G = G_g + F_{gr} R_r F_{gr}^{-1} \quad G = 1/R_4 = \begin{bmatrix} 0.1 \end{bmatrix}$$

$$R = R_r + F_{gr} G_g F_{gr}^{-1} \quad R = R_8 = \begin{bmatrix} 50 \end{bmatrix}$$

Inmediatamente se obtienen las matrices

$$H_{cc} = -F_{cr} R \quad F_{cr} = \begin{bmatrix} -0.02 & 0 \\ 0 & 0 \end{bmatrix}$$

$$H_{ll} = -F_{gl} G \quad F_{gl} = \begin{bmatrix} -10 \end{bmatrix}$$

$$H_{cv} = -F_{cr} R \quad F_{vr} = \begin{bmatrix} 0 \\ 0 \end{bmatrix}$$

$$H_{lv} = \begin{matrix} T & T & -1 & -1 & T \\ F_{vl} & -F_{gl} & G & F_{gr} & R_r & F_{vr} \end{matrix} = \begin{bmatrix} 0 \end{bmatrix}$$

$$H_{ci} = -F_{ci} + \begin{matrix} -1 & T & -1 \\ F_{cr} & R & F_{gr} & G_g & F_{gi} \end{matrix} = \begin{bmatrix} -1 \\ 0 \end{bmatrix}$$

$$H_{li} = -F_{gl} \begin{matrix} T & -1 \\ G & F_{gi} \end{matrix} = \begin{bmatrix} 0 \end{bmatrix}$$

$$H_{lc} = \begin{matrix} T & T & -1 & -1 & T \\ F_{cl} & -F_{gl} & G & F_{gr} & R_r & F_{cr} \end{matrix} = \begin{bmatrix} 0 & 0 \end{bmatrix}$$

Se calculan las matrices auxiliares  $M^{-1}$  y  $P^{-1}$  siendo

$$M = I + \begin{matrix} T & -1 \\ F_{cs} & C_s & F_{cs} & C_c \end{matrix}$$

$$P = I - \begin{matrix} T & -1 & -1 & T & -1 \\ F_{\&l} & M_{\&l} & L_l & -M_{\&l} & F_{\&l} & L_l & + & F_{\&l} & L_{\&} & F_{\&l} & L_l \end{matrix}$$

$$M^{-1} = \begin{bmatrix} 0.17127 & 0.16574 \\ 0.82873 & 0.83425 \end{bmatrix} \quad P^{-1} = \begin{bmatrix} 0.46067 \end{bmatrix}$$

Por tanto las matrices A y B invariantes en el tiempo de la ecuación de estado para redes generales, resultan:

$$A = \begin{bmatrix} -0.3425 & 0 & 0 \\ -0.3314 & 0 & 0 \\ 0 & 0 & -3.7453 \end{bmatrix}$$

$$B = \begin{bmatrix} 0 & -17.127 & -0.828 & 0 \\ 0 & -16.574 & 0.1657 & 0 \\ 0 & 0 & 0 & 0.1947 \end{bmatrix}$$

Tenemos la ecuación de estado

$$\dot{X}(t) = AX(t) + BU(t)$$

$$\text{donde } X(t) = \begin{bmatrix} V1 \\ V2 \\ V5 \\ i9 \end{bmatrix}^T \text{ y } U(t) = \begin{bmatrix} V1 \\ i10 \\ \dot{V1} \\ i10 \end{bmatrix} = \begin{bmatrix} 10t \\ t \\ 10 \\ 1 \end{bmatrix}$$

La solución del vector de estado  $X(t)$  que viene dada por:

$$X(t) = e^{A(t-t_0)} X_0 + \int_{t_0}^t e^{A(t-T)} BU(T) dT$$

donde se ha escogido como condiciones iniciales

$$X(t_0) = \begin{bmatrix} 0 \\ 1 \\ 1.5 \end{bmatrix} = X_0$$

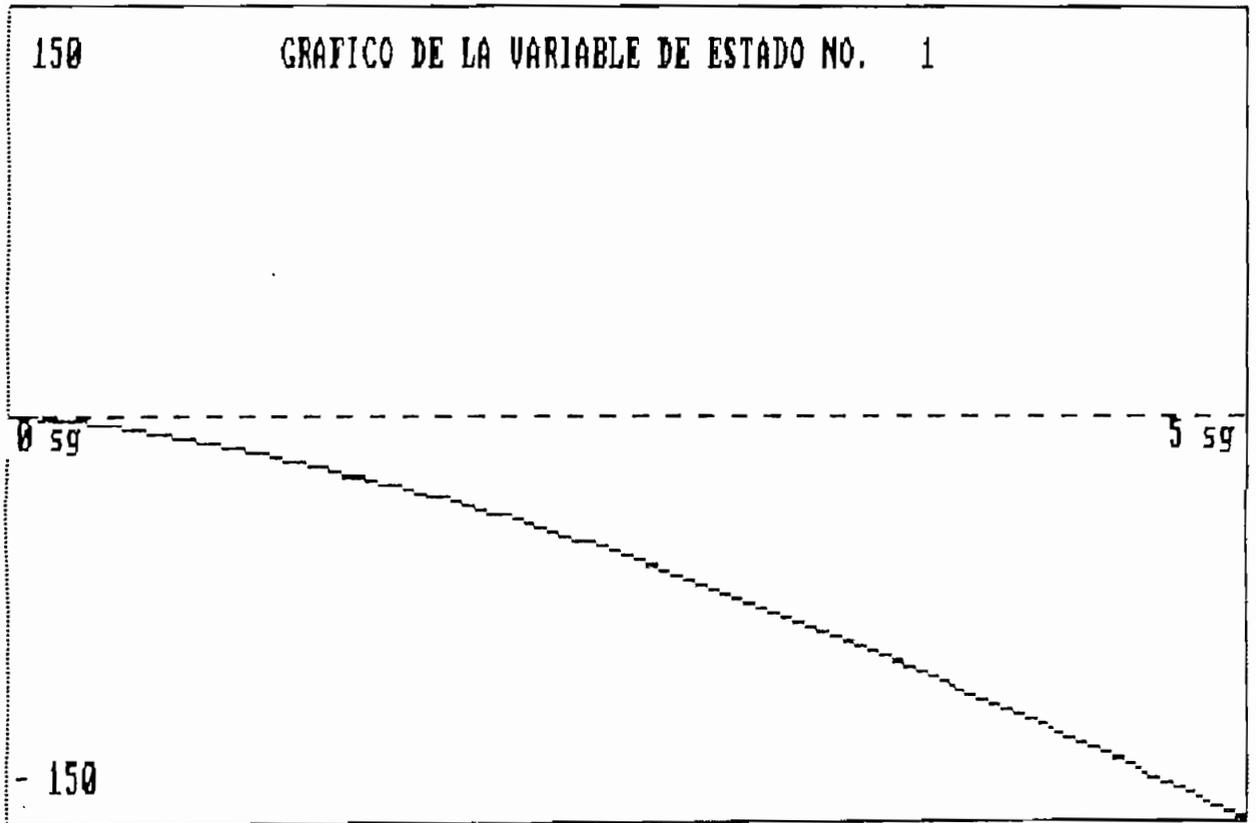
$$X(t) = \begin{bmatrix} -121.774 \left( e^{-0.3425t} - 1 \right) - 50t \\ 1 + 4.10 \frac{-8t}{2} - 38.709t - 117.84599 \left( e^{-0.3425t} - 1 \right) \\ 0.052 + 1.448 e^{-3.7453t} \end{bmatrix}$$

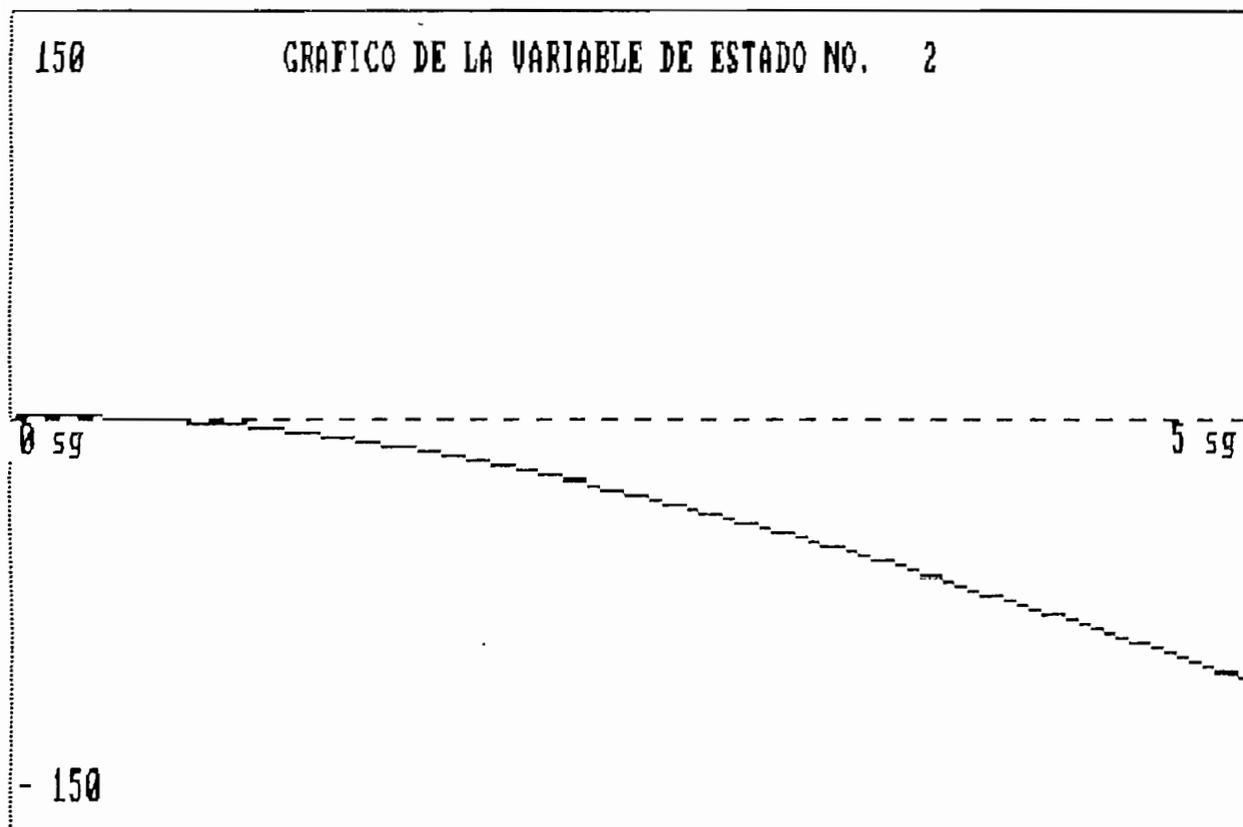
Evaluando el vector de estado  $X(t)$  para un intervalo tiempo ( 0 a 5 sg.) se tiene la tabla de resultados.

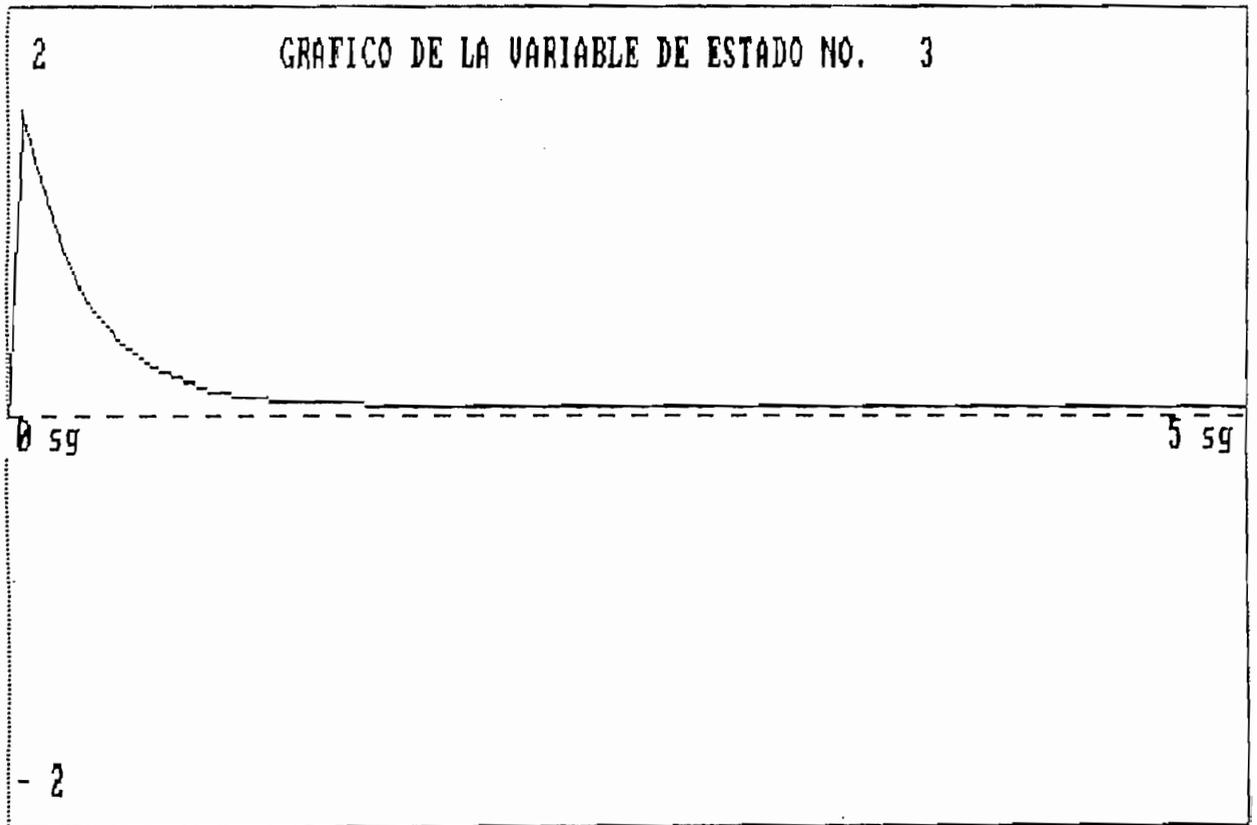
t(seg)	X1	X2	X3
--	--	----	----
0	0	1	1.5
0.5	-5.8319	0.1948	0.2745
1.0	-14.6810	-3.5300	0.08621
1.5	-26.0724	-9.7152	0.05725
2.0	-39.6059	-17.9734	0.05280
2.5	-54.9442	-27.9783	0.05212
3.0	-71.8034	-39.4549	0.05201
3.5	-89.9440	-52.1716	0.05200
4.0	-109.164	-65.933	0.05200
4.5	-129.2941	-80.5752	0.05200
5.0	-150.1910	-95.9590	0.05200

## VALORES DE RESPUESTA DE LAS VARIABLES DE ESTADO

t(seg)	X1	X2	X3
----	----	----	----
0	0	1	1.5
0.5	5.831	0.195	0.275
1.0	-14.681	-3.530	0.086
1.05	-26.072	-9.715	0.057
2.0	-39.606	-17.974	0.053
2.5	-54.945	-27.979	0.052
3.0	-71.804	-39.456	0.052
3.5	-89.945	-52.173	0.052
4.0	-109.166	-65.935	0.052
4.5	-129.296	-80.642	0.052
5.0	-150.193	-95.961	0.052

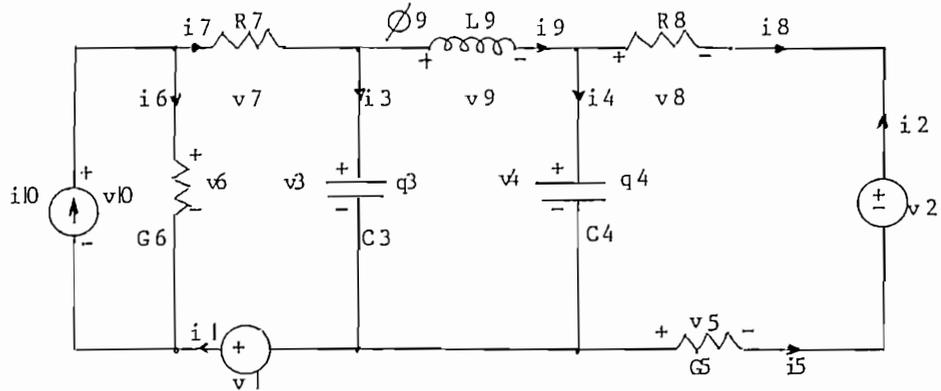






## 4.4 EJEMPLO DE APLICACION PARA EL CASO VARIABLE EN EL TIEMPO.-

Consideremos la red presentada en la figura 4.4.1 . Todos sus elementos son lineales, variantes en el tiempo, y ninguno es igual a cero, para todo  $t > 0$ .

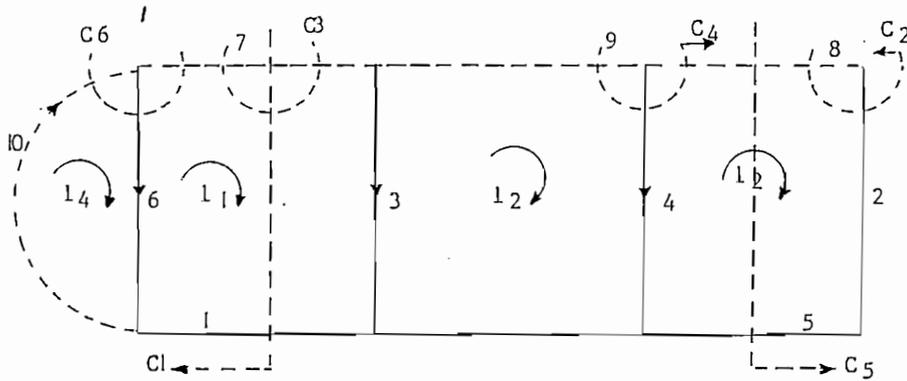


Solución.-

Dado que no existen lazos capacitivos únicos ni arreglos de corte inductivos únicos y como la red es variable en el tiempo, las variables de estado a escoger son las cargas en los capacitores y el flujo a través del inductor; esto es

$$X(t) = \begin{bmatrix} q3(t) & q4(t) & \phi9(t) \end{bmatrix}^T$$

Los brazos de esta red se numeran de acuerdo al proceso dado en la parte teórica correspondiente; un árbol propio puede ser dibujado como en la figura 4.4.2



Los conjuntos de corte fundamentales, se denotan por C1, C2, ..... C6 y los lazos fundamentales por l1 hasta l4. El vector de voltajes de brazo y el vector de corriente de brazo correspondiente a la red bajo estudio, se particiona de la siguiente manera:

$$V_b = \left[ \begin{array}{c|c|c|c|c|c|c|c|c|c} V_1 & V_2 & V_3 & V_4 & V_5 & V_6 & V_7 & V_8 & V_9 & V_{10} \end{array} \right]^T$$

$$i_b = \left[ \begin{array}{c|c|c|c|c|c|c|c|c|c} i_1 & i_2 & i_3 & i_4 & i_5 & i_6 & i_7 & i_8 & i_9 & i_{10} \end{array} \right]^T$$

aquí,  $v = 2$ ,  $c = 2$ ,  $g = 2$ ,  $r = 2$ ,  $l = 1$  e  $i = 1$

Entonces la matriz de cortes fundamentales  $Q_f$  vendria a ser:

$$Q_f = \begin{array}{c} C1 \\ C2 \\ C3 \\ C4 \end{array} \begin{array}{c} b1 \\ b2 \\ b3 \\ b4 \\ b5 \\ b6 \\ b7 \\ b8 \\ b9 \\ b10 \end{array} \left[ \begin{array}{cccccc|cccc} 1 & 0 & 0 & 0 & 0 & 0 & -1 & 0 & 0 & 0 \\ 0 & 1 & 0 & 0 & 0 & 0 & 0 & 1 & 0 & 0 \\ 0 & 0 & 1 & 0 & 0 & 0 & -1 & 0 & 1 & 0 \\ 0 & 0 & 0 & 1 & 0 & 0 & 0 & 1 & -1 & 0 \end{array} \right]$$

$$\begin{array}{l} \text{C5} \\ \text{C6} \end{array} \left[ \begin{array}{cccc|cccc} 0 & 0 & 0 & 0 & 1 & 0 & 0 & 1 & 0 & 0 \\ 0 & 0 & 0 & 0 & 0 & 1 & 1 & 0 & 0 & -1 \end{array} \right]$$

matriz identidad    matriz F

Entonces la matriz particionada F será

$$F = \left[ \begin{array}{c|c|c} \text{Fvr} & \text{Fvl} & \text{Fvi} \\ \hline \text{Fcr} & \text{Fcl} & \text{Fci} \\ \hline \text{Fgr} & \text{Fgl} & \text{Fgi} \end{array} \right] = \left[ \begin{array}{ccc|ccc} -1 & 0 & 0 & 0 & 0 & 0 \\ 0 & 1 & 0 & 0 & 0 & 0 \\ \hline -1 & 0 & 1 & 0 & 0 & 0 \\ \hline 0 & 1 & -1 & 0 & 0 & 0 \\ \hline 0 & 1 & 0 & 0 & 0 & 0 \\ 1 & 0 & 0 & -1 & 0 & 0 \end{array} \right]$$

De la figura 4.4.2 se obtiene inmediatamente:

$$Rr = \begin{bmatrix} R7 & 0 \\ 0 & R8 \end{bmatrix} \quad Gg = \begin{bmatrix} G5 & 0 \\ 0 & G6 \end{bmatrix} \quad Cc = \begin{bmatrix} C3 & 0 \\ 0 & C4 \end{bmatrix}$$

$$L1 = L9$$

donde la característica de variabilidad de estas matrices, está sobreentendida. Entonces,

$${}^{-1}Rr = \begin{bmatrix} -1 & 0 \\ R7 & -1 \\ 0 & R8 \end{bmatrix} \quad {}^{-1}Gg = \begin{bmatrix} -1 & 0 \\ G5 & -1 \\ 0 & G6 \end{bmatrix}$$

usando la definición de la matriz G y R, se obtiene

$$G = \begin{bmatrix} G5 & 0 \\ 0 & G6 \end{bmatrix} + \begin{bmatrix} 0 & 1 \\ 1 & 0 \end{bmatrix} \begin{bmatrix} R7 & 0 \\ 0 & R8 \end{bmatrix}^{-1} \begin{bmatrix} 0 & 1 \\ 1 & 0 \end{bmatrix} = \begin{bmatrix} G5 + R8^{-1} & 0 \\ 0 & G6 + R7^{-1} \end{bmatrix}$$

entonces

$$G^{-1} = \begin{bmatrix} \frac{R8}{1+R8 G5} & 0 \\ 0 & \frac{R7}{1+G5 R8} \end{bmatrix}$$

$$R^{-1} = \begin{bmatrix} \frac{G6}{1+G6 R7} & 0 \\ 0 & \frac{G5}{1+G5 R8} \end{bmatrix}$$

Usando estas relaciones juntas con F particionada se obtiene

$$H_{cc} = \begin{bmatrix} -1 & 0 \\ 0 & 1 \end{bmatrix} \begin{bmatrix} \frac{G6}{-1+G6 R7} & 0 \\ 0 & \frac{G5}{1+G5 R8} \end{bmatrix} \begin{bmatrix} -1 & 0 \\ 0 & 1 \end{bmatrix}$$

ó

$$H_{cc} = \begin{bmatrix} \frac{-G6}{1+G6 R7} & 0 \\ 0 & \frac{-G5}{1+G5 R8} \end{bmatrix} H_c = \begin{bmatrix} -1 \\ 1 \end{bmatrix}, \quad H_{lc} = \begin{bmatrix} 1 & -1 \end{bmatrix}$$

$$H_{11} = 0, H_{c v} = \begin{bmatrix} -G_6 & 0 \\ \frac{1+G_6 R_7}{1+G_6 R_7} & -G_5 \\ 0 & \frac{1+G_5 R_8}{1+G_5 R_8} \end{bmatrix}$$

$$H_{1 v} = \begin{bmatrix} 0 & 0 \end{bmatrix}, H_{c i} = \begin{bmatrix} 1 \\ \frac{1}{1+G_6 R_7} \\ 0 \end{bmatrix}$$

$$H_{1 i} = 0$$

Dado que la red resistiva es simétrica  $H_{c i} = -H_{i c}^T$ , podemos obtener

$$H_{c c}^{-1} C_c^{-1} = \begin{bmatrix} -G_6 & 0 \\ \frac{C_3(1+G_6 R_7)}{C_3(1+G_6 R_7)} & -G_5 \\ 0 & \frac{-G_5}{C_4(1+G_6 R_7)} \end{bmatrix}$$

$$H_{1 c} C_c^{-1} = \begin{bmatrix} 1 & 1 \\ \frac{1}{C_3} & -\frac{1}{C_4} \end{bmatrix}, H_{c l}^{-1} L_l^{-1} = \begin{bmatrix} 1 \\ -\frac{1}{L_9} \\ 1 \\ \frac{1}{L_9} \end{bmatrix}$$

$$y \quad H_{1 l}^{-1} L_l^{-1} = 0$$

finalmente, las ecuaciones de estado pueden ser escritas como

$$\begin{bmatrix} \dot{q}_3 \\ \dot{q}_4 \\ \dot{\phi}_9 \end{bmatrix} = \begin{bmatrix} \frac{-G_6}{C_3(1+G_6 R_7)} & 0 & -\frac{1}{L_9} \\ 0 & \frac{-G_5}{C_4(1+G_5 R_8)} & \frac{1}{L_9} \\ \frac{1}{C_3} & -\frac{1}{C_4} & 0 \end{bmatrix} \begin{bmatrix} q_3 \\ q_4 \\ \phi_9 \end{bmatrix} + \begin{bmatrix} \frac{-G_6}{1+G_6 R_7} & 0 & \frac{1}{1+G_6 R_7} \\ 0 & \frac{-G_5}{1+G_5 R_8} & 0 \\ 0 & 0 & 0 \end{bmatrix} \begin{bmatrix} V_1 \\ V_2 \\ V_3 \end{bmatrix}$$

Esta ecuación está, claramente, en la forma normal.

Para efectos del ejemplo, se asignan las siguientes funciones dependientes del tiempo, a cada uno de los elementos:

$$G_6 = \frac{1}{R_6} = \frac{1}{5t+2}$$

$$C3 = 5 \cos t - 2$$

$$R7 = 2t - 1$$

$$L9 = 3 \sin 2t + 1$$

$$G5 = \frac{1}{R5} = \frac{1}{3t + 2}$$

$$C4 = 4e^{-t}$$

$$R8 = 2$$

Reemplazando estos valores en las ecuaciones de estado representativas de la red se obtiene:

$$A = \begin{bmatrix} \frac{-1}{(5\cos t - 2)(7t + 1)} & 0 & \frac{-1}{3\sin 2t + 1} \\ 0 & \frac{-1}{4e^{-t}(3t + 4)} & \frac{1}{3\sin 2t + 1} \\ \frac{1}{5\cos t - 2} & \frac{-1}{4e^{-t}} & 0 \end{bmatrix}$$

$$B = \begin{bmatrix} \frac{-1}{7t + 1} & 0 & \frac{5t + 2}{7t + 1} \\ 0 & -1 & 0 \\ 0 & \frac{3t + 4}{3t + 4} & 0 \end{bmatrix}$$

Para el presente ejemplo se tienen 3 fuentes (2 de voltaje y una de corriente), por lo que el vector U viene a ser:

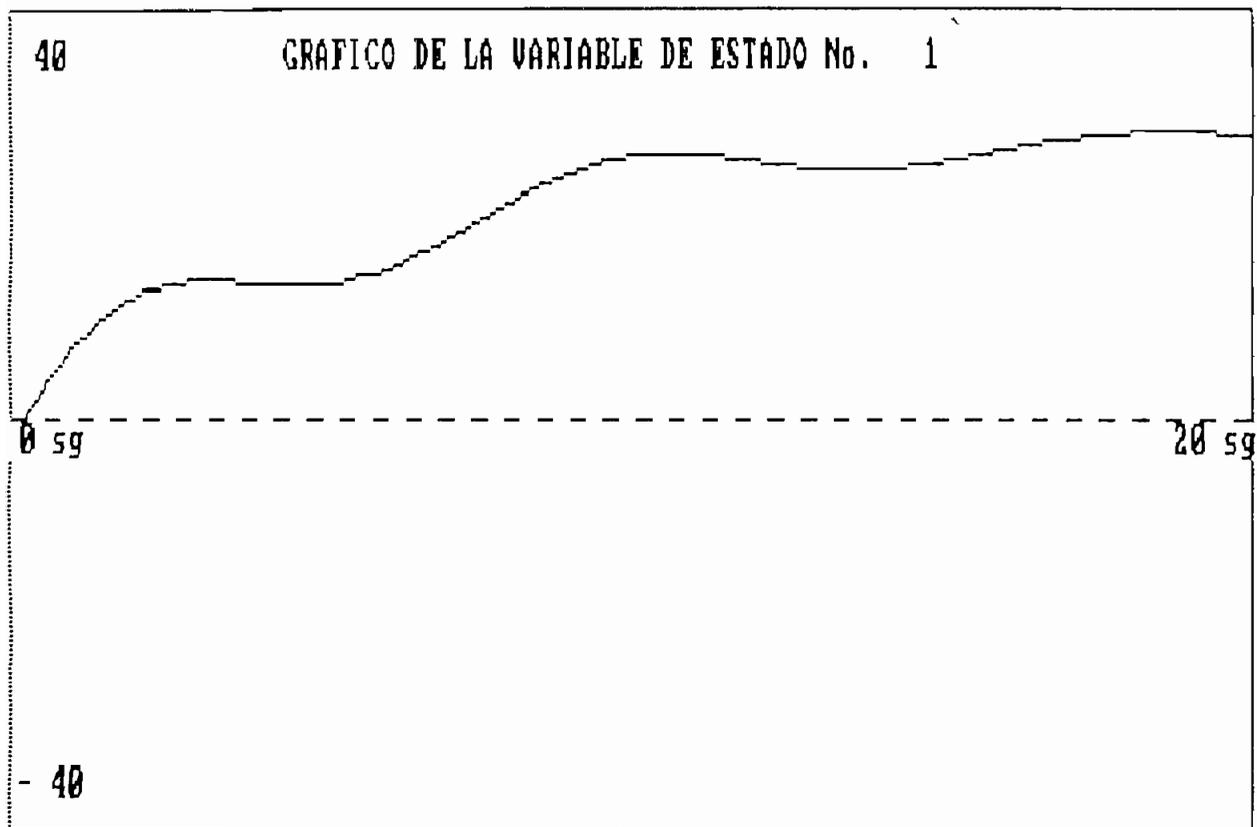
$$U = \begin{bmatrix} 2t + 1 \\ 3t - 3 \\ 4 \cos t + 2 \end{bmatrix}$$

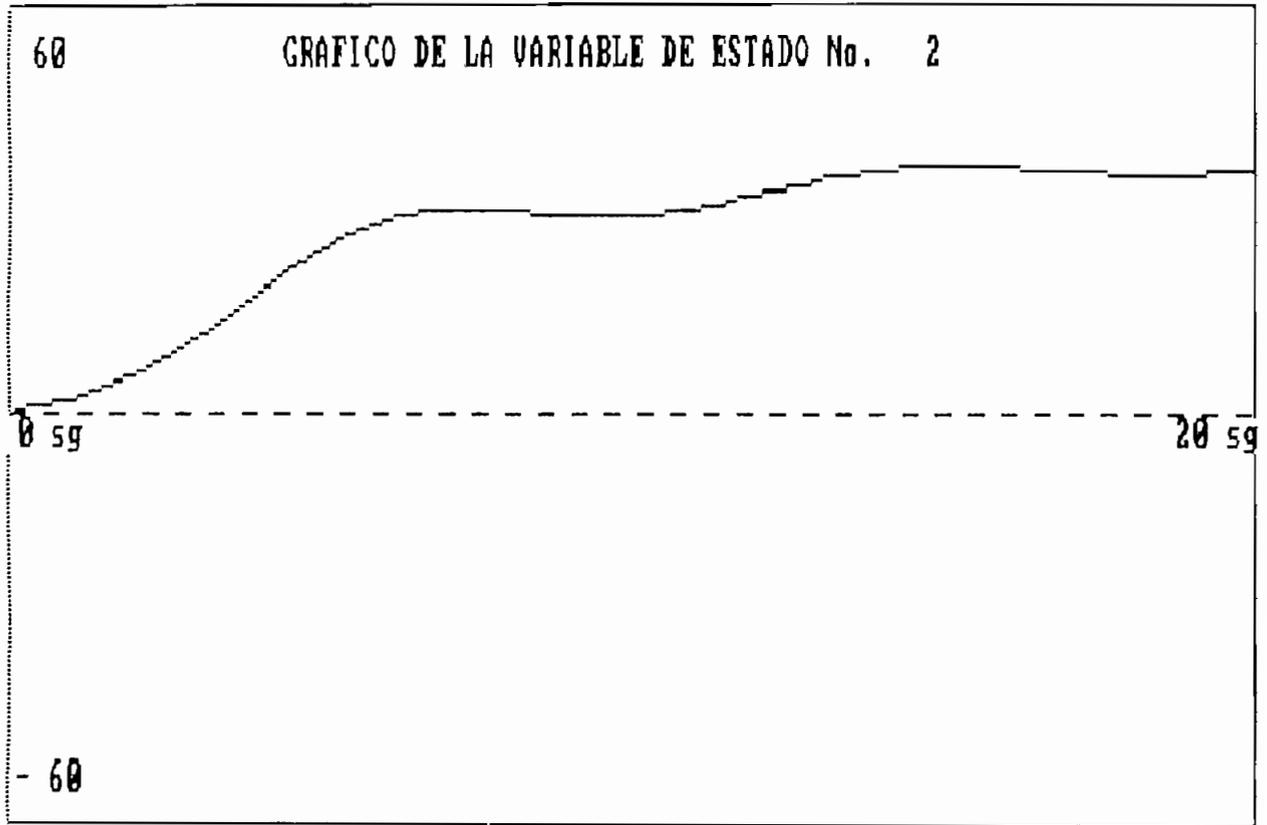
y las condiciones iniciales para las tres variables de estado se establecen como  $X_1(0) = 0$ ,  $X_2(0) = 1$  y  $X_3(0) = 1$ . Una vez estructuradas las matrices de estado, se procede con el programa digital, el mismo que nos entrega los siguientes valores :

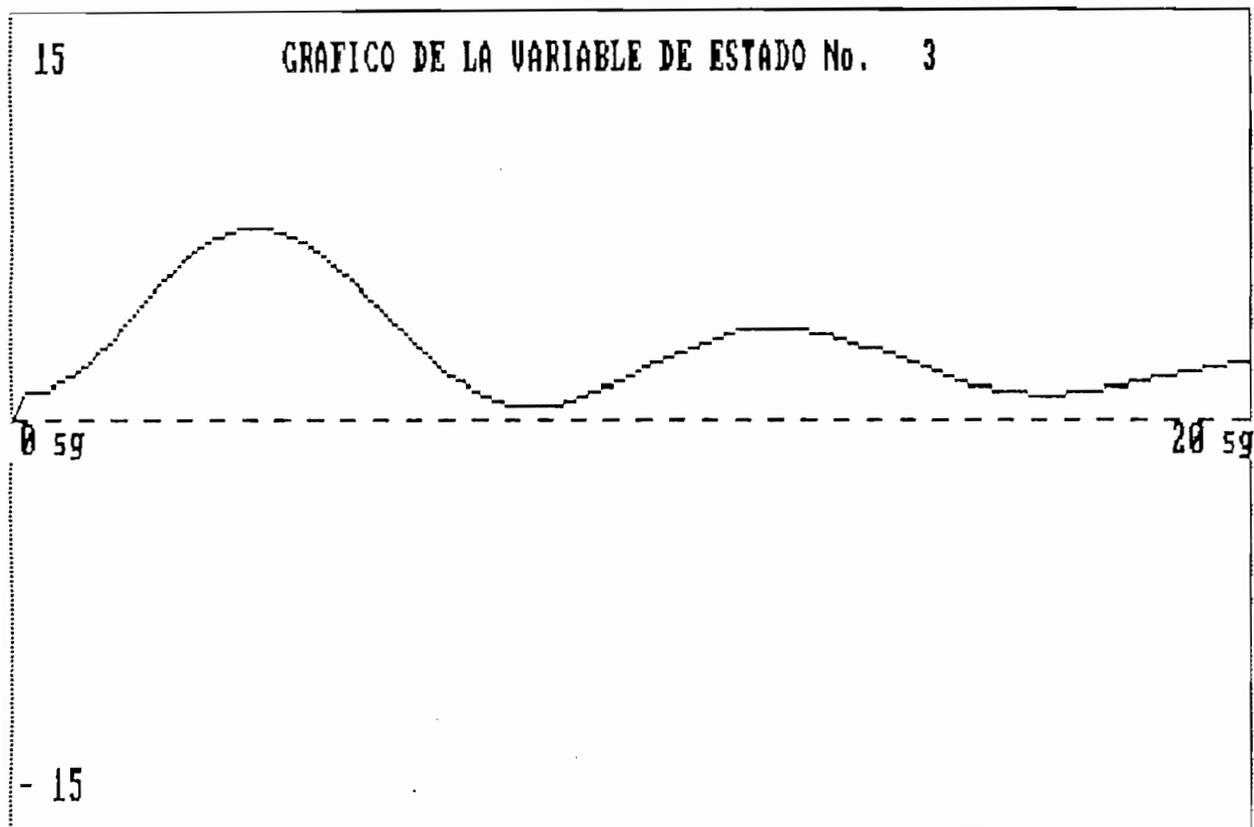
t(seg)	X1	X2	X3
0	0	1	1
1	8.215	2.943	2.00
2	12.492	6.572	4.416
3	13.537	12.175	6.378
4	13.671	18.671	7.052
5	13.198	24.953	5.885
6	14.746	28.850	3.721
7	17.728	30.373	1.655
8	21.231	30.226	0.552
9	24.127	29.621	0.644
10	25.684	29.624	1.622

11	25.866	29.630	2.729
12	25.235	32.567	3.362
13	24.573	34.586	3.255
14	24.477	36.066	2.561
15	25.107	36.663	1.697
16	26.205	36.481	1.087
17	27.562	35.842	0.987
18	27.865	35.543	1.257
19	28.126	35.571	1.746
20	27.832	36.044	2.136

A continuación se imprimen los gráficos de las variables de estado, obtenidas a través del programa.





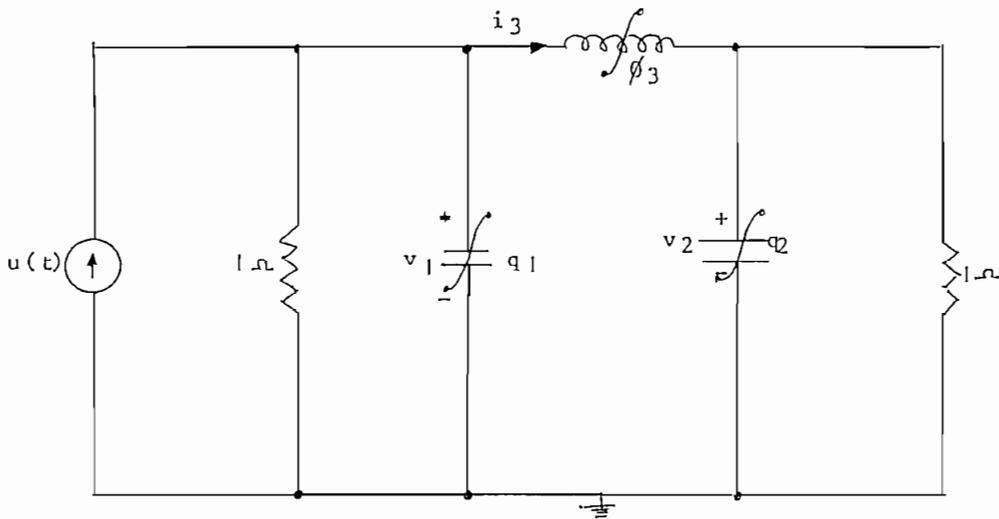


## 4.5 EJEMPLO DE APLICACION PARA EL CASO DE RED NO LINEAL.

Consideremos la red no lineal, mostrada en la fig. donde los capacitores son controlados por carga con característica  $v-q$  y donde el inductor es controlado por flujo con característica  $i-\psi$

$$\text{Así} \quad v_1 = q_1^3 \quad v_2 = q_2^3 \quad i_3 = (8 \cos t + 1) \psi_3$$

Se asume que  $u(t) = 5 \sin 2t$



Tomando las cargas capacitivas y los flujos inductivos como variables de estado las ecuaciones de estado de esta red pueden ser escritas como:

$$\dot{X}_1 = -X_1^3 - (8 \cos t + 1) X_3 + 5 \sin 2t$$

$$\dot{X}_2 = -X_2^3 + (8 \cos t + 1) X_3$$

$$\dot{X}_3 = X_1^3 - X_2^3$$

Donde se ha escogido las siguientes notaciones:

$$X_1 = q_1, \quad X_2 = q_2, \quad X_3 = \varphi_3$$

Para resolver este sistema de ecuaciones diferenciales no lineales adicionalmente necesitamos de los valores de las condiciones iniciales. Para el ejemplo asumimos :

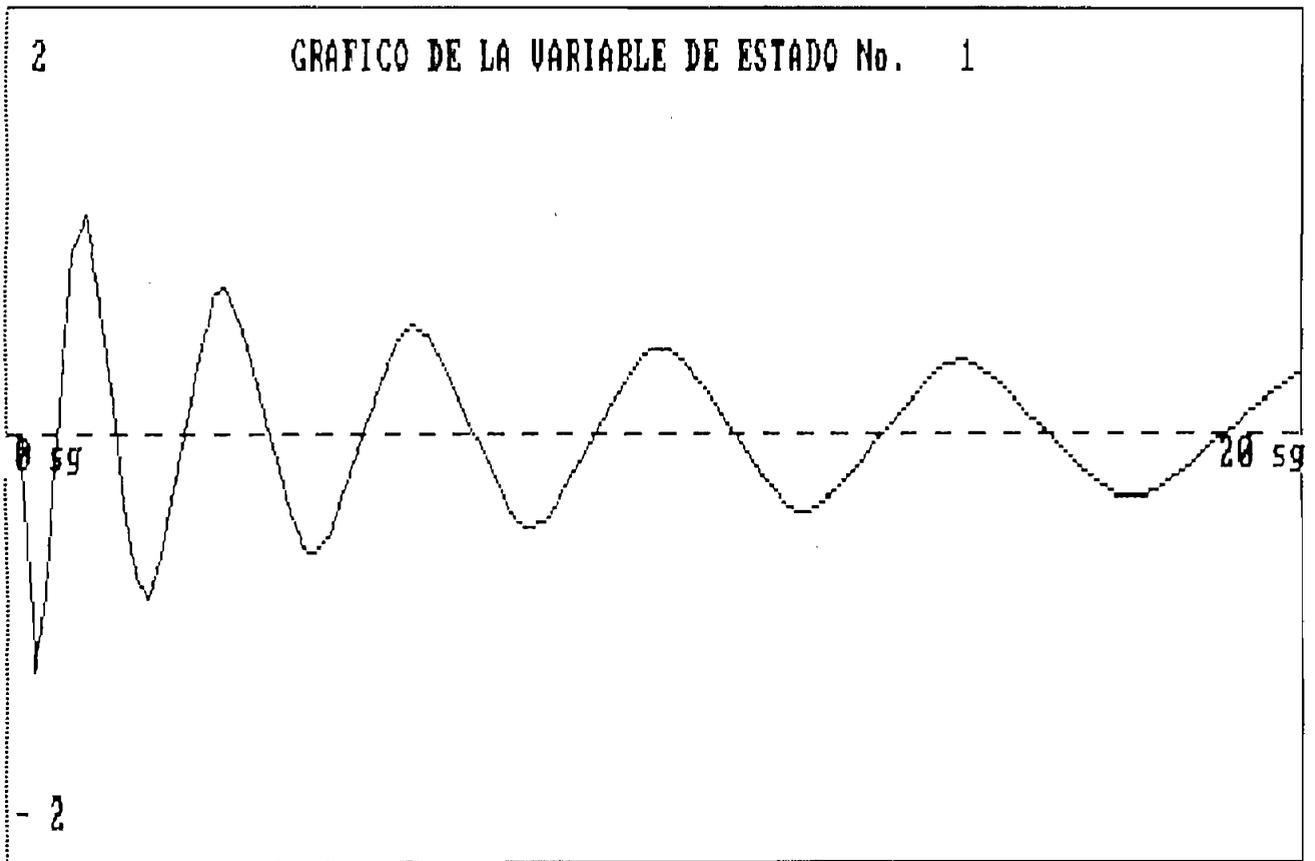
$$X_1(0) = 0 \quad X_2(0) = 1 \quad X_3(0) = 1$$

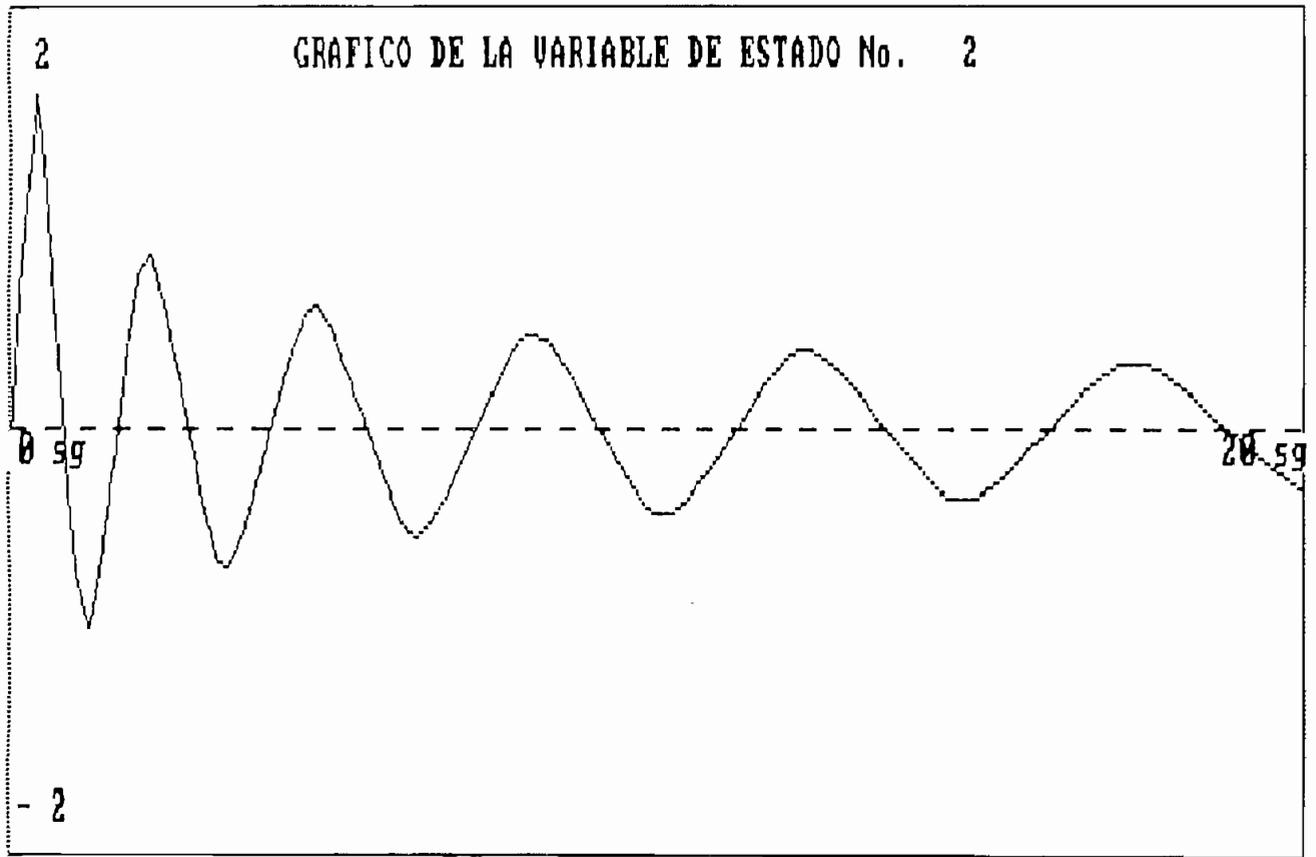
Con estos datos y con ayuda del programa suplementario obtenemos los siguientes valores de respuesta:

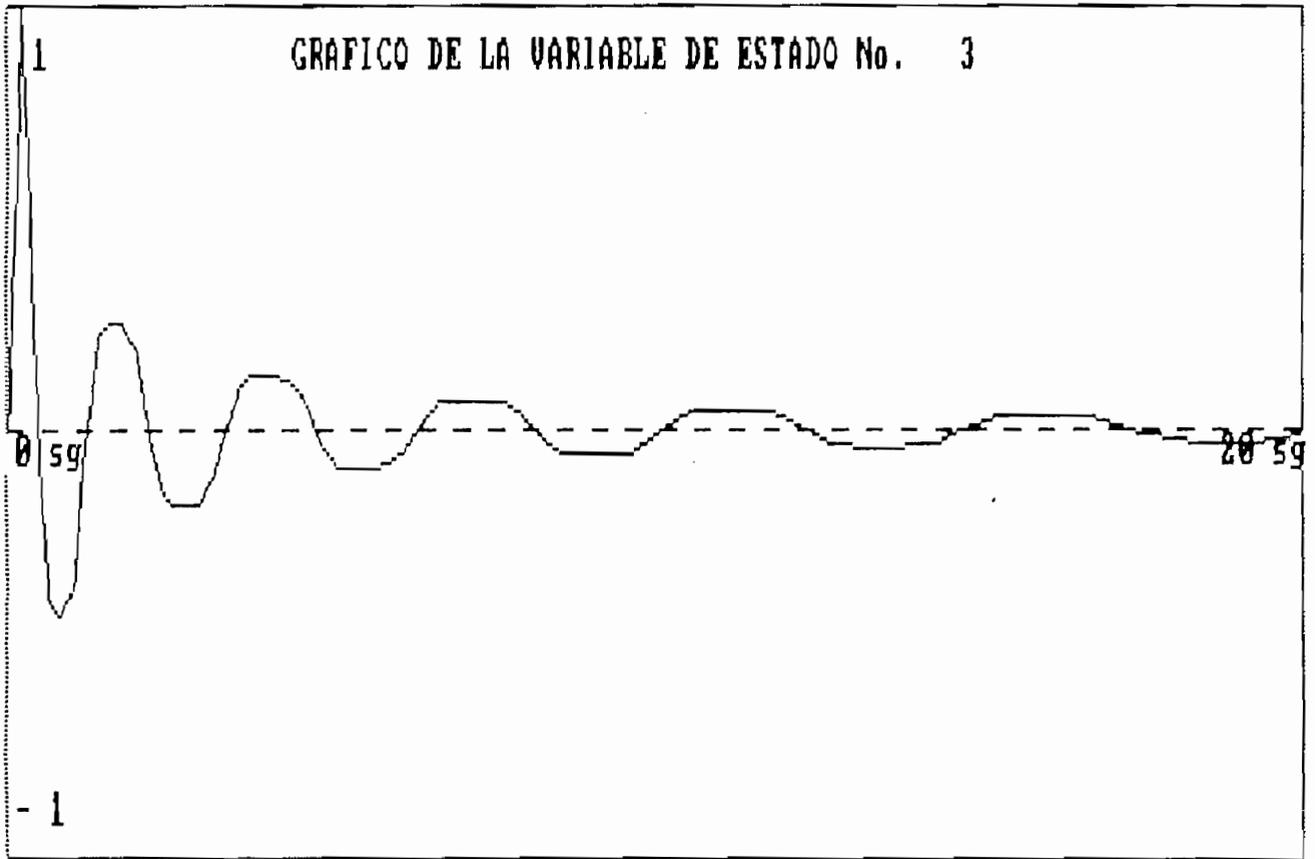
t (sg)	X1	X2	X3
0	0	1	1
1	1.043	-0.946	-0.022
2	-0.780	0.813	0.001
3	0.625	-0.608	-0.117
4	-0.145	0.154	0.128
5	-0.335	0.340	-0.090
6	0.473	-0.469	-0.059
7	0.08	-0.077	0.076
8	-0.453	0.455	0.012

9	-0.027	0.029	-0.061
10	0.408	-0.407	-0.015
11	0.090	-0.089	0.050
12	-0.330	0.330	0.034
13	-0.208	0.209	-0.040
14	0.168	-0.168	-0.041
15	0.323	-0.323	0.013
16	0.039	-0.038	0.036
17	-0.264	0.264	0.027
18	-0.240	0.240	-0.024
19	0.029	-0.029	-0.031
20	0.271	-0.271	-0.018

A continuación y en igual forma que en el punto anterior se grafican las tres variables de estado para el intervalo de tiempo establecido.







## CONCLUSIONES Y RECOMENDACIONES

El presente trabajo, creemos en nuestro criterio, constituye un modesto aporte a la mejor utilización de los recursos ya existentes en nuestra facultad en cuanto tiene que ver a equipos de computación, para el estudio automatizado de la teoría de redes.

Los programas desarrollados en esta tesis, son extensos pero no por eso difíciles de comprender y menos de utilizar. En especial el programa principal se destaca por que permite visualizar los pasos intermedios para la construcción de las matrices de estado, previamente a su solución numérica y gráfica. De esa manera el usuario que esté haciendo uso de el programa tendrá la oportunidad de comprobar sus cálculos topológicos analíticos al compararlos con los que vaya observando en el programa.

El programa complementario mas bién está enfocado a la resolución como tal de las matrices variantes en el tiempo representativas de una red asi como también permite resolver un sistema de ecuaciones diferenciales no lineales.

Como ya se expresó en su oportunidad, una característica importante de esta serie de tres programas es la jerarquía en su generalización. Con esto lo que se quiere decir es que mediante el programa complementario se puede resolver un problema de la primera parte y mediante el programa no lineal también se puede resolver el programa variable en el tiempo. La diferencia radica en la forma como está representada la red en estudio antes de ingresar a procesar los datos.

Los programas están hechos de tal manera que únicamente el volumen de información que pueden manejar se ve limitado por restricciones propias del sistema y de la máquina.

Posiblemente uno de los aspectos que ameritaría una ampliación a este trabajo, constituiría el estudio de técnicas mas sofisticadas de resolución numérica tal que el tiempo de ejecución del programa juntamente con la validez de sus resultados sean óptimos.

## CAPITULO SEXTO

A N E X O S

## 6.1 TOPOLOGIA DE REDES.-

En esta sección, la topología de redes, será analizada desde el punto de vista de interconexión de sus elementos y mas no de su naturaleza. Es decir, que lo que se tratará es de armonizar el estudio realizado en la parte computacional de este trabajo con la teoría de gráficos de redes, en base a la representación mediante diagramas de elementos interconectados.

Para comenzar establezcamos algunas definiciones básicas:

## 6.1.1 DEFINICIONES TOPOLOGICAS

6.1.1.1 GRAFICO DE UNA RED.- Es un diagrama que muestra la interconexión de los elementos de una red, en donde todo elemento de 2 terminales se representa por un segmento de línea llamado brazo o rama, y cada punto terminal del elemento se denota por un punto llamado nodo.

6.1.1.2 NODO.- Un nodo,  $n_i$ , se define a ser un punto terminal de un segmento de línea.

6.1.1.3 BRAZO.- Un brazo,  $b_k$ , es un segmento de línea asociado con 2 nodos  $n_i$  y  $n_j$  en sus puntos terminales. Un brazo a

veces se denota por el par  $n_i, n_j$ ;  $k$ ; esto significa que el brazo  $b_k$  es incidente a los nodos  $n_i$  y  $n_j$ .

6.1.1.4 GRAFO.- Grafo  $G$ , es una colección de nodos y brazos con la condición que los brazos se interconectan solamente en los nodos.

6.1.1.5 LAZO.- Un lazo es un camino  $tq.$  sus nodos inicial y final coinciden. A un lazo dado, usualmente le asignamos una dirección.

6.1.1.6 ARBOL.- Un árbol  $T$  de un gráfico conectado  $G$ , es un subgráfico conectado con las siguientes propiedades:

1. El árbol  $T$  contiene a todos los nodos del gráfico  $G$ .
2. El árbol  $T$  no contiene ningún lazo.

Los brazos de  $T$  se llaman brazos de árbol y los brazos de  $G$  que no son brazos de árbol se llaman enlaces o cuerdas.

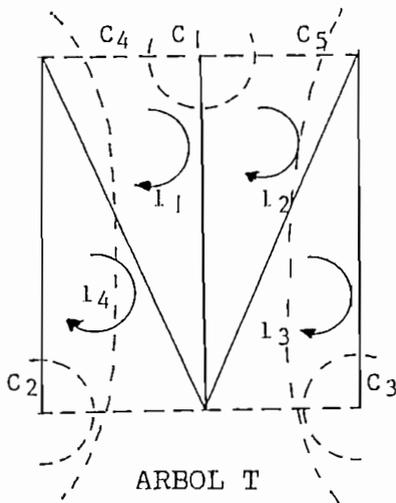
6.1.1.7 ARREGLO DE CORTE.- Un arreglo de corte de un gráfico conectado es un grupo de un mínimo número de brazos que cuando se suprimen dividen al gráfico en 2 subgráficos separados, de manera que el gráfico permanecerá conectado, mientras no se suprima algún brazo de arreglo de corte. Un gráfico conectado  $G$  con  $N+1$  nodos y  $B$  brazos tiene un

árbol T con exactamente N brazos de árbol y  $B - N$  cuerdas.

6.1.1.8 LAZO FUNDAMENTAL.- Un lazo fundamental de un gráfico G con respecto a un árbol T, es un lazo que está formado por una cuerda o enlace y un grupo único de brazos de árbol T.

6.1.1.9 ARREGLO DE CORTE FUNDAMENTAL.- Un arreglo de corte fundamental de un gráfico G con respecto a un árbol T es un arreglo de corte que está formado por un brazo de árbol y un grupo único de enlaces o cuerdas de T.

EJEMPLO:



En el árbol T del ejemplo, los lazos fundamentales son  $l_1, l_2, l_3$  y  $l_4$ .

Los arreglos de corte fundamentales correspondientes a T son  $C_1, C_2, C_3, C_4$  y  $C_5$ .

Para un mismo gráfico conectado G con  $N+1$  nodos y B brazos, pueden haber varios árboles diferentes. A cada árbol T del gráfico G corresponden N arreglos de corte fundamentales y  $B-N$  lazos fundamentales.

- 6.1.1.10 LAZO CAPACITIVO UNICO.- Un lazo es llamado, lazo capacitivo único, si está formado de capacitores solamente (dos o más) y posiblemente algunas fuentes independientes de voltaje.
- 6.1.1.11 ARREGLO DE CORTE INDUCTIVO UNICO.- Un arreglo de corte se llama un arreglo de corte inductivo único si está formado de inductancias solamente (dos o más) y posiblemente de algunas fuentes independientes de corriente.
- 6.1.1.12 RED PROPIA.- Se llama con tal nombre a una red que no contiene lazos capacitivos únicos ni arreglos de corte inductivos únicos.
- Se asume que los brazos o ramas de la red en estudio son simples; o sea que un brazo es una fuente independiente de voltaje o de corriente o que tiene sólo resistencias, capacitores o inductancias, pero no una combinación de estos.
- 6.1.1.13 ARBOL PROPIO.- Un árbol propio de una red cerrada compuesta de resistencias, capacitores, inductancias y fuentes independientes, es un árbol que contiene a todas las fuentes de voltaje, todos los capacitores y posiblemente algunas resistencias, pero no inductancias ni fuentes de corriente.

6.1.1.14 ARBOL NORMAL.- Un árbol normal de una red conectada y compuesta de elementos de dos terminales como resistencias, capacitores, inductancias y fuentes independientes de voltaje y corriente es un árbol que contiene a todas las fuentes de voltaje, ninguna de corriente, tantos capacitores como sea posible y tan pocas inductancias como sea posible.

En esta definición se excluye la posibilidad de tener algunos lazos de fuentes de voltaje únicamente o algunos arreglos de corte de fuentes de corriente únicamente.

6.2. REPRESENTACION DE REDES ELECTRICAS LINEALES E INVARIANTES EN EL TIEMPO MEDIANTE ARREGLOS Y MATRICES OBTENIDAS A PARTIR DE LAS ECUACIONES DE VOLTAJE Y CORRIENTE.-

6.2.1 MATRIZ DE INCIDENCIA AUMENTADA.-

Dado un gráfico orientado, consistente de  $N + 1$  nudos y  $B$  brazos, marcados arbitrariamente como  $n_1, \dots, n + 1$  y  $b_1, b_2, \dots, b_B$  se define una matriz  $A_a = (a_{kj})$  de orden  $(N + 1) \times B$  si:

$a_{kj} = 1$  cuando  $b_j$  es incidente a  $n_k$  y es en dirección opuesta a él.

$a_{kj} = -1$  cuando  $b_j$  es incidente a  $n_k$  y está dirigido hacia él.

$a_{kj} = 0$  cuando  $b_j$  no es incidente a  $n_k$ .

Como uno de los nodos es el de referencia, el rango de  $A_a$  es menor que  $N + 1$  y es  $N$ . Luego en  $A_a$ , únicamente  $N$  de las filas son  $l_i$ . A esta nueva matriz se le denomina simplemente matriz de incidencia.

### 6.2.2 LEY DE CORRIENTES DE KIRCHOFF (KCL)

Para cualquier red eléctrica la suma algebraica de todas las corrientes entrantes y salientes a un nodo es igual a cero.

Analíticamente se tiene:

$$\sum_{j=1}^B a_{kj} i_j = 0 \quad \text{para } k = 1, 2, \dots, n + 1 \quad (6.2.2.1)$$

donde  $a_{kj}$  es la misma definida en (6.2.1)

Escrito en forma matricial se tiene:

$Aa = 0$  (6.2.2.2) y donde  $A$  es la matriz de incidencia  $A(N \times B)$ .

La aplicación de KCL no se limita a nodos de una red, sino se puede aplicar a cualquier arreglo de corte de una red.

La propiedad básica de los arreglos de corte fundamentales es que producen KCL ecuaciones  $l_i$ .

### 6.2.3 MATRIZ DE ARREGLOS DE CORTE FUNDAMENTALES.-

La matriz de arreglos de corte fundamentales  $Q_f$  de un gráfico  $G$  con  $N + 1$  nodos y  $B$  brazos correspondiente a un árbol  $T$  es una matriz  $N \times B$ , denotada como:

$$Q_f = (q_{kj}) \quad (6.2.3.1)$$

donde:

$q_{kj} = 1$  cuando el brazo  $b_j$  está en  $C_k$  y tiene la misma orientación.  $C_k$  es el conjunto de corte correspondiente.

$q_{kj} = -1$  cuando el brazo  $b_j$  está en  $C_k$  y tiene dirección opuesta.

$q_{kj} = 0$  cuando el brazo  $b_j$  no está en  $C_k$ .

Puesto que hay  $N$  arreglos de corte fundamentales en un gráfico de  $N + 1$  nodos es suficiente aplicar solamente las leyes KCL a los arreglos de corte fundamentales para obtener ecuaciones  $l_i$ .

En forma matricial se tiene:

$$Q_f \cdot i_b = 0 \quad (6.2.3.2)$$

Puesto que  $b_1$  hasta  $b_n$  son brazos de árbol y puesto que la orientación de los arreglos de corte es la misma que la orientación de los brazos de árbol, la matriz de arreglos

de corte fundamentales  $Q_f$  puede ser partida en la forma:

$$Q_f = \left[ \begin{array}{c|c} I & F \end{array} \right] \quad (6.2.3.3)$$

Donde  $I$  es la matriz identidad  $N \times N$  correspondiente a los brazos de árbol, y  $F$  es una matriz  $N \times (B-N)$  que corresponde a los brazos de enlace de  $T$ , llamada submatriz fundamental.

Además se deduce que el rango de la matriz de arreglos de corte fundamentales  $Q_f$  de un gráfico con  $N + 1$  nodos es  $N$ , puesto que tiene una matriz no singular  $I$  de  $N \times N$ .

#### 6.2.4 MATRIZ DE LAZO Y LEY DE VOLTAJES DE KIRCHOFF.-

Para una red con  $N + 1$  nodos y  $B$  brazos, es posible obtener un grupo de  $B - N$  ecuaciones  $l_i$  a partir de la ley de voltajes de Kirchoff (KVL).

##### 6.2.4.1 MATRIZ DE LAZO AUMENTADA.-

Una matriz  $B_a = (b_{kj})$  de orden  $(L \times B)$  se dice ser la matriz de lazo aumentada de un gráfico orientado  $G$  con  $B$  brazos y  $L$  lazos si:

$b_{kj} = 1$  cuando el brazo  $b_j$ , está en un lazo  $l_k$  y tiene la misma orientación.

$b_{kj} = -1$  cuando el brazo  $b_j$ , está en un lazo  $l_k$  y tiene la dirección opuesta.

$b_{kj} = 0$  cuando el brazo  $b_j$ , no está en el lazo  $l_k$ .

El rango de la matriz de lazo aumentada de un gráfico  $G$  con  $N + 1$  nodos y  $B$  brazos es exactamente  $B-N$ .

Consideremos una red con  $N + 1$  nodos y  $B$  brazos

$(b_1, \dots, b_B)$  y con caídas de tensión igual a  $V_i$  para  $i=1, \dots, L$

$b_{kj} = -1$  cuando el brazo  $b_j$ , está en un lazo  $l_k$  y tiene la dirección opuesta.

$b_{kj} = 0$  cuando el brazo  $b_j$ , no está en el lazo  $l_k$ .

El rango de la matriz de lazo aumentada de un gráfico  $G$  con  $N + 1$  nodos y  $B$  brazos es exactamente  $B - N$ .

Consideremos una red con  $N + 1$  nodos y  $B$  brazos ( $b_1, \dots, b_B$ ) y con caídas de tensión igual a  $V_j$  para cada brazo  $b_j$ .

A cada brazo de enlace o cuerda de  $T$  corresponde un lazo fundamental. Se denota estos lazos fundamentales  $l_1$  hasta  $l_L$  y se asigna la misma dirección al lazo fundamental que la dirección del brazo de enlace que forma el correspondiente lazo fundamental. Si la dirección de la caída de voltaje a través de un brazo es la misma que la dirección del lazo, se asigna un signo  $+$  a la caída de voltaje, de otra manera será negativo. Con esta convención de signos se formula:

#### 6.2.4.2 LEY DE VOLTAJES DE KIRCH OFF (KVL).-

Para cualquier circuito eléctrico, la suma algebraica de las caídas de voltaje en cualquier lazo es igual a cero.

Analíticamente se expresa como:

$$\sum_{j=1}^{B_k} b_{kj} V_j = 0 \quad (6.2.4.2.1) \quad \text{para } K = 1, 2, \dots, L$$

donde  $b_{kj}$  es la misma definida en (6.2.4.1)

Escrito en forma matricial se tiene:

$$B_f V_b = 0 \quad (6.2.4.2.2)$$

#### 6.2.4.3 MATRIZ DE LAZO FUNDAMENTAL.-

La matriz de lazo fundamental  $B_f$  de un gráfico orientado  $G$  con  $n+1$  nudos y  $B$  brazos correspondiente a un árbol  $T$  es una matriz  $(B-N) \times B$

$$B_f = (b_{kj})$$

La matriz de lazo fundamental puede ser partida así:

$$B_f = \left[ \begin{array}{c|c} T & \\ \hline -F & I \end{array} \right] \quad (6.2.4.3.1)$$

donde  $I$  es una matriz identidad  $(B-N) \times (B-N)$  que corresponde a los brazos de enlace de  $T$ , y la  $F$  es la misma matriz como se definió en (6.2.3.3). De aquí se deduce que el rango de la matriz de lazo fundamental de un gráfico conectado con  $N + 1$  nudos y  $B$  brazos es  $(B-N)$ .

#### 6.2.5 REPRESENTACION DE REDES ELECTRICAS LINEALES SIMPLES.-

Dado que una de las propiedades de las variables de estado

es que sus correspondientes ecuaciones representan el comportamiento dinámico de la red bajo estudio, resulta natural escoger ya sea las cargas o los voltajes en los capacitores y los flujos o corrientes a través de los inductores. Este escogimiento de variables garantiza que las ecuaciones dinámicas resultantes sean un conjunto de ecuaciones diferenciales de primer orden. Sin embargo, si la red en consideración no tiene ningún lazo capacitivo único o conjunto de corte inductivo único, las ecuaciones de estado resultantes son linealmente independientes y pueden ser resueltas por voltajes capacitivos o cargas y corrientes de inductor o flujos.

A continuación se establecen los pasos básicos requeridos para escribir las ecuaciones de estado de una red por inspección y se procede con un ejemplo:

#### 6.2.5.1 PASOS BASICOS PARA ESCRIBIR ECUACIONES DE ESTADO DE REDES SIMPLES.-

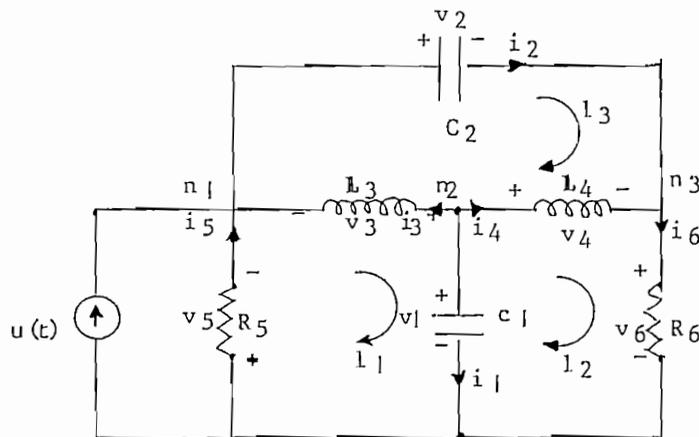
1. Si no existen lazos capacitivos únicos y no existen conjuntos de corte inductivos únicos, se escoge ya sea:
  - Los voltajes de capacitor y las corrientes de inductor o
  - Las cargas en el capacitor y los flujos de inductor

como variables de estado.

2. Se escribe las ecuaciones de KVL y KCL linealmente independientes.
3. Se usa las relaciones de voltaje - corriente para expresar todas las variables de la red que no sean variables de estado en términos de las variables de estado escogidas en el paso 1.
4. Se usa las ecuaciones en el paso 3 para eliminar todas las variables que no son las escogidas como variables de estado en las ecuaciones obtenidas en el paso 2.

Las ecuaciones resultantes contienen únicamente las variables de estado y sus derivadas. Entonces transfiriendo todas las derivadas al lado izquierdo, las ecuaciones resultantes serán las ecuaciones de estado deseadas en la forma normal.

#### 6.2.5.2 RED LINEAL INVARIANTE EN EL TIEMPO.-



Dado que no existen lazos capacitivos únicos ni arreglos de corte inductivos únicos, el proceso anteriormente descrito puede ser empleado:

1. Se escoge como variables de estado los voltajes de capacitor y las corrientes de inductor. Entonces:

$$X_1(t) = V_1(t) \quad (1)$$

$$X_2(t) = V_2(t) \quad (2)$$

$$X_3(t) = i_3(t) \quad (3)$$

$$X_4(t) = i_4(t) \quad (4)$$

Donde  $X_k$  denota la  $k$ -ésima variable de estado.

2. Usando la notación del punto anterior se escribe las ecuaciones KCL y KVL li.

$$\text{KCL } N_1 : \quad i_5 = i_2 - X_3 - u \quad (5)$$

$$N_2 : \quad X_3 = -i_1 - X_4 \quad (6)$$

$$N_3 : \quad i_6 = X_4 + i_2 \quad (7)$$

$$\text{KVL } l_1 : \quad X_1 = V_3 - V_5 \quad (8)$$

$$l_2 : \quad X_1 = V_4 + V_6 \quad (9)$$

$$l_3 : \quad X_2 = V_4 - V_3 \quad (10)$$

3. Se escribe las relaciones de voltaje-corriente de rama paraa expresar  $i_1$ ,  $i_2$ ,  $V_3$ ,  $V_4$ ,  $V_5$ ,  $V_6$ ,  $i_5$  e  $i_6$  en términos de  $X_1$  a  $X_4$ :

$$\text{VCR} \quad i_1 = C_1 \dot{X}_1 \quad (11)$$

$$i_2 = C_2 \dot{X}_2 \quad (12)$$

$$V_3 = L_3 \dot{X}_3 \quad (13)$$

$$V_4 = L_4 \dot{X}_4 \quad (14)$$

$$V_5 = R_5 i_5 \quad (15)$$

$$V_6 = R_6 i_6 \quad (16)$$

4. Reemplazando las ecuaciones de (11) a (16) en las ecuaciones KCL y KVL obtenidas en el paso 2, y eliminando  $i_6$  e  $i_5$ , nosotros conseguimos:

$$\dot{X}_1 = -\frac{1}{C_1} X_3 - \frac{1}{C_1} X_4$$

$$R_6 C_2 \dot{X}_2 + L_4 \dot{X}_4 = X_1 - R_6 X_4$$

$$R_5 C_2 \dot{X}_2 - L_3 \dot{X}_3 = -X_1 + R_5 X_3 + R_5 u$$

$$-L_3 \dot{X}_3 + L_4 \dot{X}_4 = X_2$$

Resolviendo estas ecuaciones para  $\dot{X}_1$ ,  $\dot{X}_2$ ,  $\dot{X}_3$  y  $\dot{X}_4$  y poniendo el resultado en forma matricial, obtenemos:

$$\begin{bmatrix} \dot{X}_1 \\ \dot{X}_2 \\ \dot{X}_3 \\ \dot{X}_4 \end{bmatrix} = \frac{1}{R_5+R_6} \begin{bmatrix} 0 & 0 & \frac{-R_5-R_6}{C_1} & \frac{R_5+R_6}{C_1} \\ 0 & -1/c_2 & R_5/C_2 & -R_6/C_2 \\ \frac{R_5+R_6}{L_3} & \frac{-R_5}{L_3} & \frac{-R_5 R_6}{L_3} & \frac{R_5 R_6}{L_3} \\ \frac{R_5+R_6}{L_4} & \frac{R_6}{L_4} & \frac{-R_5 R_6}{L_4} & \frac{-R_5 R_6}{L_4} \end{bmatrix} \begin{bmatrix} X_1 \\ X_2 \\ X_3 \\ X_4 \end{bmatrix} + \begin{bmatrix} 0 \\ R_5 \\ \frac{C_2(R_5+R_6)}{-R_5 R_6} \\ \frac{L_3(R_5+R_6)}{-R_5 R_6} \\ \frac{L_4(R_5+R_6)}{-R_5 R_6} \end{bmatrix} u(t) \quad (17)$$

o en un forma más compacta

$$\dot{X}(t) = Ax(t) + bu(t) \quad (18)$$

Esta ecuación representa la ecuación dinámica de la red escrita en forma normal. Resolviendo la ecuación (17) para X se puede obtener cualquier voltaje de rama o corriente por simple manipulación. Por ejemplo, si se puede obtener como salida el voltaje V6, a través de la resistencia

terminal, nosotros podemos escribir la ecuación KVL para el lazo 12 y conseguir:

$$\begin{aligned} X1 &= L4 \dot{X4} + V6 \\ \text{y} \\ V6 &= X1 - L4 \dot{X4} \end{aligned}$$

De la última ecuación de (17) obtenemos:

$$\dot{X4} = \frac{X1}{L4} + \frac{R6}{L4(R5+R6)} X2 - \frac{R5 R6}{L4(R5+R6)} X3 - \frac{R5 R6}{L4(R5+R6)} X4 - \frac{R5 R6}{L4(R5+R6)} u$$

entonces V6 será:

$$V6 = X1 - X1 - \frac{R6}{R5+R6} X2 + \frac{R5 R6}{R5+R6} X3 + \frac{R5 R6}{R5+R6} X4 + \frac{R5 R6}{R5+R6} u$$

$$\text{o } V6 = C^T X + du$$

donde:

$$C^T = \begin{bmatrix} -R6 & R5 R6 & R5 R6 \\ R5+R6 & R5+R6 & R5+R6 \end{bmatrix} \text{ y } d = \frac{R5 R6}{R5+R6}$$

En general, nosotros podemos considerar cualquier voltaje de rama y corriente como la salida y denotar el correspondiente vector de salida por Y; entonces este vector de salida puede ser escrito como una combinación lineal del vector de estado y el vector de entrada u(t).

$$Y = Cx + D$$

Donde C y D son matrices con apropiadas dimensiones.

### 6.3 EXTENSION A REDES QUE CONTIENEN TRANSFORMADORES, GIRADORES, FUENTES CONTROLADAS Y ELEMENTOS VARIABLES EN EL TIEMPO Y NO LINEALES.-

El acoplamiento de elementos simples de 2 puertas como transformadores, giradores y fuentes controladas puede ser descrito mediante relaciones algebraicas lineales entre sus entradas de voltaje y corriente.

En el caso del transformador ideal, es decir, una fuente de voltaje, controlada por voltaje y la fuente de corriente controlada por corriente, las relaciones voltaje-corriente están expresadas en función de una matriz denominada matriz híbrida. Para el caso del girador, sirve tanto Admitancia como la matriz Impedancia. En general, las relaciones V-I de ramas o brazos para todos los elementos resistivos en la red pueden ser descritos por la matriz híbrida siguiente:

$$\begin{bmatrix} V_r \\ i_g \end{bmatrix} = \begin{bmatrix} H_{11} & H_{12} \\ H_{21} & H_{22} \end{bmatrix} \begin{bmatrix} i_r \\ V_g \end{bmatrix}$$

En la ecuación anterior, cualquiera de las submatrices de la matriz híbrida puede ser cero. La ventaja de la representación híbrida es que simultáneamente admite elementos resistivos con caracterizaciones enteramente diferentes.

Sin embargo, y dada la forma general de esta matriz, no existen restricciones únicamente para elementos de 2 puertas.

Las restricciones mas bien emergen cuando se trata de representar una ecuación de estado. Asi por ejemplo, los elementos que únicamente admiten una representación en matriz de impedancia deben ser elementos de enlace.

Los elementos que únicamente contienen una representación en matriz de admitancia deben ser elementos de ramas de árbol y los elementos de acople con solamente una representación en matriz híbrida pueden contener únicamente una rama entre el enlace y la otra en el árbol.

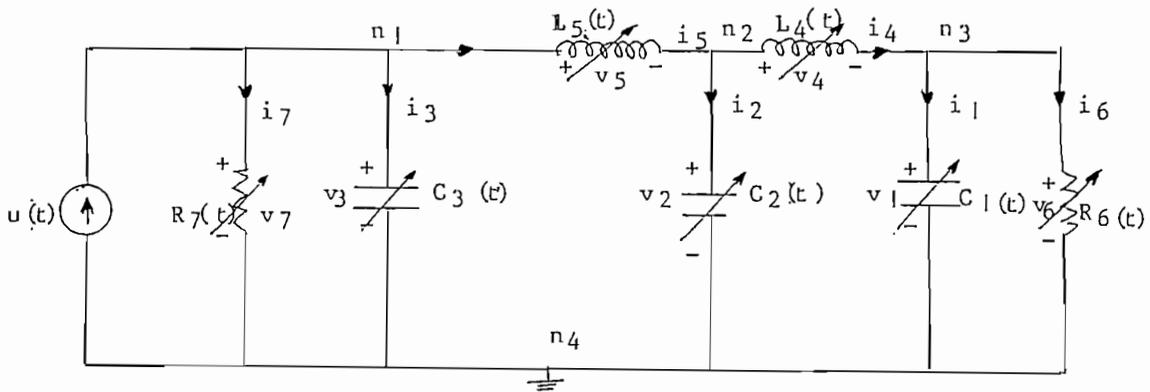
Por ejemplo, la fuente de corriente controlada por corriente debe tener una rama de entrada entre los enlaces y su rama de salida en el árbol, mientras que la fuente de voltaje controlada por voltaje deberá tener el arreglo opuesto. Si bajo las presentes circunstancias, el árbol normal puede permanecer dibujado como para la red RLC, entonces las ecuaciones de estado pueden ser obtenidas inmediatamente. En el caso de redes no lineales y asumiendo que la red en cuestión contiene únicamente resistores no lineales, inductores y capacitores, se deberá tomar en cuenta la ausencia de acoplamientos entre

resistencias de ramas de árbol y resistencias de brazos de enlace de manera que  $E_{gr} = 0$ .

A continuación se procede con varios ejemplos:

### 6.3.1 RED VARIABLE EN EL TIEMPO.-

Consideremos la red lineal variable en el tiempo, mostrada en la figura, procederemos a obtener las ecuaciones de estado escritas en la forma normal.



Como no hay lazos capacitivos únicos ni arreglos de corte inductivos únicos, en esta red, las variables de estado son las cargas en el capacitor y los flujos en el inductor.

1. Se escoge el vector de estado  $X(t)$  a ser:

$$X(t) = \left[ X_1(t), X_2(t), X_3(t), X_4(t), X_5(t) \right]^T$$

donde

$$X_1(t) = q_1(t) \quad X_2(t) = q_2(t) \quad X_3(t) = q_3(t)$$

$$X_4(t) = \phi_4(t) \quad X_5(t) = \phi_5(t)$$

2. Las ecuaciones independientes de voltaje y corriente de Kirchooff son:

$$\text{KCL} \quad u = i_7 + i_3 + i_5$$

$$i_5 = i_2 + i_4$$

$$i_4 = i_1 + i_6$$

$$\text{KVL} \quad V_7 = V_3$$

$$V_3 = V_5 + V_2$$

$$V_2 = V_4 + V_1$$

$$V_1 = V_6$$

3. En este caso, las relaciones de brazo de los elementos almacenadores de energía deberían ser escritos en términos de las cargas y flujos; la corriente a través de cada capacitor es la derivada del tiempo de la carga a través de él y los voltajes a través de cada inductor es la derivada del tiempo de el flujo a través de él.

Entonces tenemos:

$$i_1 = \dot{X}_1 \quad V_1 = 1/C_1 X_1$$

$$i_2 = \dot{X}_2 \quad V_2 = 1/C_2 X_2$$

$$i_3 = \dot{X}_3 \quad V_3 = 1/C_3 X_3$$

$$V_4 = \dot{X}_4 \quad i_4 = 1/L_4 X_4$$

$$V_5 = \dot{X}_5 \quad i_5 = 1/L_5 X_5$$

$$V_6 = R_6 i_6 \quad V_7 = R_7 i_7$$

4. Eliminando todas las no variables de estado desde las

ecuaciones obtenidas en los pasos 2 y 3 y poniendo el resultado en forma matricial, obtenemos:

$$\begin{bmatrix} \dot{X}_1 \\ \dot{X}_2 \\ \dot{X}_3 \\ \dot{X}_4 \\ \dot{X}_5 \end{bmatrix} = \begin{bmatrix} -1 & 0 & 0 & 1/C_4(t) & 0 \\ \overline{C_1(t)R_6(t)} & & & & \\ 0 & 0 & 0 & -1/L_4(t) & 1/L_5(t) \\ 0 & 0 & 1 & 0 & -1/L_5(t) \\ \overline{C_3(t)R_7(t)} & & & & \\ -1 & 1 & 0 & 0 & 0 \\ \overline{C_1(t)} & \overline{C_2(t)} & & & \\ 0 & -1 & 1 & 0 & 0 \\ \overline{C_2(t)} & \overline{C_3(t)} & & & \end{bmatrix} \begin{bmatrix} X_1 \\ X_2 \\ X_3 \\ X_4 \\ X_5 \end{bmatrix} + \begin{bmatrix} 0 \\ 0 \\ 1 \\ 0 \\ 0 \end{bmatrix} u(t)$$

o equivalentemente  $\dot{X} = A(t)X + bu(t)$

donde  $X$  es el vector de estado definido anteriormente,  $A(t)$  es la matriz variable en el tiempo  $5 \times 5$  y  $b$  es el vector columna invariable en el tiempo.

Teniendo resuelta la ecuación diferencial de primer orden para  $X(t)$ , los voltajes y corrientes de rama pueden ser fácilmente obtenidos usando las ecuaciones derivadas en el paso 3.

Si la red bajo consideración contiene elementos no lineales

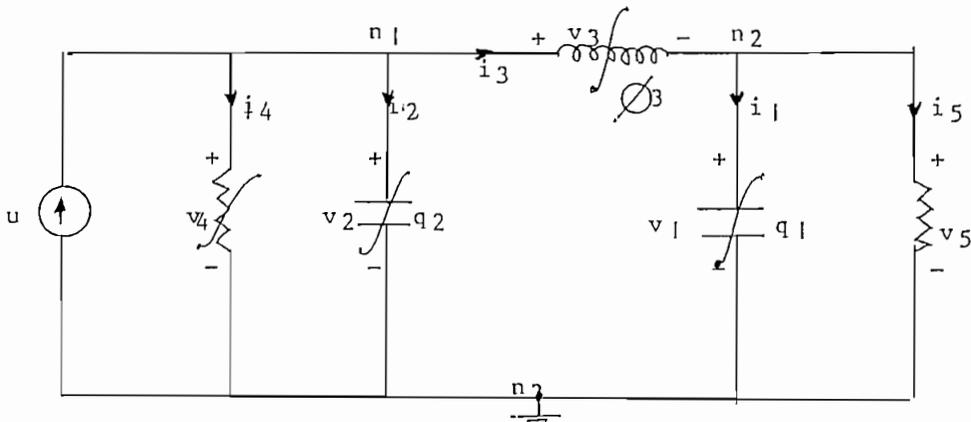
bajo ciertas condiciones, las ecuaciones de estado pueden ser representadas en la forma normal

$$\dot{X} = f(x,u)$$

Donde  $x$  representa el vector de estado,  $u$  representa las fuentes y  $f(.,.)$  es un vector de función no lineal. Vale mencionar, sin embargo, que la forma normal puede no existir para algunas redes no lineales; la existencia de la forma normal de las ecuaciones de estado de una red no lineal depende primeramente de la naturaleza de los elementos de la red.

### 6.3.2 RED NO LINEAL.-

Consideremos la red mostrada en la figura donde los resistores son controlados por voltaje, los capacitores son cargas controladas y el inductor es flujo controlado con características  $V_1=f_1(q_1)$ ,  $V_2=f_2(q_2)$ ,  $i_3=f_3(O_3)$ ,  $i_4=f_4(V_4)$  e  $i_5=f_5(V_5)$ . Escribimos las ecuaciones de estado de la red en forma normal.



Dado que no existen lazos capacitivos únicos ni conjuntos de corte inductivos únicos, las variables de estado pueden ser escogidas a ser las cargas en los capacitores y los flujos en los inductores:

1. Escogemos el vector de estado  $X$  a ser:

$$X(t) = \begin{bmatrix} X_1(t), X_2(t), X_3(t) \end{bmatrix}^T$$

Donde

$$X_1(t) = q_1(t), X_2(t) = q_2(t), X_3(t) = \phi_3(t)$$

2. Las ecuaciones de voltaje y corriente independientes de Kirchooff son:

$$i_2 = i_3 + i_4 \qquad V_4 = V_2$$

$$i_3 = i_1 + i_5 \qquad V_1 = V_5$$

$$V_2 = V_3 + V_1$$

3. Las relaciones de brazo o rama son:

$$i_1 = \dot{X}_1 \qquad V_2 = f_2(x_2)$$

$$i_2 = \dot{X}_2 \qquad i_3 = f_3(x_3)$$

$$V_3 = \dot{X}_3 \qquad i_4 = f_4(V_4)$$

$$V_1 = f_1(x_1) \qquad i_5 = f_5(V_5)$$

4. Eliminando las no variables de estado y reemplazando las ecuaciones derivadas en los pasos 2 y 3

$$\dot{X}_1 = f_3(X_3) - f_5 [f_1(X_1)]$$

$$\dot{X}_2 = -f_3(X_3) - f_4 \left[ f_2(X_2) \right] + u$$

$$\dot{X}_3 = -f_1(X_1) + f_2(X_2)$$

Este último grupo de 3 ecuaciones, constituyen las ecuaciones de estado de la red escritas en forma normal. Una solución única de esta red puede existir o no.

Como fue mencionado anteriormente, la existencia de las ecuaciones de estado en una forma normal depende de la naturaleza de los elementos de la red. Para verificar, este factor, consideremos que el resistor R4 es no lineal controlado por corriente. Esto es:

$$V_4 = f_4(i_4)$$

Donde  $f_4(\cdot)$  es tq.  $i_4$  no puede ser expresado como una función simplemente valorada de  $V_4$ .

Siguiendo los mismos pasos del 1 al 3, se obtienen las mismas ecuaciones con excepción de la correspondiente a la rama de R4. Luego del proceso de eliminación establecido en el paso 4, obtenemos:

$$\dot{X}_1 = f_3(X_3) - f_5 \left[ f_1(X_1) \right]$$

$$\dot{X}_2 = -f_3(X_3) - i_4 + u$$

$$\dot{X}_3 = f_1(X_1) + f_2(X_2)$$

$$\text{KCL } u(t) = i_3 + C_1 \dot{X}_1$$

$$i_1 = C_1 \dot{X}_1$$

$$i_2 = -C_2 \dot{X}_2$$

$$\text{KVL } V_3 = X_1 + V_1$$

$$V_2 = X_2$$

Las relaciones voltaje-corriente remanentes son

$$V_3 = R i_3 \quad V_1 = -\mathcal{L} i_2 \quad V_2 = \mathcal{L} i_1$$

Eliminando  $i_1$ ,  $i_2$ ,  $i_3$ ,  $V_1$ ,  $V_2$  y  $V_3$  de estas ecuaciones queda:

$$\begin{bmatrix} \dot{X}_1 \\ \dot{X}_2 \end{bmatrix} = \begin{bmatrix} 0 & 1/\mathcal{L} C_1 \\ -1/\mathcal{L} C_2 & R \\ & \frac{R}{\mathcal{L}^2 C_2} \end{bmatrix} \begin{bmatrix} X_1 \\ X_2 \end{bmatrix} + \begin{bmatrix} 0 \\ R \\ \frac{R}{\mathcal{L} C_2} \end{bmatrix} u$$

que constituye la ecuación de estado deseada.

#### 6.4 SOLUCION NUMERICA DE LAS ECUACIONES DE ESTADO. METODO DE RUNGE KUTTA.-

En general, una ecuación que envuelve la derivada de una función o de una variable como la ecuación de estado en su forma normal, puede ser representada como una ecuación de la forma:

$$X' = f(X,u,t) , \quad X(t_0) = X_0 \quad 6.4.1$$

donde  $X' = \frac{dx}{dt}$ , es función de las variables  $X, u$ , y es

dependiente del tiempo  $t$ .

El método de Runge-Kutta, se basa en un método realmente simple, denominado el método de Euler y que a continuación se detalla:

La solución de 6.4.1 a un tiempo  $t+h$  se aproxima en términos de  $X(t)$  y  $h$ . Se divide el intervalo de interés  $T$  en  $n$  segmentos iguales, cada uno de longitud  $h$ , así:

$$h = \frac{T}{n} \quad 6.4.2$$

Por tanto, para un tiempo cualquiera  $t_K$

$$t_K = t_0 + Kh \quad 6.4.3$$

$$u_K = u(t_K) = u(t_0 + Kh) \quad 6.4.4$$

$$X_K = X(t_K) = X(t_0 + Kh) \quad 6.4.5$$

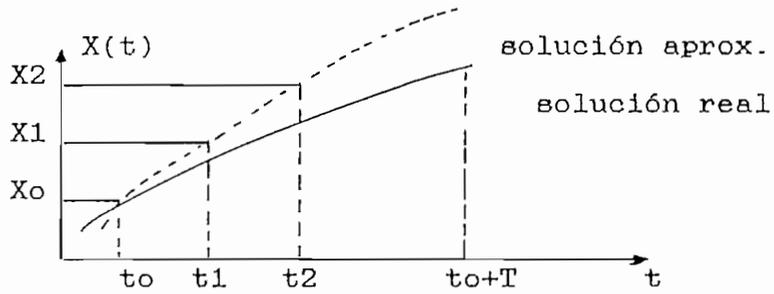
Se observa que la derivada de  $X$  al tiempo  $t_0$  puede ser aproximada por :

$$\dot{X}(t_0) = \frac{1}{h} \left[ X(t_1) - X(t_0) \right] \quad 6.4.6$$

Usando esta ecuación con (6.4.1) resulta:

$$X_1 = X_0 + h f(X_0, u_0, t) \quad 6.4.7$$

La interpretación geométrica está representada en la siguiente figura:



y en general para un  $t_k$  cualquiera

$$X_{k+1} = X_k + hf(X_k, u_k, t_k) \quad 6.4.8$$

que es la llamada fórmula de integración de Euler. En esta ecuación usamos la pendiente de  $X(t)$  al tiempo  $t_k$  para aproximar  $X(t_{k+1})$ .

Si escogemos el promedio de las derivadas de  $X(t)$  al tiempo  $t_k$  y  $t_{k+1}$ , resulta la siguiente fórmula aproximativa:

$$X_{K+1} = X_K + \frac{h}{2} \left[ f(X_K, u_K, t_K) + f(X_{K+1}, u_{K+1}, t_{K+1}) \right]$$

6.4.9

que se denomina Método de Runge-Kutta de 2do. orden. Siguiendo un procedimiento analítico semejante se llega a obtener un resultado conocido como el método de Runge-Kutta de cuarto orden; y que se puede definir de la siguiente manera:

Una solución aproximada para una ecuación diferencial escalar

$$\dot{X}(t) = f(X, u, t) \quad \dot{X}(t_0) = X_0$$

es

$$X_{k+1} = x_k + \frac{1}{6} (k_1 + 2k_2 + 2k_3 + k_4)$$

donde

$$K_1 = hf(X_K, u_K, t_k)$$

$$K_2 = hf \left[ X_K + \frac{1}{2} K_1, u_{K+(1/2)}, t_{K+(1/2)} \right]$$

$$K_3 = hf \left[ X_K + \frac{1}{2} K_2, u_{K+(1/2)}, t_{K+(1/2)} \right]$$

$$K_4 = hf \left[ X_k + K_3, u_{K+1}, t_{K+1} \right]$$

donde

$$t_{K+(1/2)} \triangleq t_K + \frac{1}{2} h \quad \text{y} \quad u_{K+(1/2)} \triangleq u(t_K + \frac{1}{2} h)$$

La propiedad básica del método de Runge-Kutta de cuarto orden es la de maximizar la precisión del cálculo.

B I B L I O G R A F I A

1. PEIKARI, BEHROUZ  
"Fundamentals of Network analysis and synthesis"  
Prentice - Hall, Electrical Engineering System
2. E. S. KUH & R. A. ROHRER  
"The state - variable approach to Network Analysis"  
Proceedings of the IEEE. Julio 1965
3. JENSEN & WATKINS  
"Network Analysis, theory and computer methods"  
Prentice - Hall, Electrical Engineering Series
4. DERUSSO, ROY & CLOSE  
"State variables for Engineers"
5. MICROSOFT CORPORATION  
"Programming in Quick Basic"