

ESCUELA POLITECNICA NACIONAL
FACULTAD DE INGENIERIA ELECTRICA

EQUIVALENTES PI, T Y PARAMETROS

CARACTERISTICAS DE LINEAS DE TRANSMISION

EDISON VALLEJO MONTERO

OCTUBRE 1981

QUITO-ECUADOR

Certifico que el presente trabajo fue realizado en su totalidad y bajo mi dirección por el señor Edison Vallejo M.

J. Barragán R.
Ing. José Barragán
PROFESOR DE LA ESCUELA POLITECNICA
NACIONAL

A G R A D E C I M I E N T O

Agradezco a todas y cada una de las personas que directa e indirectamente colaboraron en la realización del presente trabajo, en especial al Ingeniero José Barragán, Director de Tesis, cuya valiosa colaboración ayudó a la culminación de esta Tesis.

D E D I C A T O R I A

A MI ESPÓSA Y MI QUERIDA HIJA

C O N T E N I D O

Resumen

Introducción, Notación

CAPITULO I

OBTENCION DE LOS EQUIVALENTES Pi Y T DE LINEAS DE TRANSMISION EN FORMA MATRICIAL.

- 1.1. Planteo de las Ecuaciones Diferenciales
- 1.2. Desarrollo en Base a la Ecuación Diferencial de Corriente
- 1.3. Desarrollo en Base a la Ecuación Diferencial de Voltaje
- 1.4. Determinación de las Matrices del Cuadripolo Equivalente
- 1.5. Equivalente Pi
- 1.6. Equivalente T

CAPITULO II

PROGRAMA Y DIAGRAMAS DE FLUJO

- 2.1. Programa Principal
- 2.2. Subrutinas Empleadas
- 2.3. Manual de Uso del Programa

.../..

CAPITULO III

APLICACIONES

Problemas Tipo

CAPITULO IV

CONCLUSIONES Y RECOMENDACIONES

Anexos:

Anexo N° 1 Valores y Vectores Característicos de Matrices Complejas

Anexo N° 2 Componentes Simétricas y de Fase

Anexo N° 3 Sistemas de Ecuaciones Diferenciales Homogeneas

Anexo N° 4 Parámetros Característicos de Líneas de Transmisión

Bibliografía.

R E S U M E N

La idea fundamental del presente trabajo es el plantear, en una línea de transmisión, relaciones de voltajes y corrientes de envío en función de los de recepción utilizando parámetros distribuidos, estas relaciones comparadas con las correspondientes que se plantean en un cuadripolo de la forma PI o T, proporcionarán los elementos de estos equivalentes.

El punto de partida es aplicar a cada uno de los conductores equivalentes de la línea, las relaciones voltaje-corriente en forma diferencial con derivadas parciales respecto a la longitud de la línea. Si al voltaje o corriente se los considera como incógnitas, entonces se obtendrá un número de ecuaciones igual a tres veces el número de circuitos en paralelo ($3n$), con un número de incógnitas igual al número de ecuaciones.

Una vez planteado el problema de esta manera, se procederá a aplicar el primer postulado de generalización dado en: "Tensor Analysis of Networks", Gabriel Kron, que dice: El método de análisis y las ecuacionnes finales que describen el comportamiento de un sistema físico complejo (con n grados de libertad), pueden ser obtenidos siguiendo paso a paso las unidades más simples del sistema, pero las más generales, siempre que cada cantidad sea reemplazada por una apropiada matriz de orden n. . . .

Utilizando el postulado mencionado, el sistema de $3n$ ecuaciones con $3n$ incógnitas se convierte en una ecuación matricial, en la que la impedancia y admitancia son reemplazadas por matrices cuadradas y la tensión y corriente por vectores, todos de grado $3n$.

El método usado en el programa digital es utilizar el algoritmo desarrollado en: "Development of Equivalent PI y T Matrix Circuits for Long Untranspased Transmission Lines" Bowman y McName, y que es desarrollado en el Capítulo N° 1.

Utilizando los resultados obtenidos por medio del programa, relacionándolos con los obtenidos por medio del modelo nominal, que únicamente trabaja con parámetros concentrados, se obtendrán curvas que permitirán pasar del modelo π nominal hacia un modelo mucho más confiable.

I N T R O D U C C I O N

El creciente desarrollo industrial y urbanístico experimentado en el país, han determinado que de igual manera se desarrolle las fuentes de generación eléctrica, tal es el caso de la implementación de fuentes de generación a cargo del INECEL (Instituto Ecuatoriano - de Electrificación), los que tendrán que suplir el cada vez mayor requerimiento energético.

Los factores mencionados han creado la necesidad de implementar centros de generación, tanto hidráulicas como térmicas, a lo largo - de todo el país. Fundamentalmente hidráulicas debido a que las ventajas sobre las térmicas son mayores debido a algunos factores, como por ejemplo su mayor vida útil, que a la final van a influir en el costo de Kwh, a la vez que se ahorra el consumo de hidrocarburos que en la actualidad tienen un valor apreciable, además porque el país - tiene recursos hidrológicos suficientes como para ser aprovechados.

La localización de los centros de generación hidráulica son generalmente ubicados en lugares alejados de los centros de consumo, y a la vez alejados entre sí, por lo que el respectivo transporte de la energía se la tiene que hacer por medio de líneas de transmisión que en su generalidad son de una longitud que pueden considerárselas

.../..

como largas. Como puede observarse en el diagrama unifilar de la figura N° I.1 del S.N.I. a Diciembre de 1985.

A la vez que estas líneas cruzan distancias considerables, el voltaje al cual trabajan es alto con el fin de transportar la mayor cantidad de energía con un mínimo de pérdidas, y a la vez conseguir la interconexión de centros de generación, obteniendo de esta manera un mejor aprovechamiento de los recursos naturales.

La interconexión trae consigo la necesidad de modelar las líneas de transmisión; con el objeto de estudiar problemas referentes a estabilidad, flujos de carga, fallas, despacho económico de carga y especialmente en el campo de planeación de líneas de transmisión, el mismo que requiere estudios más detallados, conviene en este caso hacer uso de mejores modelos.

El programa, tema de la presente tesis, tiene por objeto de proporcionar modelos equivalentes considerando parámetros distribuidos con el propósito de que su utilización sea lo más real posible.

La tendencia de transportar grandes cantidades de energía eléctrica por medio de líneas largas, han hecho crecer el interés de emplear no sólo líneas paralelas, sino el uso de varios conductores por fase (bundle). Las ventajas de este tipo de líneas es su reducida reactancia debido al aumento del radio medio geométrico.

.../..

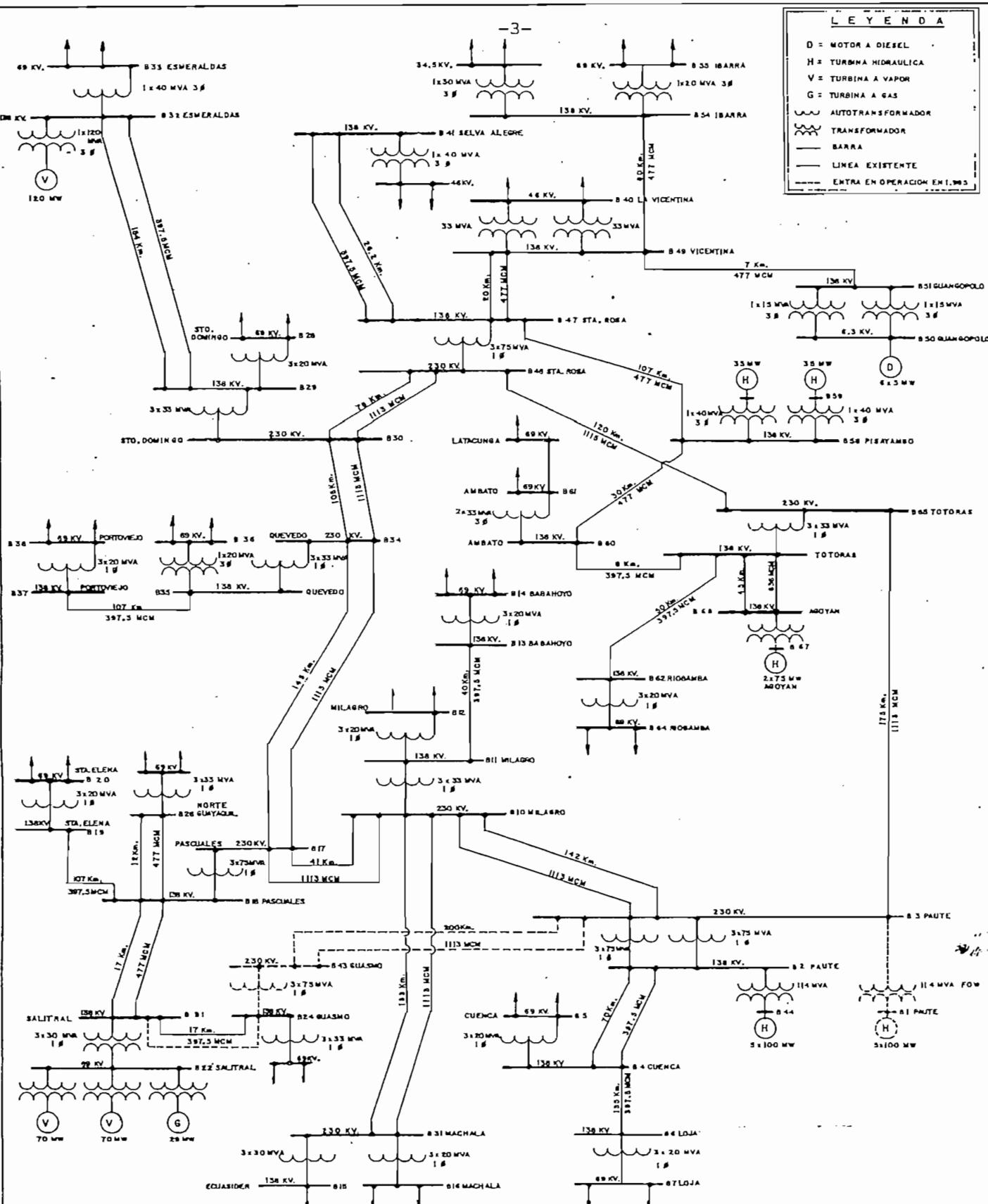


Fig. # I-1.

El desarrollo de los métodos computacionales y su aplicación en todos los campos, han hecho que problemas referentes a resolución de grandes problemas de cálculo sean resueltos por medio de la ayuda del computador, éste es uno de esos casos ya que al desarrollar las ecuaciones matriciales resultantes el cálculo de estos equivalentes sería demasiado laborioso.

El método de análisis empleado y que describe el comportamiento de líneas de transmisión, determinará un sistema de $3 \times n$ ecuaciones (n , número de líneas en paralelo) con $3 \times n$ incógnitas. El sistema de ecuaciones así formado es reunido de manera que en lugar de tener $3 \times n$ ecuaciones con $3 \times n$ incógnitas se tenga una ecuación en la cual cada una de las cantidades está formada por un vector o una matriz de orden $3 \times n$ (ver Referencia N° 1; primer postulado de generalización)

En el proceso de encontrar las ecuaciones, se analizan los valores y vectores característicos de matrices complejas (anexo N° 1) que tienen aplicación amplia en muchos campos en los cuales se lleguen a plantear sistemas de ecuaciones lineales homogéneas.

El desarrollo toma como datos a la impedancia y admitancia por unidad de longitud, las cuales pueden ser halladas utilizando programas que han sido implementados como tesis en la Facultad de Ingeniería Eléctrica de la Escuela Politécnica Nacional, y que están al alcance de los usuarios.

N O T A C I O N

Con el objeto de facilitar la comprensión de fórmulas y evitar grandes espacios, se utilizará la siguiente notación:

a.- Matrices: En general se va a utilizar matrices cuadradas, las cuales se las designará por la letra de la matriz, así:

$$Z = \begin{bmatrix} z_{00} & z_{01} & z_{02} \\ z_{10} & z_{11} & z_{12} \\ z_{20} & z_{21} & z_{22} \end{bmatrix}$$

Las matrices diagonales se las identificará por medio de la letra identificatoria de la matriz, encerrada en un cuadrado, o rectángulo, como:

$$\boxed{\gamma_{jj}} = \begin{bmatrix} \gamma_{00} & 0 & 0 \\ 0 & \gamma_{11} & 0 \\ 0 & 0 & \gamma_{22} \end{bmatrix}$$

Las matrices escalares se las representará por:

.../..

$$[K] = \begin{bmatrix} k & 0 & 0 \\ 0 & k & 0 \\ 0 & 0 & k \end{bmatrix}, \text{ } k \text{ real o complejo}$$

El determinante de una matriz se lo identificará por:

$$\det. P = \begin{vmatrix} p_{00} & p_{01} & p_{02} \\ p_{10} & p_{11} & p_{12} \\ p_{20} & p_{21} & p_{22} \end{vmatrix}$$

b.- Vectores: Los vectores se los representará con la letra identificatoria sobrerayada, entendiéndose que serán vectores columna, por ejemplo:

$$\bar{i} = \begin{bmatrix} i_0 \\ i_1 \\ i_2 \end{bmatrix}, \quad \bar{m}_0 = \begin{bmatrix} m_{00} \\ m_{10} \\ m_{20} \end{bmatrix}$$

c.- Escalares: A estos se los representará por letras minúsculas, con o son subíndices. Ejemplo:

x, i₀, z₀₀, etc.

.../..

C A P I T U L O I

OBTENCION DE LOS EQUIVALENTES PI Y T DE LINEAS DE TRANSMISION EN FORMA MATRICIAL

Al planificar una línea de transmisión un problema de interés, y que debe tenerse en cuenta en su funcionamiento, es el mantener el voltaje dentro de límites permisibles en todos los puntos de la línea, con el propósito de tener las más óptimas condiciones de servicio.

Los efectos que producen los aumentos de carga con el tiempo deben ser prevenidos de tal manera que no se tengan casos de construir líneas paralelas en pocos años, y que a la vez tengan un rendimiento óptimo tanto en régimen estacionario, como transitorio.

Este Capítulo está destinado a encontrar las ecuaciones que rigen una línea, considerando parámetros distribuídos y luego al compararlos con los elementos de los cuadripolos de la forma PI o T, proporcionan los equivalentes en estudio.

OBTENCION DE LOS EQUIVALENTES PI Y T DE LINEAS DE TRANSMISION EN FORMA MATRICIAL

1.1. Planteo de las Ecuaciones Diferenciales de una Línea de Transmisión

El análisis y desarrollo de las ecuaciones, se va a realizar en componentes de secuencia (pudiendo hacerlo de igual manera para componentes de fase), y tomando unidades infinitesimales, razón por la cual, se obtendrán ecuaciones matriciales diferenciales.

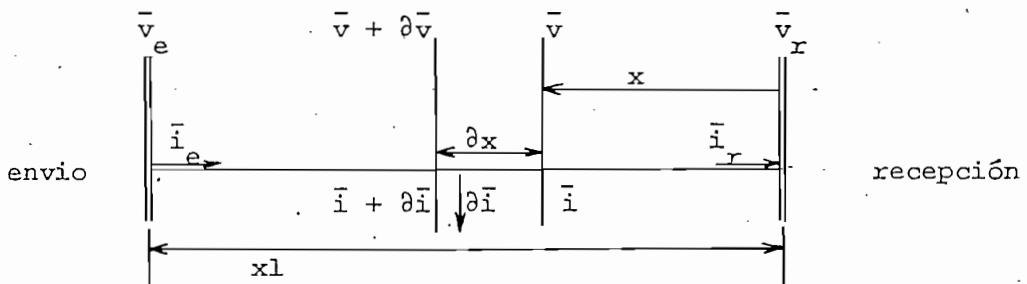


FIGURA N° 1.1. ANALISIS DIFERENCIAL DE UNA LINEA

En la Figura N° 1.1. y usando el primer postulado de generalización (Referencia N°1).

\bar{v}_e = Voltaje de envío en componentes de secuencia

\bar{i}_e = Corriente de envío en componentes de secuencia

$\bar{v} + \partial \bar{v}$ = Voltaje de ingreso a la unidad diferencial

\bar{v} = Voltaje de salida de la unidad diferencial

$\bar{i} + \partial \bar{i}$ = Corriente de ingreso a la unidad diferencial

\bar{i} = Corriente de salida de la unidad diferencial

∂x = Longitud de la unidad diferencial

x = Distancia entre el extremo de recepción y la unidad diferencial

x_l = Longitud total de la línea de transmisión

\bar{v}_r = Voltaje de recepción en componentes de secuencia

\bar{i}_r = Corriente de recepción en componentes de secuencia

La línea representada en la figura N° 1.1. tiene como parámetros las matrices impedancia serie y admitancia shunt por uni-

.../...

dad de longitud.

a.- Matriz de Impedancia Serie por Unidad de Longitud en Componentes de Secuencia:

$$Z = Z_{012} = \begin{bmatrix} z_{00} & z_{01} & z_{02} \\ z_{10} & z_{11} & z_{12} \\ z_{20} & z_{21} & z_{22} \end{bmatrix} \text{ ohmios/unidad de longitud}$$

b.- Matriz Admitancia Shunt por Unidad de Longitud en Componentes de Secuencia:

$$Y = Y_{012} = \begin{bmatrix} y_{00} & y_{01} & y_{02} \\ y_{10} & y_{11} & y_{12} \\ y_{20} & y_{21} & y_{22} \end{bmatrix} \text{ mhos/unidad de longitud}$$

Los elementos de la diagonal representan impedancias o admitancias propias de secuencia; en cambio los elementos fuera de la diagonal representan las impedancias o admitancias mutuas entre circuitos secuenciales. Los subíndices ₀₀ indican impedancias o admitancias de secuencia cero; los ₁₁ indican impedancias o admitancias de secuencia positiva; y los ₂₂ indican impedancias o admitancias de secuencia negativa, en cambio para subíndices _{ij} para $i \neq j$ se tienen acoplamientos.

.../...

Y y Z son matrices complejas de orden $3n \times 3n$, en donde n es - el número de circuitos en paralelo, aún cuando cada uno de los circuitos contenga hilos de guarda o conductores en haces.

Por otro lado, se puede demostrar que teniendo las matrices $[Y]$ y $[Z]$ en componentes de secuencia (0, i, 2); se puede hallar sus respectivas componentes de fase (a, b, c)

$$Z_{012} = T^{-1} Z_{abc} T \quad ; \quad Z_{abc} = T Z_{012} T^{-1}$$

y por otro lado:

$$Y_{012} = T^{-1} Y_{abc} T \quad ; \quad Y_{abc} = T Y_{012} T^{-1}$$

Donde T está definida como:

$$T = \begin{bmatrix} 1 & 1 & 1 & 0 & 0 & 0 & \dots \\ 1 & a^2 & a & 0 & 0 & 0 & \dots \\ 1 & a & a^2 & 0 & 0 & 0 & \dots \\ 0 & 0 & 0 & 1 & 1 & 1 & \dots \\ 0 & 0 & 0 & 1 & a^2 & a & \dots \\ 0 & 0 & 0 & 1 & a & a^2 & \dots \\ \vdots & \vdots & \vdots & \vdots & \vdots & \vdots & \ddots \\ \vdots & \vdots & \vdots & \vdots & \vdots & \vdots & \ddots \\ \vdots & \vdots & \vdots & \vdots & \vdots & \vdots & \ddots \end{bmatrix}$$

Por otro lado, aplicando la Ley de Ohm a la unidad diferencial de línea en la figura N° 1.1.

$$\partial \bar{i} = y \partial x \bar{v}$$

y:

$$\partial \bar{v} = z \partial x \bar{i}$$

En las que:

$\partial \bar{v}$ = Caída de tensión en tramo diferencial de línea

$z \partial x$ = Impedancia del tramo diferencial (impedancia por unidad de longitud x longitud (∂x))

\bar{i} = Corriente que sale del tramo diferencial

$\partial \bar{i}$ = Pérdida de corriente en el tramo debido a la admisión shunt

$y \partial x$ = Admisión del tramo diferencial (admisión por unidad de longitud x longitud (∂x)).

\bar{v} = Tensión a la que está expuesto el tramo diferencial

Reescribiendo las ecuaciones anteriores:

$$\frac{\partial \bar{i}}{\partial x} = Y\bar{v} \quad 1.1.1.$$

Y:

$$\frac{\partial \bar{v}}{\partial x} = Z\bar{i} \quad 1.1.2.$$

Si se realiza una segunda derivación de las ecuaciones 1.1.1.
y 1.1.2.:

$$\frac{\partial^2 \bar{i}}{\partial x^2} = Y \frac{\partial \bar{v}}{\partial x} \quad 1.1.3.$$

$$\frac{\partial^2 \bar{v}}{\partial x^2} = Z \frac{\partial \bar{i}}{\partial x} \quad 1.1.4.$$

Con la aclaración de que Y y Z son matrices constantes.

Substituyendo 1.1.2., en 1.1.3.; y 1.1.1., en 1.1.4.

$$\frac{\partial^2 \bar{i}}{\partial x^2} = YZ\bar{i}$$

$$\frac{\partial^2 \bar{v}}{\partial x^2} = ZY\bar{v}$$

.../...

Si se asigna $P = YZ$ y $Q = ZY$, entonces:

$$\frac{\partial^2 \bar{i}}{\partial x^2} = \bar{P}_i \quad 1.1.5$$

$$\frac{\partial^2 \bar{v}}{\partial x^2} = \bar{Q}_v \quad 1.1.6.$$

Donde Y es la matriz de admitancia shunt por unidad de longitud, Z es la matriz impedancia serie por unidad de longitud, P es la matriz producto YZ y Q la producto ZY .

Partiendo de la ecuación 1.1.5 o de 1.1.6 se determinarán relaciones entre parámetros de envío en función de los de recepción, mediante lo cual se encontrarán los elementos de los modelos \bar{P}_i y \bar{T} .

1.2. Desarrollo y Solución en Base a la Ecuación Diferencial de Corriente

La ecuación 1.1.5 en forma desarrollada:

$$\frac{\partial^2}{\partial x^2} \begin{bmatrix} i_0 \\ i_1 \\ i_2 \end{bmatrix} = \begin{bmatrix} P_{00} & P_{01} & P_{02} \\ P_{10} & P_{11} & P_{12} \\ P_{20} & P_{21} & P_{22} \end{bmatrix} \begin{bmatrix} i_0 \\ i_1 \\ i_2 \end{bmatrix}$$

.../...

6:

$$\frac{\partial^2 i_0}{\partial x^2} = p_{00} i_0 + p_{01} i_1 + p_{02} i_2$$

$$\frac{\partial^2 i_1}{\partial x^2} = p_{10} i_0 + p_{11} i_1 + p_{12} i_2$$

1.2.1

$$\frac{\partial^2 i_2}{\partial x^2} = p_{20} i_0 + p_{21} i_1 + p_{22} i_2$$

Estas ecuaciones forman un sistema de ecuaciones diferenciales lineales homogéneas de segundo orden, cuyas soluciones son de sarrolladas en el Anexo N° 3.

PRIMERA SOLUCION

Una solución al sistema de ecuaciones, es la siguiente serie de identidades:

$$i_0 = m_0 \operatorname{senh}(\gamma x)$$

$$i_1 = m_1 \operatorname{senh}(\gamma x)$$

1.2.2

$$i_2 = m_2 \operatorname{senh}(\gamma x)$$

m_0, m_1, m_2 y γ son constantes a determinarse.

Para verificar la solución adoptada se realizarán las respectivas diferenciaciones:

.../..

$$\frac{\partial i_0}{\partial x} = \gamma m_0 \cosh(\gamma x)$$

$$\frac{\partial^2 i_0}{\partial x^2} = \gamma^2 m_0 \operatorname{senh}(\gamma x)$$

$$\frac{\partial i_1}{\partial x} = \gamma m_1 \cosh(\gamma x)$$

$$\frac{\partial^2 i_1}{\partial x^2} = \gamma^2 m_1 \operatorname{senh}(\gamma x)$$

$$\frac{\partial i_2}{\partial x} = \gamma m_2 \cosh(\gamma x)$$

$$\frac{\partial^2 i_2}{\partial x^2} = \gamma^2 m_2 \operatorname{senh}(\gamma x)$$

Reemplazando en el sistema 1.2.1:

$$\gamma^2 m_0 \operatorname{senh}(\gamma x) = p_{00} m_0 \operatorname{senh}(\gamma x) + p_{01} m_1 \operatorname{senh}(\gamma x) + p_{02} m_2 \operatorname{senh}(\gamma x)$$

$$\gamma^2 m_1 \operatorname{senh}(\gamma x) = p_{10} m_0 \operatorname{senh}(\gamma x) + p_{11} m_1 \operatorname{senh}(\gamma x) + p_{12} m_2 \operatorname{senh}(\gamma x)$$

$$\gamma^2 m_2 \operatorname{senh}(\gamma x) = p_{20} m_0 \operatorname{senh}(\gamma x) + p_{21} m_1 \operatorname{senh}(\gamma x) + p_{22} m_2 \operatorname{senh}(\gamma x)$$

Simplificando $\operatorname{senh}(\gamma x)$ y reuniendo términos semejantes:

$$(p_{00} - \gamma^2) m_0 + p_{01} m_1 + p_{02} m_2 = 0$$

$$p_{10} m_0 + (p_{11} - \gamma^2) m_1 + p_{12} m_2 = 0 \quad 1.2.3$$

$$p_{20} m_0 + p_{21} m_1 + (p_{22} - \gamma^2) m_2 = 0$$

Este sistema es una serie de ecuaciones homogeneas de grado 3..

(el análisis puede extenderse a matrices de grado n)

.../..

El sistema anterior puede ser escrito como:

$$\left(\begin{bmatrix} p_{00} & p_{01} & p_{02} \\ p_{10} & p_{11} & p_{12} \\ p_{20} & p_{21} & p_{22} \end{bmatrix} - \begin{bmatrix} \gamma^2 & 0 & 0 \\ 0 & \gamma^2 & 0 \\ 0 & 0 & \gamma^2 \end{bmatrix} \right) \begin{bmatrix} m_0 \\ m_1 \\ m_2 \end{bmatrix} = \begin{bmatrix} 0 \\ 0 \\ 0 \end{bmatrix}$$

$$(P - \boxed{\gamma^2}) \bar{m} = \bar{0}$$

Una solución del sistema, pero que carece de importancia, es la trivial, o sea, $m_0 = m_1 = m_2 = 0$

Para que el sistema tenga soluciones no triviales es necesario que el determinante de la matriz formada por los coeficientes de m_0 , m_1 y m_2 sea igual a cero: (Anexo N° 1)

$$\det(P - \boxed{\gamma^2}) = \begin{vmatrix} p_{00}-\gamma^2 & p_{01} & p_{02} \\ p_{10} & p_{11}-\gamma^2 & p_{12} \\ p_{20} & p_{21} & p_{22}-\gamma^2 \end{vmatrix} = 0 \quad 1.2.4$$

El mismo que al ser resuelto proporciona un polinomio de tercer grado en γ^2 , del mismo que se derivan tres soluciones: γ_0^2 , γ_1^2 y γ_2^2 . Por definición la ecuación así hallada se denota ecuación característica y sus raíces valores característicos. Referencia N° 2.

Una vez hallados los valores característicos, por cualquier método

do (subrutina VACVEC) se puede substituir cada uno de ellos en el sistema 1.2.3, así si reemplaza γ_0 por γ :

$$(P - \boxed{\gamma_0^2}) \bar{m} = \bar{0}$$

De este sistema de ecuaciones se puede hallar \bar{m}_0 (vector característico correspondiente a γ_0^2), quedando la ecuación:

$$(P - \boxed{\gamma_0^2}) \bar{m}_0 = \bar{0}$$

Al substituir γ_1 por γ :

$$(P - \boxed{\gamma_1^2}) \bar{m} = \bar{0}$$

De este nuevo sistema de ecuaciones se puede hallar \bar{m}_1 (vector característico correspondiente a γ_1^2);

$$(P - \boxed{\gamma_1^2}) \bar{m}_1 = \bar{0}$$

y al reemplazar γ_2 por γ :

$$(P - \boxed{\gamma_2^2}) \bar{m} = \bar{0}$$

Que de igual modo proporciona \bar{m}_2 (vector característico correspondiente a γ_2^2);

$$(P - \boxed{\gamma_2^2}) \bar{m}_2 = \bar{0}$$

Reuniendo las respuestas, pueden ser escritas como:

$$(P - \boxed{\gamma_j^2}) M = \boxed{0} \quad ; \quad j = 1, 2, \dots, n$$

1.2.5

.../...

Donde M tiene en sus columnas los vectores \vec{m}_j (referencia N° 3)

$$M = \begin{bmatrix} m_{00} & m_{01} & m_{02} \\ m_{10} & m_{11} & m_{12} \\ m_{20} & m_{21} & m_{22} \end{bmatrix}$$

La matriz así formada es por definición la "matriz de vectores característicos" (anexo N° 1)

SEGUNDA SOLUCION

La siguiente serie de ecuaciones también cumplen con el sistema:

$$i_0 = m_0 \cosh(\gamma x)$$

$$i_1 = m_1 \cosh(\gamma x) \quad 1.2.6$$

$$i_2 = m_2 \cosh(\gamma x)$$

Donde m_0 , m_1 , m_2 y γ son constantes a determinarse.

Para comprobar si en verdad cumplen con el sistema de ecuaciones propuesto, se van a realizar las respectivas derivaciones:

$$\frac{\partial i_0}{\partial x} = \gamma m_0 \operatorname{senh}(\gamma x)$$

$$\frac{\partial^2 i_0}{\partial x^2} = \gamma^2 m_0 \cosh(\gamma x),$$

$$\frac{\partial i_1}{\partial x} = \gamma m_1 \operatorname{senh}(\gamma x)$$

.../..

$$\frac{\partial^2 i_1}{\partial x^2} = \gamma^2 m_1 \cosh(\gamma x);$$

$$\frac{\partial i_2}{\partial x} = \gamma m_2 \operatorname{senh}(\gamma x)$$

$$\frac{\partial^2 i_2}{\partial x^2} = \gamma^2 m_2 \cosh(\gamma x)$$

Reemplazando en el sistema 1.2.1:

$$\gamma^2 m_0 \cosh(\gamma x) = p_{00} m_0 \cosh(\gamma x) + p_{01} m_1 \cosh(\gamma x) + p_{02} m_2 \cosh(\gamma x)$$

$$\gamma^2 m_1 \cosh(\gamma x) = p_{10} m_0 \cosh(\gamma x) + p_{11} m_1 \cosh(\gamma x) + p_{12} m_2 \cosh(\gamma x)$$

$$\gamma^2 m_2 \cosh(\gamma x) = p_{20} m_0 \cosh(\gamma x) + p_{21} m_1 \cosh(\gamma x) + p_{22} m_2 \cosh(\gamma x)$$

Que al simplificar $\cosh(\gamma x)$; y reuniendo términos semejantes:

$$(p_{00} - \gamma^2) m_0 + p_{01} m_1 + p_{02} m_2 = 0$$

$$p_{10} m_0 + (p_{11} - \gamma^2) m_1 + p_{12} m_2 = 0$$

$$p_{20} m_0 + p_{21} m_1 + (p_{22} - \gamma^2) m_2 = 0$$

Este sistema es igual al sistema 1.2.3, por lo tanto, la solución dada cumple y además se tendrán los mismos valores característicos y vectores característicos.

SOLUCION COMPLETA

La solución completa va a ser la combinación lineal de las soluciones anteriores, para lo cual se introducen las constantes k_0 ,

.../..

k_1, k_2, n_0, n_1 y n_2 , que serán determinadas mediante aplicación de las condiciones de frontera en el sistema dado, así:

$$i_0 = k_0 m_{00} \operatorname{senh}(\gamma_0 x) + k_1 m_{01} \operatorname{senh}(\gamma_1 x) + k_2 m_{02} \operatorname{senh}(\gamma_2 x) + \\ n_0 m_{00} \cosh(\gamma_0 x) + n_1 m_{01} \cosh(\gamma_1 x) + n_2 m_{02} \cosh(\gamma_2 x)$$

$$i_1 = k_0 m_{10} \operatorname{senh}(\gamma_0 x) + k_1 m_{11} \operatorname{senh}(\gamma_1 x) + k_2 m_{12} \operatorname{senh}(\gamma_2 x) + \\ n_0 m_{10} \cosh(\gamma_0 x) + n_1 m_{11} \cosh(\gamma_1 x) + n_2 m_{12} \cosh(\gamma_2 x) \quad 1.2.7$$

$$i_2 = k_0 m_{20} \operatorname{senh}(\gamma_0 x) + k_1 m_{21} \operatorname{senh}(\gamma_1 x) + k_2 m_{22} \operatorname{senh}(\gamma_2 x) + \\ n_0 m_{20} \cosh(\gamma_0 x) + n_1 m_{21} \cosh(\gamma_1 x) + n_2 m_{22} \cosh(\gamma_2 x)$$

En forma matricial:

$$\begin{bmatrix} i_0 \\ i_1 \\ i_2 \end{bmatrix} = \begin{bmatrix} m_{00} & m_{01} & m_{02} \\ m_{10} & m_{11} & m_{12} \\ m_{20} & m_{21} & m_{22} \end{bmatrix} \begin{bmatrix} k_0 \operatorname{senh}(\gamma_0 x) \\ k_1 \operatorname{senh}(\gamma_1 x) \\ k_2 \operatorname{senh}(\gamma_2 x) \end{bmatrix} + \begin{bmatrix} m_{00} & m_{01} & m_{02} \\ m_{10} & m_{11} & m_{12} \\ m_{20} & m_{21} & m_{22} \end{bmatrix} \begin{bmatrix} n_0 \cosh(\gamma_0 x) \\ n_1 \cosh(\gamma_1 x) \\ n_2 \cosh(\gamma_2 x) \end{bmatrix}$$

Factorando los valores k y n :

$$\begin{bmatrix} i_0 \\ i_1 \\ i_2 \end{bmatrix} = \begin{bmatrix} m_{00} & m_{01} & m_{02} \\ m_{10} & m_{11} & m_{12} \\ m_{20} & m_{21} & m_{22} \end{bmatrix} \begin{bmatrix} \operatorname{senh}(\gamma_0 x) & 0 & 0 \\ 0 & \operatorname{senh}(\gamma_1 x) & 0 \\ 0 & 0 & \operatorname{senh}(\gamma_2 x) \end{bmatrix} \begin{bmatrix} k_0 \\ k_1 \\ k_2 \end{bmatrix} + \begin{bmatrix} m_{00} & m_{01} & m_{02} \\ m_{10} & m_{11} & m_{12} \\ m_{20} & m_{21} & m_{22} \end{bmatrix} \begin{bmatrix} \cosh(\gamma_0 x) & 0 & 0 \\ 0 & \cosh(\gamma_1 x) & 0 \\ 0 & 0 & \cosh(\gamma_2 x) \end{bmatrix} \begin{bmatrix} n_0 \\ n_1 \\ n_2 \end{bmatrix}$$

En escritura simplificada:

$$\bar{i} = M \begin{bmatrix} \operatorname{senh}(\gamma_j x) \\ \bar{k}+M \end{bmatrix} \begin{bmatrix} \cosh(\gamma_j x) \\ \bar{n} \end{bmatrix} \quad 1.2.8$$

.../...

Esta es la solución completa al problema propuesto y para comprobar se realizará las debidas diferenciaciones:

$$\frac{\partial \bar{i}}{\partial x} = M \left[\gamma_j^2 \cosh(\gamma_j x) \right] \bar{k} + M \left[\gamma_j \operatorname{senh}(\gamma_j x) \right] \bar{n}$$

$$\frac{\partial^2 \bar{i}}{\partial x^2} = M \left[\gamma_j^2 \operatorname{senh}(\gamma_j x) \right] \bar{k} + M \left[\gamma_j^2 \cosh(\gamma_j x) \right] \bar{n}$$

$$\frac{\partial^2 \bar{i}}{\partial x^2} = (M \left[\operatorname{senh}(\gamma_j x) \right] \bar{k} + M \left[\cosh(\gamma_j x) \right] \bar{n}) \left[\gamma_j^2 \right]$$

Reemplazado en el sistema 1.2.1:

$$(M \left[\operatorname{senh}(\gamma_j x) \right] \bar{k} + M \left[\cosh(\gamma_j x) \right] \bar{n}) \left[\gamma_j^2 \right] - P (M \left[\operatorname{senh}(\gamma_j x) \right] \bar{k} + M \left[\cosh(\gamma_j x) \right] \bar{n}) = 0$$

Simplificado queda:

$$M \left[\gamma_j^2 \right] - PM = 0$$

Despejando

$$M \left[\gamma_j^2 \right] = PM \quad 1.2.9$$

Que si se observa tiene la misma forma que el sistema al cual se llega al aplicar cualquiera de las soluciones fundamentales.

Por otro lado, de la ecuación 1.1 que es:

$$\frac{\partial \bar{i}}{\partial x} = Y_v^-$$

.../...

Se puede tener la expresión para el voltaje en cualquier punto de la línea.

$$Y^{-1} \frac{\partial \bar{i}}{\partial x} = Y^{-1} \bar{v}_v$$

Por lo tanto:

$$\bar{v} = Y^{-1} \frac{\partial \bar{i}}{\partial x}$$

Reemplazando $\frac{\partial \bar{i}}{\partial x}$ (de la ecuación 1.2.8):

$$\bar{v} = Y^{-1} M \left[\gamma_j \cosh(\gamma_j x) \right] \bar{k} + Y^{-1} M \left[\gamma_j \operatorname{senh}(\gamma_j x) \right] \bar{n} \quad 1.2.10$$

Se tiene de esta manera una expresión tanto para corriente, como para voltaje en cualquier punto de la línea en función de las constantes arbitrarias \bar{k} y \bar{n} .

EVALUACION DE LAS CONSTANTES ARBITRARIAS

Las constantes \bar{k} y \bar{n} son determinadas en base a las condiciones de frontera que se establece para la línea.

Según la figura N° 1.1, si $x=0$ se tiene que $\bar{i}=\bar{i}_r$ y $\bar{v}=\bar{v}_r$, y las ecuaciones de corriente y voltaje son:

$$\bar{i}_r = M \left[\operatorname{senh}(0) \bar{k} + M \cosh(0) \bar{n} \right];$$

$$\bar{v}_r = Y^{-1} (M \left[\gamma_j \cosh(0) \bar{k} + M \gamma_j \operatorname{senh}(0) \bar{n} \right])$$

.../...

Pero $\boxed{\operatorname{senh}(0)} = \boxed{0}$ y $\boxed{\cosh(0)} = \boxed{1}$

De ahí que:

$$\bar{i}_x = M n$$

$$\bar{n} = M^{-1} \bar{i}_x$$

l.2.11

Y por otro lado:

$$\bar{v}_x = Y^{-1} M \boxed{\gamma_j} \bar{k}$$

$$\bar{k} = \boxed{\gamma_j}^{-1} M^{-1} Y \bar{v}_x = \frac{1}{\gamma_j} M^{-1} Y \bar{v}_x$$

l.2.12

Luego, las expresiones completas para \bar{i} y \bar{v} en cualquier punto de la línea:

$$\bar{i} = M \frac{\operatorname{senh}(\gamma_j x)}{\gamma_j} + M^{-1} Y \bar{v}_x + M \cosh(\gamma_j x) M^{-1} \bar{i}_x$$

$$\bar{i} = M \frac{\operatorname{senh}(\gamma_j x)}{\gamma_j} + M^{-1} Y \bar{v}_x + M \cosh(\gamma_j x) M^{-1} \bar{i}_x$$

$$\bar{v} = Y^{-1} \left(M \frac{\gamma_j \cosh(\gamma_j x)}{\gamma_j} + M^{-1} Y \bar{v}_x + M \frac{\gamma_j \operatorname{senh}(\gamma_j x)}{\gamma_j} M^{-1} \bar{i}_x \right)$$

$$\bar{v} = Y^{-1} M \cosh(\gamma_j x) M^{-1} Y \bar{v}_x + Y^{-1} M \frac{\gamma_j \operatorname{senh}(\gamma_j x)}{\gamma_j} M^{-1} \bar{i}_x$$

Aplicando a las últimas expresiones de \bar{i} y \bar{v} la segunda condición de frontera se tiene que $\bar{i} = \bar{i}_e$; $\bar{v} = \bar{v}_e$ y $x = x_l$, las ecuaciones quedan:

$$\bar{i}_e = M \frac{\operatorname{senh}(\gamma_j x_l)}{\gamma_j} M^{-1} Y \bar{v}_x + M \cosh(\gamma_j x_l) M^{-1} \bar{i}_x$$

l.2.13

$$\bar{v}_e = Y^{-1} M \boxed{\cosh(\gamma_j x_1)} M^{-1} Y \bar{v}_r + Y^{-1} M \boxed{\gamma_j \operatorname{senh}(\gamma_j x_1)} M^{-1} \bar{i}_r \quad 1.2.14$$

Referencia N° 3

De esta manera se obtienen los parámetros de entrada (\bar{i}_e , \bar{v}_e), en función de los de recepción (\bar{i}_r , \bar{v}_r), además, mediante el uso de estas ecuaciones se encontrarán los elementos de los modelos de la línea.

1.3. Desarrollo y Solución en Base a la Ecuación Diferencial de Voltaje

Se va a partir de la ecuación 1.1.6.

$$\frac{\partial^2 \bar{v}}{\partial x^2} = Q \bar{v} \quad 1.3.1$$

Se puede observar que el sistema 1.3.1. es similar al sistema 1.2.1., de ahí que las respectivas soluciones tendrán la misma forma.

PRIMERA SOLUCION

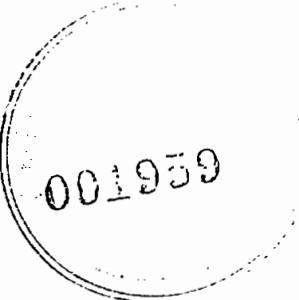
De igual manera que en el caso anterior:

$$v_0 = m'_0 \operatorname{senh}(\gamma' x)$$

$$v_1 = m'_1 \operatorname{senh}(\gamma' x)$$

$$v_0 = m'_2 \operatorname{senh}(\gamma' x)$$

1.3.2



Realizando las respectivas derivadas, reemplazando en 1.3.1., simplificando y agrupando términos semejantes:

$$(q_{00} - \gamma'^2)m'_0 + q_{01}m'_1 + q_{02}m'_2 = 0$$

$$q_{10}m'_0 + (q_{11} - \gamma'^2)m'_1 + q_{12}m'_2 = 0 \quad 1.3.3$$

$$q_{20}m'_0 + q_{21}m'_1 + (q_{22} - \gamma'^2)m'_2 = 0$$

Que como se mencionó, para que exista una solución no trivial para las constantes m'_0 , m'_1 y m'_2 , el determinante de sus respectivos coeficientes debe ser igual a cero, o sea:

$$\begin{vmatrix} q_{00} - \gamma'^2 & q_{01} & q_{02} \\ q_{10} & q_{11} - \gamma'^2 & q_{12} \\ q_{20} & q_{21} & q_{22} - \gamma'^2 \end{vmatrix} = \begin{vmatrix} q_{00} & q_{01} & q_{02} \\ q_{10} & q_{11} & q_{12} \\ q_{20} & q_{21} & q_{22} \end{vmatrix} - \begin{vmatrix} \gamma'^2 & 0 & 0 \\ 0 & \gamma'^2 & 0 \\ 0 & 0 & \gamma'^2 \end{vmatrix} = \boxed{0}$$

Pero, según anexo N° 1, los valores y vectores característicos de YZ son iguales a los de ZY, ó sea los de P son iguales a los de Q. De ahí que no se necesitará de los apóstrofes para distinguirlos.

SEGUNDA SOLUCION

Como en el caso anterior otra solución sería:

$$v_0 = m_0 \cosh(\gamma x)$$

$$v_1 = m_1 \cosh(\gamma x)$$

$$v_2 = m_2 \cosh(\gamma x)$$

1.3.4

.../..

Que al probarla como solución proporcionará idénticos valores y vectores característicos.

SOLUCION COMPLETA

La solución completa, como se ha mencionado, es la combinación lineal de las anteriores:

$$v_0 = m_{00}k_0 \operatorname{senh}(\gamma_0 x) + m_{01}k_1 \operatorname{senh}(\gamma_1 x) + m_{02}k_2 \operatorname{senh}(\gamma_2 x) +$$

$$m_{00}n_0 \cosh(\gamma_0 x) + m_{01}n_1 \cosh(\gamma_1 x) + m_{02}n_2 \cosh(\gamma_2 x)$$

$$v_1 = m_{10}k_0 \operatorname{senh}(\gamma_0 x) + m_{11}k_1 \operatorname{senh}(\gamma_1 x) + m_{12}k_2 \operatorname{senh}(\gamma_2 x) +$$

$$m_{10}n_0 \cosh(\gamma_0 x) + m_{11}n_1 \cosh(\gamma_1 x) + m_{12}n_2 \cosh(\gamma_2 x)$$

$$v_2 = m_{20}k_0 \operatorname{senh}(\gamma_0 x) + m_{21}k_1 \operatorname{senh}(\gamma_1 x) + m_{22}k_2 \operatorname{senh}(\gamma_2 x) +$$

$$m_{20}n_0 \cosh(\gamma_0 x) + m_{21}n_1 \cosh(\gamma_1 x) + m_{22}n_2 \cosh(\gamma_2 x)$$

Que puede ser escrita como:

$$\tilde{v} = M \begin{bmatrix} \operatorname{senh}(\gamma_j x) \\ \tilde{k} + M \begin{bmatrix} \cosh(\gamma_j x) \\ \tilde{n} \end{bmatrix} \end{bmatrix} \quad 1.3.5$$

$$\text{Al probarla como solución se llegará a: } M \begin{bmatrix} \gamma_j^2 \\ \tilde{j} \end{bmatrix} = QM \quad 1.3.6$$

Por otro lado:

$$\frac{\partial \tilde{v}}{\partial x} = z \tilde{i}, \text{ de donde } \tilde{i} = z^{-1} \frac{\partial \tilde{v}}{\partial x} \quad 1.3.7.$$

Derivando 1.3.5 y reemplazando en 1.3.7:

$$\tilde{i} = z^{-1} (M \begin{bmatrix} \gamma_j \cosh(\gamma_j x) \\ \tilde{k} + M \begin{bmatrix} \gamma_j \operatorname{senh}(\gamma_j x) \\ \tilde{n} \end{bmatrix} \end{bmatrix}) \quad 1.3.8$$

.../..

Las constantes \bar{k} y \bar{n} se determinan al reemplazar las condiciones de frontera, si $x=0$, entonces $\bar{i}=\bar{i}_r$ y $\bar{v}=\bar{v}_r$ que dando las ecuaciones 1.3.5 y 1.3.7 como:

$$\begin{aligned}\bar{v}_r &= M \left[\operatorname{senh}(\gamma_j 0) \right] \bar{k} + M \left[\cosh(\gamma_j 0) \right] \bar{n} = Mn \\ \bar{i}_r &= z^{-1} M \left[\gamma_j \cosh(\gamma_j 0) \right] \bar{k} + z^{-1} M \left[\gamma_j \operatorname{senh}(\gamma_j 0) \right] \bar{n} = z^{-1} M \left[\gamma_j \right] \bar{k}\end{aligned}$$

De las dos expresiones últimas:

$$\begin{aligned}\bar{n} &= M^{-1} \bar{v}_r \\ \bar{k} &= \frac{1}{\gamma_j} M^{-1} z \bar{i}_r\end{aligned}$$

Y reemplazando en 1.3.5 y 1.3.7:

$$\begin{aligned}\bar{v} &= M \left[\operatorname{senh}(\gamma_j x) \right] \left[\frac{1}{\gamma_j} M^{-1} z \bar{i}_r \right] + M \left[\cosh(\gamma_j x) \right] M^{-1} \bar{v}_r \\ \bar{i} &= z^{-1} M \left[\gamma_j \cosh(\gamma_j x) \right] \left[\frac{1}{\gamma_j} M^{-1} z \bar{i}_r \right] + z^{-1} M \left[\gamma_j \operatorname{senh}(\gamma_j x) \right] M^{-1} \bar{v}_r\end{aligned}$$

Simplificando y ordenado:

$$\begin{aligned}\bar{v} &= M \left[\cosh(\gamma_j x) \right] M^{-1} \bar{v}_r + M \left[\frac{\operatorname{senh}(\gamma_j x)}{\gamma_j} \right] M^{-1} z \bar{i}_r \\ \bar{i} &= z^{-1} M \left[\gamma_j \operatorname{senh}(\gamma_j x) \right] M^{-1} \bar{v}_r + z^{-1} M \left[\cosh(\gamma_j x) \right] M^{-1} z \bar{i}_r\end{aligned}$$

Y que aplicadas al extremo emisor:

$$\bar{v}_e = M \left[\cosh(\gamma_j x_1) \right] M^{-1} \bar{v}_r + M \left[\frac{\operatorname{senh}(\gamma_j x_1)}{\gamma_j} \right] M^{-1} z \bar{i}_r \quad 1.3.9$$

$$\bar{i}_e = Z^{-1} M \left[\gamma_j \operatorname{senh}(\gamma_j xl) \right] M^{-1} \bar{v}_r + Z^{-1} M \left[\cosh(\gamma_j xl) \right] M^{-1} Z \bar{i}_r \quad 1.3.10$$

(Referencia N° 3)

Expresiones que rigen el comportamiento total de una línea de transmisión en cuanto a corrientes y voltajes, y serán usadas al encontrar los elementos de los modelos Pi y T.

1.4. Determinación de las Constantes A, B, C y D del Cuadripolo Equivalente de Líneas de Transmisión

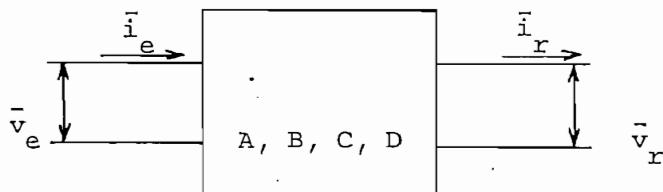


FIGURA N° 1.2. CONSTANTES DEL CUADRIPOLO EQUIVALENTE.

Por teoría de cuadripolos, el voltaje y corriente de envío en función de los de recepción se relacionan por medio de:

$$\begin{bmatrix} \bar{v}_e \\ \bar{i}_e \end{bmatrix} = \begin{bmatrix} A & B \\ C & D \end{bmatrix} \begin{bmatrix} \bar{v}_r \\ \bar{i}_r \end{bmatrix}$$

(Referencia N° 4)

De donde:

.../...

$$\bar{v}_e = \bar{A}\bar{v}_r + \bar{B}\bar{i}_r \quad 1.4.1$$

$$\bar{i}_e = \bar{C}\bar{v}_r + \bar{D}\bar{i}_r \quad 1.4.2$$

Del desarrollo en base a la ecuación diferencial de corriente:

$$\bar{v}_e = Y^{-1} M \left[\cosh(\gamma_j xl) M^{-1} Y \bar{v}_r + Y^{-1} M \frac{\sinh(\gamma_j xl)}{\gamma_j} M^{-1} \bar{i}_r \right] \quad 1.4.3$$

$$\bar{i}_e = M \left[\frac{\sinh(\gamma_j xl)}{\gamma_j} \right] M^{-1} Y \bar{v}_r + M \left[\cosh(\gamma_j xl) \right] M^{-1} \bar{i}_r \quad 1.4.4$$

Comparando las ecuaciones 1.4.1 y 1.4.2 con 1.4.3 y 1.4.4 se llega a determinar las constantes A, B, C y D.

$$A = Y^{-1} M \left[\cosh(\gamma_j xl) \right] M^{-1} Y \quad 1.4.5$$

$$B = Y^{-1} M \left[\frac{\sinh(\gamma_j xl)}{\gamma_j} \right] M^{-1} \quad 1.4.6$$

$$C = M \left[\frac{\sinh(\gamma_j xl)}{\gamma_j} \right] M^{-1} Y \quad 1.4.7$$

$$D = M \left[\cosh(\gamma_j xl) \right] M^{-1} \quad 1.4.8$$

Si se toma a la ecuación 1.2.9 y despejando M

$$M \left[\frac{\gamma_j^2}{Y} \right] = PM \quad 1.4.9$$

$$YZM = M \left[\frac{\gamma_j^2}{Y} \right]$$

$$M = YZM \left[\frac{1}{\gamma_j^2} \right] \quad 1.4.9$$

y:

$$M^{-1} = \left[\frac{1}{\gamma_j^2} \right] M^{-1} Z^{-1} Y^{-1}$$

(Referencia N° 5)

... / ...

Porque

$$MM^{-1} = \boxed{1}$$

$$YZM \boxed{\frac{1}{\gamma_j^2}} \quad \boxed{\gamma_j^2} M^{-1} Z^{-1} Y^{-1} = \boxed{1}$$

De ahí que:

$$Y^{-1} M = Y^{-1} Y Z M \quad \boxed{\frac{1}{\gamma_j^2}} = Z M \quad \boxed{\frac{1}{\gamma_j^2}}$$

Y:

$$M^{-1} Y = \boxed{\gamma_j^2} M^{-1} Z^{-1} Y^{-1} Y = \boxed{\gamma_j^2} M^{-1} Z^{-1}$$

Reemplazando M , M^{-1} , $Y^{-1} M$ y $M^{-1} Y$ en las expresiones para A, B,

C y D:

$$A = Z M \quad \boxed{\frac{1}{\gamma_j^2}} \quad \boxed{\cosh(\gamma_j x l)} \quad \boxed{\gamma_j^2} M^{-1} Z^{-1}$$

$$A = Z M \quad \boxed{\cosh(\gamma_j x l)} \quad M^{-1} Z^{-1} \quad 1.4.10$$

$$B = Z M \quad \boxed{\frac{1}{\gamma_j^2}} \quad \boxed{\gamma_j \operatorname{senh}(\gamma_j x l)} M^{-1}$$

$$B = Z M \quad \boxed{\frac{\operatorname{senh}(\gamma_j x l)}{\gamma_j}} M^{-1} = x l Z M \quad \boxed{\frac{\operatorname{senh}(\gamma_j x l)}{\gamma_j x l}} M^{-1} \quad 1.4.11$$

$$C = M \quad \boxed{\frac{\operatorname{senh}(\gamma_j x l)}{\gamma_j}} \quad \boxed{\gamma_j^2} M^{-1} Z^{-1}$$

$$C = M \quad \boxed{\gamma_j \operatorname{senh}(\gamma_j x l)} \quad M^{-1} Z^{-1} \quad 1.4.12$$

Y:

.../...

$$D = Y Z M \left[\frac{1}{\gamma_j^2} \right] \left[\cosh(\gamma_j x l) \right] \left[\gamma_j^2 \right] M^{-1} Z^{-1} Y^{-1}$$

$$D = Y Z M \left[\cosh(\gamma_j x l) \right] M^{-1} Z^{-1} Y^{-1} \quad 1.4.13$$

(Referencia N° 3)

De la misma forma se pueden encontrar las constantes A, B, C y D partiendo de las ecuaciones 1.3.8 y 1.3.9 desarrolladas de la ecuación diferencial de voltaje, o sea:

$$\bar{v}_e = M \left[\cosh(\gamma_j x l) \right] M^{-1} \bar{v}_r + M \left[\frac{\operatorname{senh}(\gamma_j x l)}{\gamma_j} \right] M^{-1} Z \bar{i}_r$$

$$\bar{i}_e = Z^{-1} M \left[\gamma_j \operatorname{senh}(\gamma_j x l) \right] M^{-1} \bar{v}_r + Z^{-1} M \left[\cosh(\gamma_j x l) \right] M^{-1} Z \bar{i}_r$$

Comparando estas dos expresiones con 1.4.1 y 1.4.2:

$$A = M \left[\cosh(\gamma_j x l) \right] M^{-1} \quad 1.4.14$$

$$B = M \left[\frac{\operatorname{senh}(\gamma_j x l)}{\gamma_j} \right] M^{-1} Z \quad 1.4.15$$

$$C = Z^{-1} M \left[\gamma_j \operatorname{senh}(\gamma_j x l) \right] M^{-1} \quad 1.4.16$$

$$D = Z^{-1} M \left[\cosh(\gamma_j x l) \right] M^{-1} Z \quad 1.4.17$$

(Referencia N° 3)

Expandiendo la ecuación 1.3.6

$$M \left[\gamma_j^2 \right] = Q M$$

$$Z Y M = M \left[\gamma_j^2 \right] \quad 1.4.18$$

Con el objeto de transformar las ecuaciones de las constantes se van a hallar expresiones para: M , M^{-1} , $Z^{-1}M$ y $M^{-1}Z$ partiendo de la 1.4.18

$$M = ZYM \boxed{\frac{1}{\gamma_j^2}}$$

1.4.18

$$M^{-1} = \boxed{\frac{\gamma_j^2}{1}} M^{-1} Y^{-1} Z^{-1}$$

$$Z^{-1} M = YM \boxed{\frac{1}{\gamma_j^2}}$$

y:

$$M^{-1} Z = \boxed{\frac{\gamma_j^2}{1}} M^{-1} Y^{-1}$$

Reemplazando en las últimas expresiones de A B C y D:

$$A = ZYM \boxed{\cosh(\gamma_j x_1)} M^{-1} Y^{-1} Z^{-1} \quad 1.4.19$$

$$B = M \boxed{\gamma_j \operatorname{senh}(\gamma_j x_1)} M^{-1} Y^{-1} \quad 1.4.20$$

$$C = YM \boxed{\frac{\operatorname{senh}(\gamma_j x_1)}{\gamma_j}} M^{-1} \quad 1.4.21$$

$$D = YM \boxed{\cosh(\gamma_j x_1)} M^{-1} Y^{-1} \quad 1.4.22$$

(Referencia N° 3.)

1.5. Equivalente Pi de Líneas de Transmisión

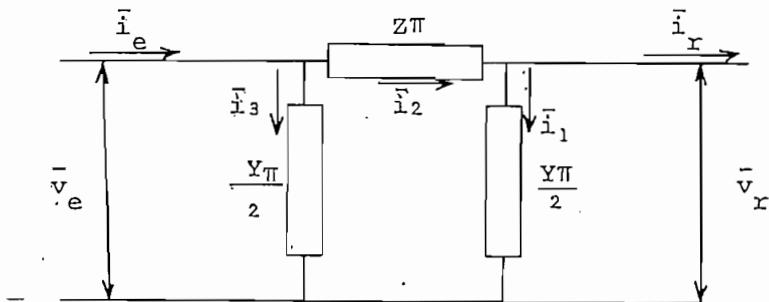


FIGURA 1.3 EQUIVALENTE PI.

Se van a hallar expresiones de \bar{i}_e y \bar{v}_e en funciones de \bar{i}_r , \bar{v}_r

y las constantes de la línea, para luego comparar con las ecuaciones 1.2.13 y 1.2.14, luego con 1.3.9 y 1.3.10.

$$\bar{i}_e = \bar{i}_3 + \bar{i}_2$$

$$\bar{i}_e = \bar{i}_3 + \bar{i}_1 + \bar{i}_r$$

Pero:

$$\bar{i}_1 = \frac{Y\pi}{2} \bar{v}_r;$$

$$\bar{i}_3 = \frac{Y\pi}{2} \bar{v}_e$$

Luego:

$$\bar{i}_e = \frac{Y\pi}{2} \bar{v}_e + \frac{Y\pi}{2} \bar{v}_r + \bar{i}_r$$

y:

$$\bar{v}_e = \bar{v}_r + Z\pi \bar{i}_2$$

$$\bar{v}_e = \bar{v}_r + Z\pi (\bar{i}_1 + \bar{i}_r)$$

$$\bar{v}_e = \bar{v}_r + Z\pi \left(\frac{Y\pi}{2} \right) \bar{v}_r + \bar{i}_r$$

$$\bar{v}_e = \bar{v}_r + Z\pi \left(\frac{Y\pi}{2} \right) \bar{v}_r + Z\pi \bar{i}_r$$

$$\bar{v}_e = \left(\boxed{1} + Z\pi \frac{Y\pi}{2} \right) \bar{v}_r + Z\pi \bar{i}_r$$

1.5.1

Reemplazando en la última expresión de \bar{i}_e

$$\bar{i}_e = \frac{Y\pi}{2} \left(\boxed{1} + Z\pi \frac{Y\pi}{2} \right) \bar{v}_r + \frac{Y\pi}{2} Z\pi \bar{i}_r + \frac{Y\pi}{2} \bar{v}_r + \bar{i}_r$$

$$\bar{i}_e = \frac{Y\pi}{2} \left(\boxed{1} + Z\pi \frac{Y\pi}{2} + \boxed{1} \right) \bar{v}_r + \left(\boxed{1} + \frac{Y\pi}{2} Z\pi \right) \bar{i}_r \quad 1.5.2.$$

Según teoría de cuadripolos vista en el capítulo anterior, y -
observando las ecuaciones 1.5.1 y 1.5.2:

$$A = \boxed{1} + Z\pi \frac{Y\pi}{2} \quad 1.5.3$$

$$B = Z\pi \quad 1.5.4$$

$$C = \frac{Y\pi}{2} \left(\boxed{2} + Z\pi \frac{Y\pi}{2} \right) \quad 1.5.5$$

$$D = \boxed{1} + \frac{Y\pi}{2} Z\pi \quad 1.5.6$$

(Referencia N° 3)

Obtención del Equivalente Pi por Aplicación de las Ecuaciones

Resultantes del Diferencial de Corriente.-

.../..

Las ecuaciones 1.4.11 y 1.4.12 fueron derivadas de la ecuación diferencial de corriente; y de estas se parte para encontrar las expresiones del equivalente Pi..

$$B = x_1 Z M \boxed{\frac{\operatorname{senh}(\gamma_j x_1)}{\gamma_j x_1}} M^{-1}$$

Comparando 1.4.7 con 1.5.4

$$Z\pi = x_1 Z M \boxed{\frac{\operatorname{senh}(\gamma_j x_1)}{\gamma_j x_1}} M^{-1} \quad 1.5.7$$

Expresión de la impedancia serie del equivalente Pi de líneas de Transmisión, y que es usada en el programa digital (subroutine EQPIYT).

(Referencia N° 3)

Por otro lado, premultiplicando la inversa de 1.5.4 en 1.5.3;

$$B^{-1} A = B^{-1} + B^{-1} Z\pi \frac{Y\pi}{2}$$

Pero $B^{-1} = Z^{-1}$

$$B^{-1} A = B^{-1} + \frac{Y\pi}{2}$$

Luego:

$$\frac{Y\pi}{2} = B^{-1} A - B^{-1}$$

En esta ecuación se va a evaluar primero $B^{-1} A$; y luego B^{-1} ; se va a analizar con A tomada de 1.4.5 y B de 1.4.6:

.../..

$$B^{-1} = M \begin{bmatrix} 1 \\ \gamma_j \operatorname{senh}(\gamma_j xl) \end{bmatrix} M^{-1} Y$$

$$A = Y^{-1} M \begin{bmatrix} \cosh(\gamma_j xl) \end{bmatrix} M^{-1} Y$$

$$B^{-1} A = M \begin{bmatrix} 1 \\ \gamma_j \operatorname{senh}(\gamma_j xl) \end{bmatrix} M^{-1} Y Y^{-1} M \begin{bmatrix} \cosh(\gamma_j xl) \end{bmatrix} M^{-1} Y$$

$$B^{-1} A + M \begin{bmatrix} \cosh(\gamma_j xl) \\ \gamma_j \operatorname{senh}(\gamma_j xl) \end{bmatrix} M^{-1} Y$$

De ahí que:

$$\frac{Y\pi}{2} = M \begin{bmatrix} \cosh(\gamma_j xl) \\ \gamma_j \operatorname{senh}(\gamma_j xl) \end{bmatrix} M^{-1} Y - M \begin{bmatrix} 1 \\ \gamma_j \operatorname{senh}(\gamma_j xl) \end{bmatrix} M^{-1} Y$$

$$\frac{Y\pi}{2} = M \begin{bmatrix} \cosh(\gamma_j xl) - 1 \\ \gamma_j \operatorname{senh}(\gamma_j xl) \end{bmatrix} M^{-1} Y$$

Por otro lado, de las funciones hiperbolicas:

$$\tanh \frac{\theta}{2} = \frac{\operatorname{senh} \frac{\theta}{2}}{\cosh \frac{\theta}{2}} = \frac{\cosh \theta - 1}{\operatorname{senh} \theta}$$

(Referencia N° 4)

De ahí que:

$$\frac{Y\pi}{2} = \frac{xl}{2} M \begin{bmatrix} \tanh(\gamma_j xl/2) \\ \gamma_j xl/2 \end{bmatrix} M^{-1} Y \quad 1.5.8$$

(Referencia N° 3)

Ecuación usada en el Programa Digital (Subrutina EQPIYT).

Obtención del equivalente Pi por Aplicación de las Ecuaciones
Resultantes del Diferencial de Voltaje.-

Las ecuaciones que se van a usar son: 1.4.14, 1.4.15, 1.4.20,
1.5.3 y 1.5.4

Comparando 1.5.4 y 1.4.15

$$Z_{\pi} = x_{lM} \left[\frac{\operatorname{senh}(\gamma_j x_l)}{\gamma_j x_l} \right] M^{-1} Z = M \left[\frac{\gamma_j \operatorname{senh}(\gamma_j x_l)}{\gamma_j} \right] M^{-1} Y^{-1} \quad 1.5.9$$

(Referencia N° 3)

Por otro lado, se tiene también:

$$\frac{Y_{\pi}}{2} = B^{-1} A - B^{-1}$$

Si se toma B de 1.4.20 y A de 1.4.14

$$B^{-1} A = YM \left[\frac{1}{\gamma_j \operatorname{senh}(\gamma_j x_l)} \right] M^{-1} M \left[\frac{\cosh(\gamma_j x_l)}{\gamma_j} \right] M^{-1}$$

$$B^{-1} A = YM \left[\frac{\cosh(\gamma_j x_l)}{\gamma_j \operatorname{senh}(\gamma_j x_l)} \right] M^{-1}$$

$$\frac{Y_{\pi}}{2} = YM \left[\frac{\cosh(\gamma_j x_l)}{\gamma_j \operatorname{senh}(\gamma_j x_l)} \right] M^{-1} - YM \left[\frac{1}{\gamma_j \operatorname{senh}(\gamma_j x_l)} \right] M^{-1}$$

$$\frac{Y_{\pi}}{2} = YM \left[\frac{\cosh(\gamma_j x_l) - 1}{\gamma_j \operatorname{senh}(\gamma_j x_l)} \right] M^{-1}$$

$$\frac{Y\pi}{2} = -\frac{x_1}{2} YM \quad \boxed{\frac{\tanh(\gamma_j x_1/2)}{\gamma_j x_1/2}} \quad M^{-1} = Z^{-1} M \quad \boxed{\gamma_j \tanh(\gamma_j x_1/2)} \quad M^{-1}$$

1.5.10

(Referencia N° 3)

1.6. Equivalente T de Líneas de Transmisión

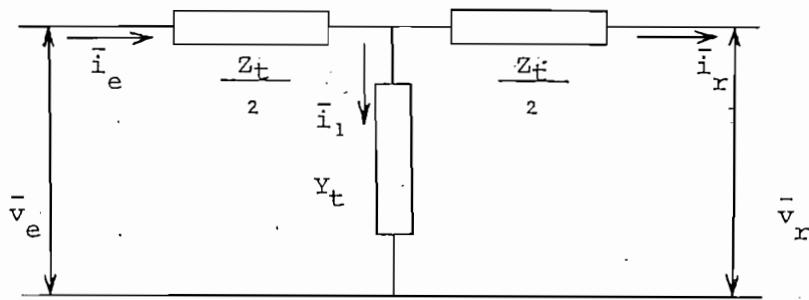


FIGURA N° 1.4 EQUIVALENTE T

En la figura N° 1.4

$$\bar{i}_e = \bar{i}_1 + \bar{i}_x$$

$$\bar{i}_1 = Y_t (\bar{v}_x + \frac{Z_t}{2} \cdot \bar{i}_x)$$

$$\bar{i}_e = Y_t \bar{v}_x + Y_t \frac{Z_t}{2} \cdot \bar{i}_x + \bar{i}_x$$

$$\bar{i}_e = Y_t \bar{v}_x + (Y_t \frac{Z_t}{2} + [1]) \bar{i}_x \quad 1.6.1$$

$$\bar{v}_e = \bar{v}_x + \frac{Z_t}{2} \cdot \bar{i}_x + \frac{Z_t}{2} \bar{i}_e$$

$$\bar{v}_e = \bar{v}_x + \frac{Z_t}{2} \bar{i}_x + \frac{Z_t}{2} \cdot Y_t \bar{v}_x + \frac{Z_t}{2} (Y_t \frac{Z_t}{2} + [1]) \bar{i}_x$$

.../...

$$\hat{v}_e = (\boxed{1} + \frac{z_t}{2} y_t) \bar{v}_r + \frac{z_t}{2} (y_t - \frac{z_t}{2} + \boxed{2}) \bar{i}_r \quad 1.6.2$$

De 1.6.1 y 1.6.2

$$A = \boxed{1} + \frac{z_t}{2} y_t \quad 1.6.3$$

$$B = \frac{z_t}{2} (y_t - \frac{z_t}{2} + \boxed{2}) = \frac{z_t}{2} (\boxed{2} + y_t - \frac{z_t}{2}) \quad 1.6.4$$

$$C = y_t \quad 1.6.5$$

$$D = y_t - \frac{z_t}{2} + \boxed{1} = \boxed{1} + y_t - \frac{z_t}{2} \quad 1.6.6$$

(Referencia N° 3)

Obtención del Equivalente T por Medio de las Ecuaciones Resultantes del Diferencial de Corriente.

Para el objeto se van a necesitar las ecuaciones 1.4.7, 1.4.10 y 1.4.12 que son respectivamente:

$$C = M \left[\frac{\operatorname{senh}(\gamma_j x_1)}{\gamma_j} \right] M^{-1} Y$$

$$A = ZM \left[\cosh(\gamma_j x_1) \right] M^{-1} Z^{-1}$$

$$C = M \left[\gamma_j \operatorname{senh}(\gamma_j x_1) \right] M^{-1} Z^{-1}$$

Comparando las expresiones para C (1.6.5 y 1.4.7)

$$Y_t = x_1 M \left[\frac{\operatorname{senh}(\gamma_j x_1)}{\gamma_j x_1} \right] M^{-1} Y \quad 1.6.7$$

(Referencia N° 3)

Ecuación que se usará en el programa (Subrutina EQPIYT)

Ahora si se toma 1.6.3 y se posmultiplica por C^{-1} :

$$AC^{-1} = C^{-1} + \frac{Z_t}{2} Y_t C^{-1}$$

$$AC^{-1} = C^{-1} + \frac{Z_t}{2}$$

$$\frac{Z_t}{2} = AC^{-1} - C^{-1}$$

$$AC^{-1} = ZM \boxed{\cosh(\gamma_j xl)} M^{-1} Z^{-1} ZM \boxed{\frac{1}{\gamma_j \operatorname{senh}(\gamma_j xl)}} M^{-1}$$

$$AC^{-1} = ZM \boxed{\frac{\cosh(\gamma_j xl)}{\gamma_j \operatorname{senh}(\gamma_j xl)}} M^{-1}$$

$$C^{-1} = ZM \boxed{\frac{1}{\gamma_j \operatorname{senh}(\gamma_j xl)}} M^{-1}$$

$$\frac{Z_t}{2} = ZM \boxed{\frac{\cosh(\gamma_j xl)}{\gamma_j \operatorname{senh}(\gamma_j xl)}} M^{-1} - ZM \boxed{\frac{1}{\gamma_j \operatorname{senh}(\gamma_j xl)}} M^{-1}$$

$$\frac{Z_t}{2} = ZM \boxed{\frac{\cosh(\gamma_j xl) - 1}{\gamma_j \operatorname{senh}(\gamma_j xl)}} M^{-1}$$

$$\frac{Z_t}{2} = \frac{xl}{2} ZM \boxed{\frac{\tanh(\gamma_j xl/2)}{\gamma_j xl/2}} M^{-1}$$

1.6.8

(Referencia N° 3)

Ecuación usada en el programa digital (Subrutina EQPIYT)

Obtención del Equivalente T por Medio de las Ecuaciones Resultantes del Diferencial de Voltaje.-

.../...

Se van a usar las ecuaciones 1.4.14, 1.4.16 y 1.4.21 que son respectivamente:

$$A = M \boxed{\cosh(\gamma_j xl)} M^{-1}$$

$$C = Z^{-1} M \boxed{\gamma_j \operatorname{senh}(\gamma_j xl)} M^{-1}$$

$$C = YM \boxed{\frac{\operatorname{senh}(\gamma_j xl)}{\gamma_j}} M^{-1} \quad 1.6.9$$

De esta última expresión y de la 1.6.5:

$$y_t = xl YM \boxed{\frac{\operatorname{senh}(\gamma_j xl)}{\gamma_j xl}} M^{-1} \quad 1.6.10$$

(Referencia N° 3.)

De igual manera que el caso anterior

$$\frac{Z_t}{2} = AC^{-1} \neg C^{-1}$$

$$AC^{-1} = M \boxed{\cosh(\gamma_j xl)} M^{-1} M \boxed{\frac{1}{\gamma_j \operatorname{senh}(\gamma_j xl)}} M^{-1} Z$$

$$AC^{-1} = M \boxed{\frac{\cosh(\gamma_j xl)}{\gamma_j \operatorname{senh}(\gamma_j xl)}} M^{-1} Z$$

$$C^{-1} = M \boxed{\frac{1}{\gamma_j \operatorname{senh}(\gamma_j xl)}} M^{-1} Z$$

$$\frac{Z_t}{2} = M \boxed{\frac{\cosh(\gamma_j xl)}{\gamma_j \operatorname{senh}(\gamma_j xl)}} M^{-1} Z - M \boxed{\frac{1}{\gamma_j \operatorname{senh}(\gamma_j xl)}} M^{-1} Z$$

.../...

$$\frac{z_t}{2} = M \left[\frac{\cosh(\gamma_j x_l) - 1}{\gamma_j \sinh(\gamma_j x_l)} \right] M^{-1} z$$

$$\frac{z_t}{2} = \frac{x_l}{2} M \left[\frac{\tanh(\gamma_j x_l/2)}{\gamma_j x_l/2} \right] M^{-1} z$$

1.6.11

(Referencia N° 3)

RESUMEN DE FORMULAS

Con el objeto de facilitar la identificación de fórmulas utilizadas en el programa digital, se van a enlistar las fórmulas que serán usadas en el programa.

(Subrutina EQPIYT)

$$Z\pi = xlZM \left[\frac{\operatorname{senh}(\gamma_j xl)}{\gamma_j xl} \right] M^{-1}$$

$$\frac{Y\pi}{2} = \frac{xl}{2} M \left[\frac{\tanh(\gamma_j xl/2)}{\gamma_j xl/2} \right] M^{-1} Y$$

$$Y_t = xlM \left[\frac{\operatorname{senh}(\gamma_j xl)}{\gamma_j xl} \right] M^{-1} Y$$

$$\frac{Z_t}{2} = \frac{xl}{2} ZM \left[\frac{\tanh(\gamma_j xl/2)}{\gamma_j xl/2} \right] M^{-1}$$

Donde:

$Z\pi$ matriz impedancia serie del equivalente Pi de líneas.

$\frac{Y\pi}{2}$ matriz admitancia shunt conectada a ambos extremos de la línea, en el equivalente Pi

Y_t matriz admitancia shunt del equivalente T, conectada en la mitad de la línea.

$\underline{z_t}$ matriz impedancia serie del equivalente T, conectada en
 2 ambos extremos.

M matriz de vectores característicos.

xl longitud de la línea.

γ_j j-ésimo valor característico

z matriz impedancia serie por unidad de longitud.

y matriz admitancia shunt por unidad de longitud.

C A P I T U L O II

PROGRAMA Y DIAGRAMAS DE FLUJO

El Programa digital usa el algoritmo (fórmulas), que se desarrollan en el Capítulo anterior, proporcionando las matrices de los equivalentes que tienen la siguiente forma:

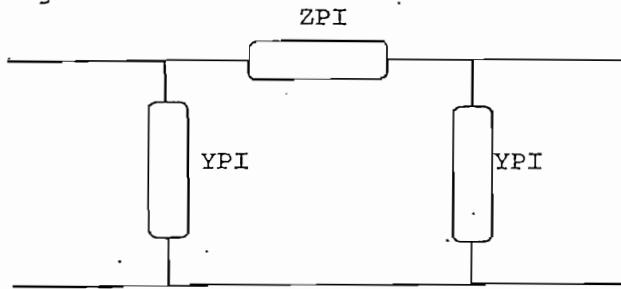


FIGURA 2.1. EQUIVALENTE PI

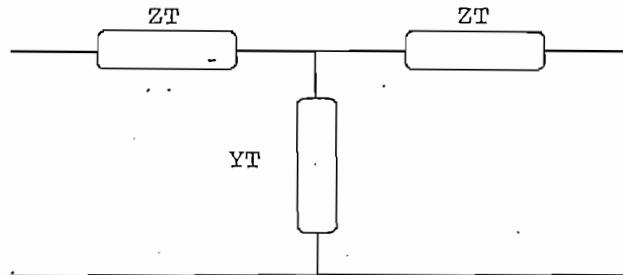


FIGURA 2.2. EQUIVALENTE T

Cada una de las subrutinas realiza un paso específico tendiente a encontrar los parámetros de las fórmulas, estando a cargo del programa el control del flujo lógico.

.../..

LISTADO DE VARIABLES

En el programa se utilizan dos clases de variables:

1. Variables dimensionadas

1.1. Complejas, Doble Precisión:

A. Matriz que almacena el producto $Y * Z$, a la cual se hallan los valores y vectores característicos. (Subrutina VACVEC); auxiliar en el cálculo algunas subrutinas.

B. Matriz que almacena el producto $Y * Z$, debido a que A es transformada en el cálculo de los valores característicos. (Subrutina VACVEC); auxiliar en el cálculo algunas subrutinas.

C. Matriz que almacena los vectores que deflestan sucesivamente a la matriz original. (Subrutina VACVEC); auxiliar en el cálculo de algunas subrutinas.

D. Vector conteniendo los inversos de la raíz cuadrada de los valores característicos. (Subrutina CARACT)

DIAG1. Vector contenido los senos hiperbólicos de los va
lores característicos. (Subrutina EQPIYT).

DIAG2. Vector que contiene las tangentes hipergólicas de -
los valores característicos. (Subrutina EQPIYT).

VAC. Vector contenido los valores característicos de -
Y * Z (programa principal); subrutina EQPIY y CARACT
W = VAC; en VACVEC VP = VAC.

VEC. Matriz cuyas columnas son los vectores característi-
cos correspondientes a VAC (programa principal), en
subrutinas EQPYT y CARACT MA = VEC; en VACVEC -
VEP = VEC.

VEC1. Matriz contenido la inversa de VEC (programa prin-
cipal), en subrutina EQPYT M1 = VEC1.

V. Vector auxiliar en el cálculo de VEC (Subrutina -
VACVEC).

VI. Vector, primera aproximación al vector característi-
co. (Subrutina VACVEC).

X. Vector que post-multiplica a una matriz (Subrutina -
MATVEC); en subrutina VECLEN vector cuyo módulo es -

hallado.

Y. Matriz admitancia Shunt por unidad de longitud; en Subrutina VACVEC es un vector auxiliar en el cálculo.

YPI. Matriz, admitancia Shunt conectada a cada extremo - del equivalente PI.

YT. Matriz, admitancia Shunt conectada en el centro del equivalente T. ..

YZ. Matriz producto Y * Z

YZU. Matriz $(Y * Z) / [U] - [1]$ $[U] = -\omega^2 v \epsilon$

Z. Matriz impedancia serie por unidad de longitud; auxiliar en algunas subrutinas.

ZPI. Matriz impedancia serie del equivalente PI.

ZT. Matriz impedancia serie conectada a cada lado del - equivalente T.

1.2. Reales, Doble Precisión:

B. Parte real de una matriz a escribirse (Subrutina ESCRI)

C. Parte inmagnaria de una matriz a escribirse (Subrutina
ESCRIBI)

1.3. Enteras:

LT Vector contenido indicadores en subrutina INVERS.

1.4. Alfa - Numéricas;

COMEN Vector que almacena los títulos que identifican la -
línea.

UNID Vector que contiene las unidades y componentes en que
está la línea.

2. Variables no dimensionadas

2.1. Complejas, Doble Precisión;

XI Primera aproximación al valor característico dominante
(Subrutina VACYEC).

.. / ..

XF Valor característico dominante, y auxiliar en el cálculo. (Subrutina VACVEC).

T1 En T1 se guarda, para comparación, los valores de la diagonal de una matriz a ser invertida. (Subrutina INVERS)

2.2. Reales, Doble Precisión:

XL Longitud de la línea. (millas o kilómetros).

XLL Longitud de la línea con signo menos, para calcular senh y cosh.

X1 Parte real de la raíz cuadrada de cada valor característico, por definición, amortiguamiento. (Subrutina - CARACT),

Y1 Parte imaginaria de la raíz de cada valor característico, por definición: velocidad de propagación de la onda. (Subrutina CARACT),

S Escalar a ser multiplicado por una matriz (Subrutina SCAMAT); auxiliar en otras subrutinas.

U Escalar = -4.0919231D-06; si Y y Z están dadas en millas, y = -1.580576D-06, si Y y Z están dadas en kilómetros . . / .

2.3. Enteras:

N Rango de la matriz

NP Número de problemas a ser resuelto.

NTC Número de tarjetas de títulos.

ICV Indicador de convergencia de valores característicos.

JCIM Indicador de inversión de una matriz.

JCI1 Indicador para que se realice, o no, el cálculo de parámetros característicos.

JCI2 Indicador que ordena el cálculo del equivalente T.

JCU Indicador de unidades de Y y Z.

JCU1 Indicador de componentes en que están dadas las matrices de datos.

JCU2 Indicador para ordenar cambio de componentes.

2.1. Programa Principal

El Programa Principal se encarga de realizar las siguientes funciones:

1. Lee el número de problemas que se calcularán (NP)
2. Lee los siguientes datos:
rango de las matrices Y y Z (N), longitud (XL), indicador para ordenar el cálculo de las matrices de impedancia y admittance características (JCI1), indicador para ordenar el cálculo del equivalente T de líneas (JCI2), número de tarjetas para identificar la línea (NTC), indicador de unidades en que están dadas Y y Z (JCU), indicador de componentes en las que están Y y Z (JCU1), indicador de componentes en que se requieren los resultados (JUC2)
3. Lee las tarjetas de identificación de la línea (COMEN), y datos de impedancia y admitancia por unidad de longitud Z, Y
4. Imprime en la salida los datos para identificar cada línea.
(COMEN, N, xl, Y, Z)
5. Llama a la subrutina MULTIP para formar $YZ = Y * Z$, matriz a la cual se hallarán los valores y vectores característicos.

.../..

6. Con el objeto de que los valores y vectores característicos sean separados, realiza $(YZ / \boxed{-\omega^2 V\varepsilon}) - \boxed{1}$, donde $\boxed{-\omega^2 V\varepsilon}$ se calcula en base al indicador de unidades
7. Llama a la subrutina YACVEC para hallar los valores y vectores característicos (\overline{VAC} , VEC)
8. Calcula $\overline{VAC} = \boxed{-\omega^2 V\varepsilon} (\overline{VAC} + \boxed{1})$, siendo estos los valores característicos de YZ , y luego realiza $\overline{VAC} = \overline{(VAC)}^{1/2}$
9. Llama a la subrutina CARACT para hallar impedancia y admisión características Z_0 , Y_0
10. Llama a la subrutina EQPIYT para hallar los equivalentes P_i y T de la línea, Z_{PI} , Y_{PI} , Z_T , Y_T (Figuras 2.1 y 2.2)
11. Imprime resultados según indicadores (llama a COMPON si es solicitado cambiar de componentes)

DOS FORTRAN IV 360N-F0-479 3-8

```
0001      COMPLEX*16 Y,Z,YPI,ZPI,YT,ZT,YZU,YZ,VEC,VEC1,VAC
0002      DIMENSION COMEN(200),YZ(10,10),ZT(10,10),YT(10,10),VEC1(10,10)
0003      DIMENSION ZPI(10,10),YPI(10,10),UNID(6)
0004      COMMON VAC(10),VEC(10,10),YZU(10,10),Z(10,10),Y(10,10)
0005      EQUIVALENCE (Z,ZPI),(Y,YPI)
0006      DOUBLE PRECISION U,XL
0007      READ(1,900)NP
0008  900 FORMAT(9X,I1)
0009      IF(NP.GT.5)GO TO100
C      C      LEE INDICADORES Y DATOS GENERALES DE LA LINEA
0010     DO 50 KP=1,NP
0011     READ(1,3)N,XL,JCI1,JCI2,NTC,JCU,JCU1,JCU2
0012  3  FORMAT(3X,I2,D10.1,B6(4X,I1))
0013     IF(NTC.LT.0.OR.NTC.GT.5)GO TO 100
0014     K=NTC*20
0015     DO 2 J=1,K,20
0016     J1=J+19
0017  2  READ(1,60)(COMEN(I),I=J,J1)
0018  60 FORMAT(20A4)
0019     DATA UNID(1),UNID(2),UNID(3),UNID(4),UNID(5),UNID(6)/'MILL','KLM,'
0020     1,'SEC.', 'FASE', 'SEC.', 'FASE'
0021     DO 6 I=1,N
0022  6  READ(1,5)(Y(I,J),J=1,N)
0023     DO 4 I=1,N
0024  4  READ(1,5)(Z(I,J),J=1,N)
0025  5  FORMAT(4D20.8)
C      C      DETECTA ERRORES EN LOS DATOS
0026     IF(N.LE.0.OR.N.GT.10)GO TO 100
0027     IF(XL.LE.0)GO TO 100
0028     IF(JCI1.LT.0.OR.JCI1.GT.1)GO TO 100
0029     IF(JCI2.LT.0.OR.JCI2.GT.1)GO TO 100
0030     IF(JCU.LT.0.OR.JCU.GT.1)GO TO 100
0031     IF(JCU1.LT.0.OR.JCU1.GT.1)GO TO 100
0032     IF(JCU2.LT.0.OR.JCU2.GT.1)GO TO 100
C      C      ESCRIBE DATOS
0033     WRITE(3,8)
0034  8  FORMAT(1H1)
0035     WRITE(3,61)
0036     FORMAT(//30X,'CALCULO DE LOS EQUIVALENTES PI Y T DE LINEAS DE TRA
0037 1NSMISSION',/30X,60('*'))
0038     WRITE(3,500)
0039  500 FORMAT(/////////58X,'ZPI',/56X,7('*'),/46X,11('*'),5X,11('*'),/52X,'*'
0040  1,3X,7('*'),3X,'*',/52X,'*',13X,'*',/51X,'***',11X,'***',/51X,'*',*
0041  1,11X,'*',/51X,'*',11X,'*',/48X,'YPI',11X,'*',YPI,1/51X,'*'
0042  1,'*',11X,'*',/51X,'*',11X,'*',/51X,'***',11X,'***',/52X,'*',1
0043  13X,'*',/52X,'*',13X,'*',/46X,27('*'))
0044     WRITE(3,501)
0045  501 FORMAT(/////////51X,'ZT',13X,'ZT',/49X,7('*'),7X,7('*'),/46X,4('*'),5X
0046  1,9('*'),5X,4('*'),/49X,7('*'),3X,'*',3X,7(*'),/59X,'*',/58X,'***'
0047  1,/58X,'*',/58X,'*',/56X,'YT',/58X,'*',/58X,'*',/58X,'*',/58X,'**'
0048  1,'*',/59X,'*',/59X,'*',/46X,27('*'))
0049     WRITE(3,8)
0050     IF(JCU.EQ.1)GO TO 200
0051     JK1=1
0052     GO TO 203
0053  200 JK2=2
0054  203 IF(JCU1.EQ.1)GO TO 201
0055     JK1=3
0056     GO TO 204
0057  201 JK1=4
0058  204 IF(JCU2.EQ.1)GO TO 202
0059     JK2=5
0060     GO TO 205
0061  202 JK2=6
0062  205 CONTINUE
```

DOS FORTRAN IV 360N-F0-479 3-8

```
0063      WRITE(3,15)
0064      15 FORMAT(/52X,'DATOS DE ENTRADA',/52X,17('*'))
0065      DO 13 J=1,K,20
0066      J1=J+19
0067      13 WRITE(3,41)(COMEN(I),I=J,J1)
0068      41 FORMAT(//20X,20A4)
0069      WRITE(3,12)N
0070      12 FORMAT(//40X,'N: .......,I2,' NUMERO DE CONDUCTORES EQUIVALENT
0071      1ES')
0072      WRITE(3,11)XL,UNID(JK)
0073      11 FORMAT(//40X,'LONGITUD:...,F4.1,1X,3A4)
0074      WRITE(3,17)UNID(JK1)
0075      17 FORMAT(//40X,'DATOS EN COMPONENTES DE',3A4)
0076      WRITE(3,16)UNID(JK)
0077      16 FORMAT(//40X,'LA MATRIZ IMPEDANCIA SERIE POR',3A4,/40X,41('*'))
0078      CALL ESCRI(Z,N)
0079      WRITE(3,18)UNID(JK)
0080      18 FORMAT(//40X,'LA MATRIZ ADMITANCIA SHUNT POR',3A4,/40X,41('*'))
0081      CALL ESCRI(Y,N)

C
C      REALIZA EL PRODUCTO Y*Z
0082      CALL MULTIP(Y,Z,YZ,N)

C
C      SEPARA LOS VALORES CARACTERISTICOS
0083      IF(JCU.EQ.1)GO TO 101
0084      U=-4.0919231D-06
0085      GO TO 102
0086      101 U=-1.580576D-06
0087      102 CONTINUE
0088      DO 19 I=1,N
0089      DO 19 J=1,N
0090      19 YZU(I,J)=YZ(I,J)/U
0091      DO 20 I=1,20
0092      20 YZU(I,I)=YZU(I,I)-(1.0D0,0.0D0)

C
C      ORDENA HALLAR LOS VALORES Y VECTORES CARACTERISTICOS
0093      CALL VACVEC(N,ICV)

C
C      VERIFICA CONVERGENCIA DE VALORES CARACTERISTICOS
0094      IF(ICV.EQ.0)GO TO 50

C
C      MODIFICA LOS VALORES CARACTERISTICOS SEGUN TEORIA
0095      DO 108 I=1,N
0096      108 VAC(I)=U*(1.0D0,0.0D0)+VAC(I)
0097      DO 10 I=1,N
0098      10 VAC(I)=CDSQRT(VAC(I))
0099      IF(JCI1.EQ.0)GO TO 110
0100      CALL CARACT(N,JCIM,UNID,JK)
0101      IF(JCIM.EQ.1)GO TO 50
0102      110 CONTINUE

C
C      ORDENA HALLAR LOS EQUIVALENTES PI Y T
0103      CALL EQPIYT(VEC1,N,XL,ZT,YT,JCIM,JCI2)
0104      IF(JCIM.EQ.1)GO TO 50

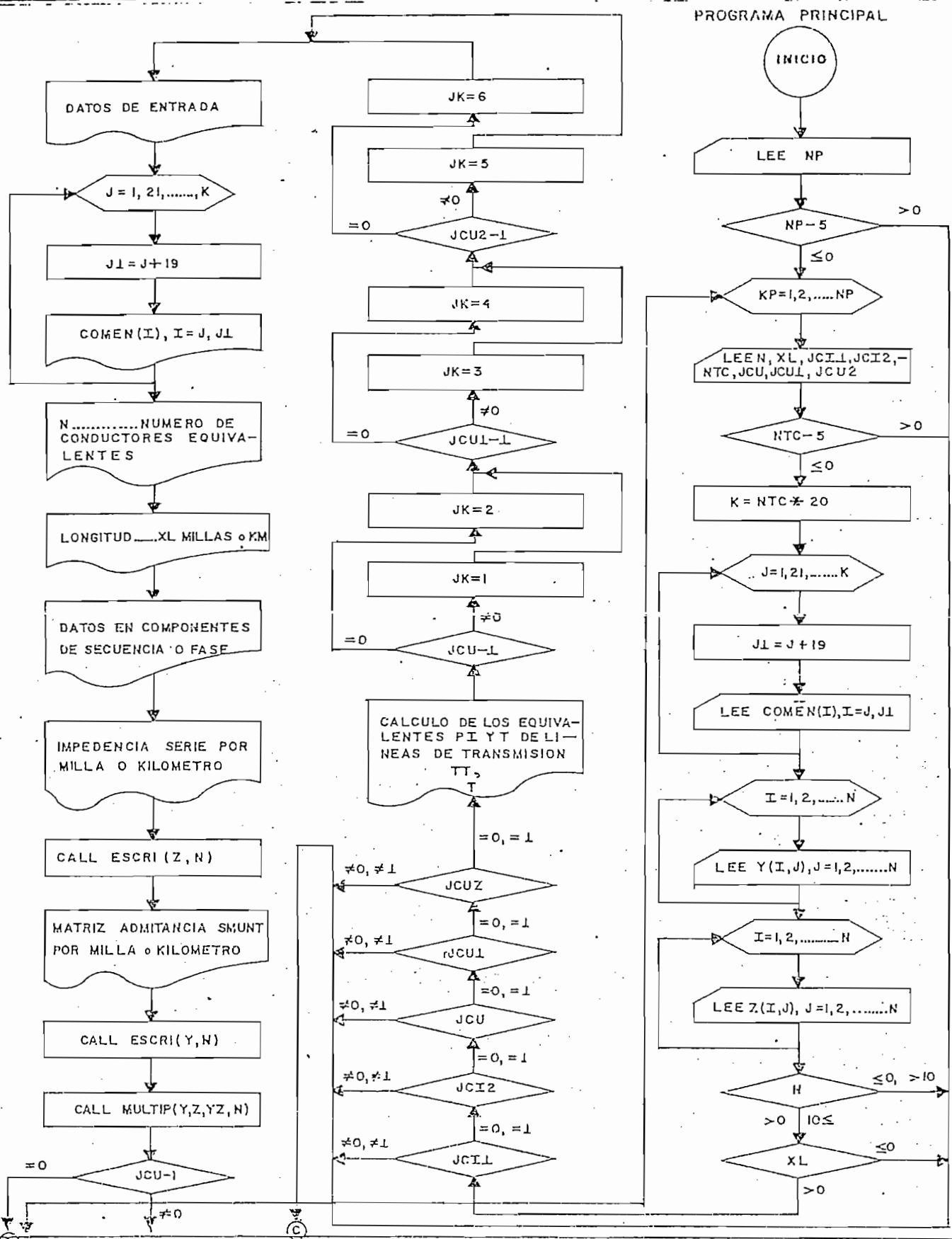
C
C      CAMBIA DE COMPONENTES SI ES SOLICITADO
0105      IF(JCU1.EQ.JCU2)GO TO 123
0106      CALL COMPON(ZPI,N,JCU1,JCU2)
0107      CALL COMPON(YPI,N,JCU1,JCU2)
0108      IF(JCI2.EQ.0)GO TO 123
0109      CALL COMPON(ZT,N,JCU1,JCU2)
0110      CALL COMPON(YT,N,JCU1,JCU2)
0111      123 CONTINUE
0112      WRITE(3,124)UNID(JK2)
0113      124 FORMAT(//40X,'RESULTADOS EN COMPONENTES DE',3A4,/40X,38('*'))

C
C      IMPRIME RESULTADOS SEGUN INDICADORES
0114      WRITE(3,33)
```

DOS FORTRAN IV 360N-F0-479 3-8

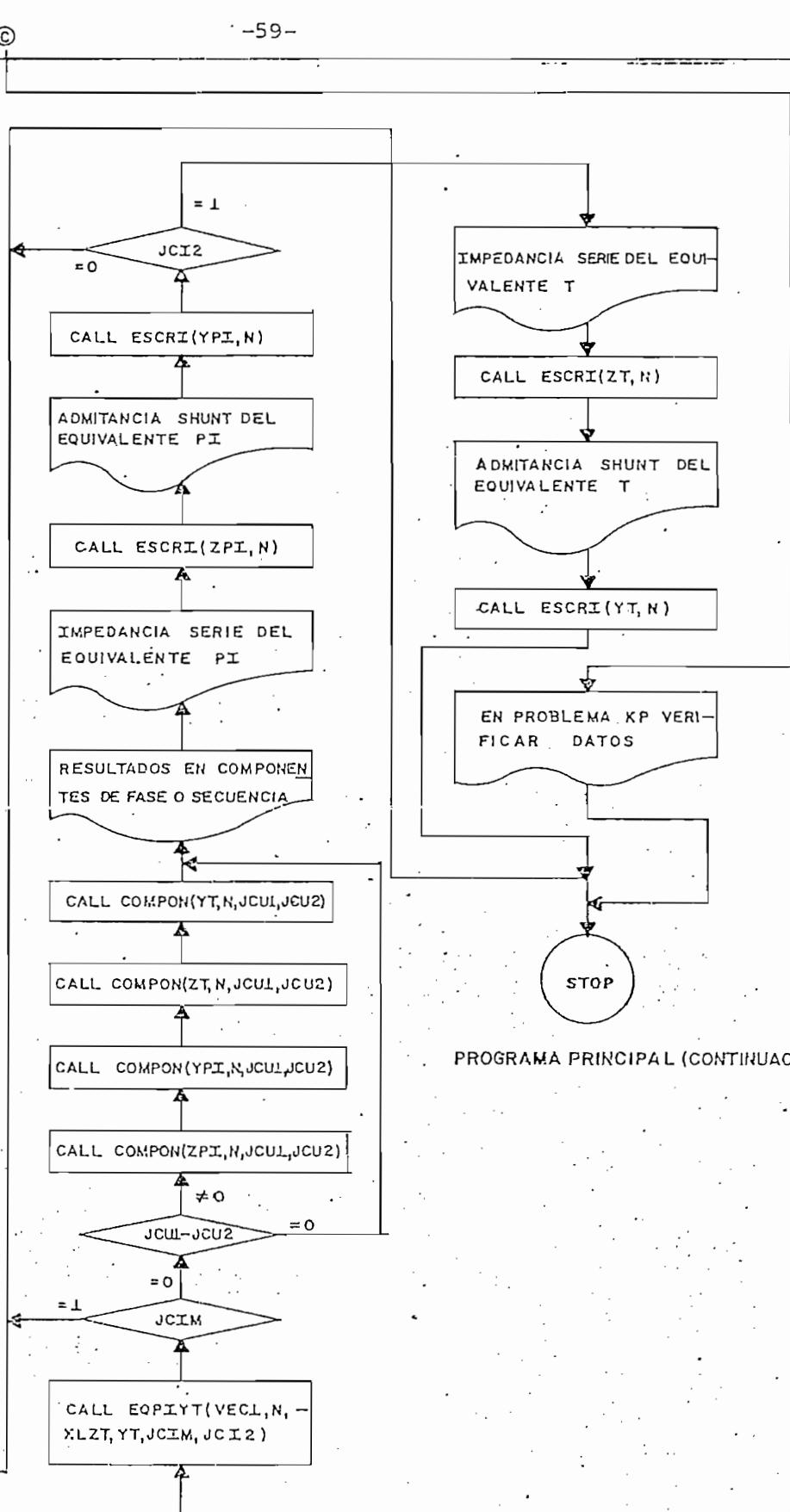
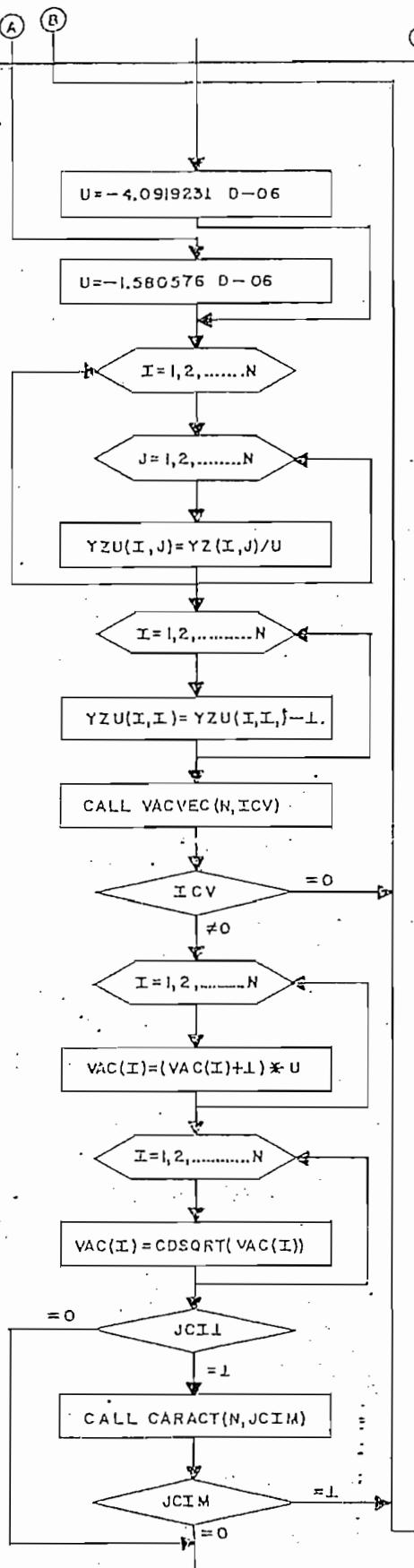
```
0115    33 FORMAT(/30X,'LA MATRIZ IMPEDANCIA SERIE DEL EQUIVALENTE PI ES;'/3
0116      10X,49('*'))
0117      CALL ESCRI(ZPI,N)
0118      WRITE(3,34)
0119    34 FORMAT(/30X,'LA MATRIZ DE ADMITANCIA SHUNT DEL EQUIVALENTE PI ES;
0120      1',/31X,52('*'))
0121      CALL ESCRI(YPI,N)
0122      IF(JCI2.EQ.0)GO TO 50
0123      WRITE(3,121)
0124    121 FORMAT('//40X,'MATRIZ IMPEDANCIA SERIE DEL EQUIVALENTE T',/40X,41('
0125      1*x'))
0126      CALL ESCRI(ZT,N)
0127      WRITE(3,122)
0128    122 FORMAT('//40X,'MATRIZ ADMITANCIA SHUNT DEL EQUIVALENTE T',/40X,41('
0129      1*x'))
0130      CALL ESCRI(YT,N)
0131      GO TO 50
0132    100 WRITE(3,109)KP
0133    109 FORMAT(/30X,'EN PROBLEMA:',I2,'VERIFICAR DATOS')
0134      GO TO 83
0135    50 CONTINUE
0136    83 CONTINUE
0137      STOP
0138      END
```

DIAGRAMA DE FLUJO



(A), (B)

(C)



PROGRAMA PRINCIPAL (CONTINUACION)

2.2. Subrutinas Empleadas

El programa tiene como auxiliares a once subrutinas que realizan procesos específicos. Estas son:

1. VACVEC : Halla los valores y vectores característicos Y*Z
2. EQPIYT : Calcula los elementos de los modelos PI y T
3. INVERS : Invierte una matriz compleja
4. CARACT : Halla los parámetros característicos de una línea
5. ESCRI : Escribe matrices complejas
6. COMPON : Cambia de componentes a los equivalentes
7. MULTIP : Multiplica dos matrices complejas
8. MATEQ : Iguala dos matrices complejas
9. MATVEC : Multiplica una matriz por un vector
10. SCAMAT : Multiplica una matriz por un escalar
11. VECLEN : Halla el módulo de un vector complejo.

SUBRUTINA VACVEC

Mediante esta subrutina se calculan los valores y vectores característicos de matrices complejas, usando aritmética en doble precisión.

El método usado es el de la potencia, similar al de Bernoulli para calcular las raíces de un polinomio, debido a la semejanza

.../...

que existe entre hallar los valores característicos de una matriz y hallar las raíces de un polinomio. (Referencia N° 2)

Por el método de la potencia se halla el valor característico dominante de la matriz, y luego, mediante la deflación de Wielandt se modifica la matriz original, con el propósito de tener como valor característico dominante el menor en magnitud, y así sucesivamente. (Referencia N° 2)

Método de la Potencia (MISES)

Sea λ_n el módulo del n ésmo valor característico y

$$\lambda_1 > \lambda^2 > \dots > \lambda_n$$

Sea A la matriz a la cual se van a hallar los valores y vectores característicos, y \bar{v}_0 el vector inicial. Como los vectores característicos forman una base en el espacio n dimensional, y asumiendo que $\bar{x}_1, \bar{x}_2, \dots, \bar{x}_n$ son vectores característicos.

entonces:

$$\bar{v}_0 = c_1 \bar{x}_1 + c_2 \bar{x}_2 + \dots + c_n \bar{x}_n$$

y, por otro lado:

$$|\bar{x}_1| = |\bar{x}_2| = \dots = |\bar{x}_n| = 1$$

Luego si se realiza:

.../...

$$\bar{v}_1 = \frac{\bar{Av}_0}{|\bar{Av}_0|}$$

$$\bar{v}_2 = \frac{\bar{Av}_1}{|\bar{Av}_1|}$$

$$\text{En general: } \bar{v}_m = \frac{\bar{Av}_{m-1}}{|\bar{Av}_{m-1}|}$$

SV.1

Desarrollando esta última ecuación:

$$\bar{v}_m = \frac{\bar{Av}_0^m}{|\bar{Av}_0^m|}$$

$$\frac{\bar{Av}_0^m}{|\bar{Av}_0^m|} = \frac{A^m(c_1\bar{x}_1 + c_2\bar{x}_2 + \dots + c_n\bar{x}_n)}{|A^m(c_1\bar{x}_1 + c_2\bar{x}_2 + \dots + c_n\bar{x}_n)|}$$

$$\frac{\bar{Av}_0^m}{|\bar{Av}_0^m|} = \frac{c_1 A^m \bar{x}_1 + c_2 A^m \bar{x}_2 + \dots + c_n A^m \bar{x}_n}{|c_1 A^m \bar{x}_1 + c_2 A^m \bar{x}_2 + \dots + c_n A^m \bar{x}_n|}$$

$$\text{Pero en general } A^m \bar{x} = \lambda^m \bar{x} \quad (\text{ver Anexo N° 1})$$

$$\frac{\bar{Av}_0^m}{|\bar{Av}_0^m|} = \frac{c_1 \lambda^m \bar{x}_1 + c_2 \lambda^m \bar{x}_2 + \dots + c_n \lambda^m \bar{x}_n}{|c_1 \lambda^m \bar{x}_1 + c_2 \lambda^m \bar{x}_2 + \dots + c_n \lambda^m \bar{x}_n|}$$

$$\frac{\bar{Av}_0^m}{|\bar{Av}_0^m|} = \frac{c_1 \lambda_1^m (\bar{x}_1 + \frac{c_2}{c_1} (\frac{\lambda_2}{\lambda_1})^m \bar{x}_2 + \dots + \frac{c_n}{c_1} (\frac{\lambda_n}{\lambda_1})^m \bar{x}_n)}{|c_1 \lambda_1^m (1 + \left| \frac{c_2}{c_1} \right|^m + \dots + \left| \frac{c_n}{c_1} \right|^m) \bar{x}_1|}$$

$$\lim_{m \rightarrow \infty} \frac{\bar{Av}_0^m}{|\bar{Av}_0^m|} = \frac{c_1 \lambda_1^m \bar{x}_1}{|c_1 \lambda_1^m|}$$

$$\lim_{m \rightarrow \infty} \frac{\bar{Av}_0^m}{|\bar{Av}_0^m|} = \bar{x}_1$$

... / ...

Luego;

$$\lim_{m \rightarrow \infty} \bar{v}_m = \lim_{m \rightarrow \infty} \frac{\bar{A}^m \bar{v}_0}{|\bar{A}^m \bar{v}_0|} = \bar{x}_1 \text{ L.q.q.d.}$$

(ver Referencia N° 6)

En la ecuación SV.1

$$\begin{aligned} |\bar{A}\bar{v}_{m-1}| \bar{v}_m &= \bar{A}\bar{v}_{m-1} = A \frac{\bar{A}\bar{v}_{m-2}}{|\bar{A}\bar{v}_{m-2}|} \\ |\bar{A}\bar{v}_{m-1}| \bar{v}_m &= \frac{A(c_1 \lambda_1^{m-1} \bar{x}_1 + c_2 \lambda_2^{m-1} \bar{x}_2 + \dots + c_n \lambda_n^{m-1} \bar{x}_n)}{|c_1 \lambda_1^{m-1} \bar{x}_1 + c_2 \lambda_2^{m-1} \bar{x}_2 + \dots + c_n \lambda_n^{m-1} \bar{x}_n|} \\ |\bar{A}\bar{v}_{m-1}| \bar{v}_m &= \frac{c_1 \lambda_1^{m-1} \bar{x}_1 + c_2 \lambda_2^{m-1} \bar{x}_2 + \dots + c_n \lambda_n^{m-1} \bar{x}_n}{|c_1 \lambda_1^{m-1} \bar{x}_1 + c_2 \lambda_2^{m-1} \bar{x}_2 + \dots + c_n \lambda_n^{m-1} \bar{x}_n|} \\ |\bar{A}\bar{v}_{m-1}| \bar{v}_m &= \frac{c_1 \lambda_1^{m-1} \bar{x}_1 (1 + \frac{c_2}{c_1} (\frac{\lambda_2}{\lambda_1})^{m-1} \bar{x}_2 + \dots + \frac{c_n}{c_1} (\frac{\lambda_n}{\lambda_1})^{m-1} \bar{x}_n)}{|c_1| |\lambda_1^{m-1}| (1 + \left| \frac{c_2}{c_1} \right| (\left| \frac{\lambda_2}{\lambda_1} \right|)^{m-1} + \dots + \left| \frac{c_n}{c_1} \right| (\left| \frac{\lambda_n}{\lambda_1} \right|)^{m-1})} \\ \lim_{m \rightarrow \infty} (|\bar{A}\bar{v}_{m-1}| \bar{v}_m) &= \frac{c_1 \lambda_1^m \bar{x}_1}{|c_1 \lambda_1^{m-1}|} \times \frac{|\lambda_1|}{|\lambda_1|} \end{aligned}$$

$$\lim_{m \rightarrow \infty} (|\bar{A}\bar{v}_{m-1}| \bar{v}_m) = \frac{c_1 \lambda_1^m}{|c_1| |\lambda_1^m|} |\lambda_1| \bar{x}_1 = |\lambda_1| \bar{x}_1$$

$$\lim_{m \rightarrow \infty} |\bar{A}\bar{v}_{m-1}| \lim_{m \rightarrow \infty} \bar{v}_m = \lambda_1 \bar{x}_1$$

Pero por la demostración anterior

$$\lim_{m \rightarrow \infty} \bar{v}_m = \bar{x}_1$$

Por lo tanto:

$$\lim_{m \rightarrow \infty} |A\bar{v}_{m-1}| = |\lambda_1| \quad \text{L.q.q.d.}$$

(ver Referencia N° 6.1)

Una vez hallados de esta manera \bar{x} y $|\lambda_1|$, se modificará la matriz original mediante la deflación de Wielandt para hallar \bar{x}_2 y $|\lambda_2|$.

La deflación de Wielandt usa;

$$A_1 = A - \lambda_1 \bar{x}_1 v^{-T}$$

$$\text{En esta clase de deflación } v = \frac{1}{\lambda_1 x_1} A_{1j}$$

Dónde λ_1 es el valor característico calculado;

x_1 es el primer elemento del vector característico.

A_{1j} es la primera fila de A

$$A_1 = A - \lambda_1 \frac{1}{x_1} \bar{x}_1 A_{1j}$$

$$A_1 = A - \frac{1}{x_1} \bar{x}_1 A_{1j}$$

sv.2

A_1 tiene ceros en la primera fila y tiene los mismos valores - característicos que A a excepción de λ_1 que está substituida por cero.

Demarcación:

Para comprensión se analizará en forma desarrollada,

$$A_1 = \begin{bmatrix} a_{11} & a_{12} & a_{13} \\ a_{21} & a_{22} & a_{23} \\ a_{31} & a_{32} & a_{33} \end{bmatrix} - \begin{bmatrix} \frac{a_{11}x_1}{x_1} & \frac{a_{12}x_1}{x_1} & \frac{a_{13}x_1}{x_1} \\ \frac{a_{11}x_2}{x_1} & \frac{a_{12}x_2}{x_1} & \frac{a_{13}x_2}{x_1} \\ \frac{a_{11}x_3}{x_1} & \frac{a_{12}x_3}{x_1} & \frac{a_{13}x_3}{x_1} \end{bmatrix}$$

Si al segundo elemento del segundo miembro de la ecuación se lo designa con A_R :

$$A_R = \begin{bmatrix} a_{11} & a_{12} & a_{13} \\ \frac{a_{11}x_2}{x_1} & \frac{a_{12}x_2}{x_1} & \frac{a_{13}x_2}{x_1} \\ \frac{a_{11}x_3}{x_1} & \frac{a_{12}x_3}{x_1} & \frac{a_{13}x_3}{x_1} \end{bmatrix}$$

Esta es una matriz que tiene sus filas linealmente dependientes, y tiene como único valor característico λ_1 y su correspondiente vector característico \bar{x}_1 ; o sea $A_R \bar{x}_1 = \lambda_1 \bar{x}_1$

Con el objeto de ver la influencia que tiene el restar A_R de la matriz original, se hallará el valor característico dominante de la matriz transformada. Suponiendo que \bar{x}_1 sea un vector característico correspondiente a λ_1 , entonces:

$$(A - A_R) \bar{x}_1 = A \bar{x}_1 - A_R \bar{x}_1$$

$$\text{Pero } A \bar{x}_1 = \lambda_1 \bar{x}_1$$

$$\text{y también } A_R \bar{x}_1 = \lambda_1 \bar{x}_1$$

De ahí que:

.../...

$$(A - A_R) \bar{x}_1 = \bar{0}$$

Esto quiere decir que la matriz transformada no tendrá componente en la dirección de \bar{x}_1 . Será ortogonal a \bar{x}_1 .

Si a esta matriz transformada se aplica nuevamente el método de la potencia, el método convergerá hacia λ_2 y, \bar{x}_2 respectivamente, se procede de igual manera hasta obtener todos los valores y vectores característicos de la matriz.

Los vectores característicos de la matriz original se relacionan con los de las matrices defletadas mediante:

$$\bar{x}_k = (\lambda_j - \lambda_1) \bar{w}_j + \lambda_1 (\bar{v}^T \bar{w}_j) \bar{x}_1 ; \quad k = 2, \dots, N$$

(ver Referencia N° 2)

Donde:

λ_j Valor característico dominante de la matriz defletada.

λ_1 Valor característico dominante de la matriz original.

\bar{w}_j Vector característico correspondiente a λ_j

\bar{v}^T Vector que defleta la matriz original

\bar{x}_1 Vector característico correspondiente λ_1

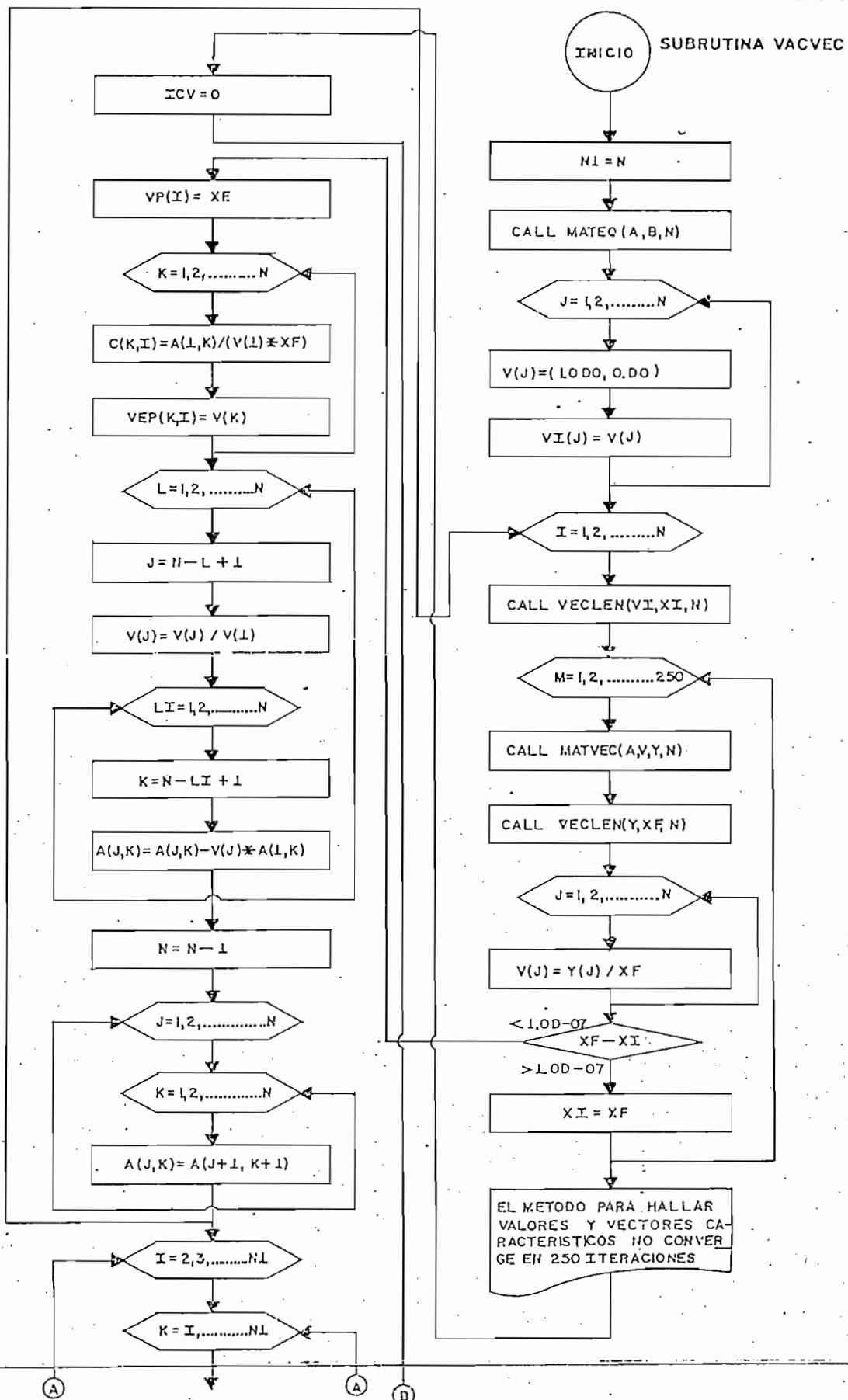
DOS FORTRAN IV 360N-FD-479 3-8

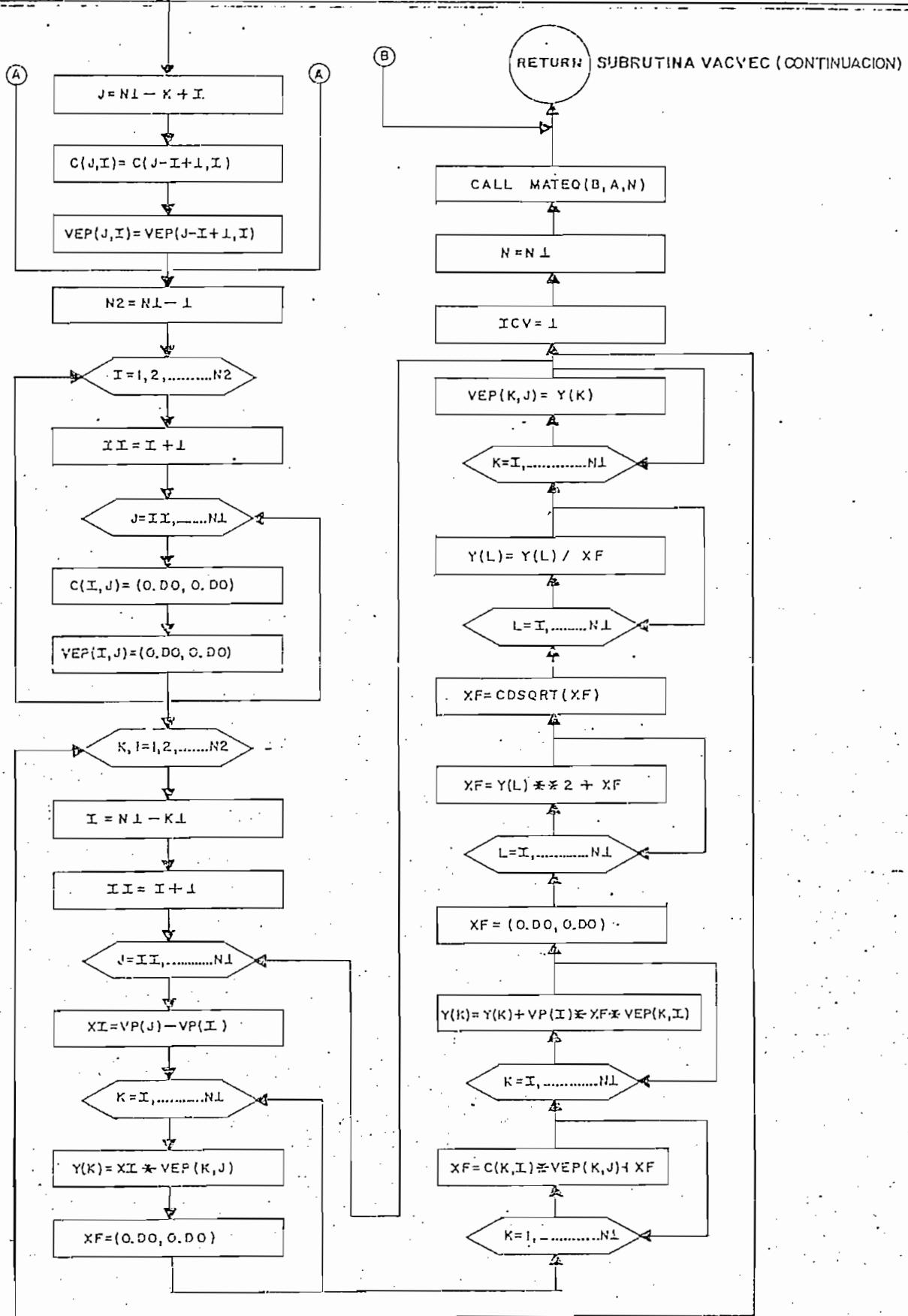
```
0001      SUBROUTINE VACVEC(N,ICV)
0002      COMPLEX*16 A,B,C,VEP,VP,V,VI,Y,XI,XF
0003      DIMENSION B(10,10),C(10,10),V(10),VI(10),Y(10)
0004      COMMON VP(10),VEP(10,10),A(10,10)
0005      N1=N
0006      CALL MATEQ(A,B,N)
C      C      INICIALIZA EL VECTOR CARACTERISTICO CON UNO
0007      DO 1 J=1,N
0008      V(J)=(1.0D0,0.D0)
0009      1 VI(J)=V(J)
0010      DO 11 I=1,N1
C      C      COMIENZA EL PROCESO DE HALLAR LOS VALORES CARACTERISTICOS POR EL METODO DE
C      C      LA POTENCIA
0011      CALL VECLEN(VI,XI,N)
0012      DO 5 M=1,999
0013      CALL MATVEC(A,V,Y,N)
0014      CALL VECLEN(Y,XF,N)
0015      DO 19 J=1,N
0016      19 V(J)=Y(J)/XF
0017      IF(CDAE8(XF-XI).LT.1.D-07)GO TO 7
0018      5 XI=XF
0019      WRITE(3,8)M
0020      8 FORMAT(/30X,'EL METODO PARA HALLAR VALORES Y VECTORES CARACTERIST
*ICOS NO CONVERGE EN',I5,' ITERACIONES',/30X,88('*'))
0021      ICV=0
0022      GO TO 50
0023      7 CONTINUE
C      C      LOS VALORES CARACTERISTICOS LOS GUARDA EN EL ARREGLO VP
0025      VP(I)=XF
C      C      LOS VECTORES CARACTERISTICOS LOS GUARDA EN EL ARREGLO VEP
C      C      EN C SE GUARDAN LOS VECTORES QUE DEFLETON SUCEΣIVAMENTE A LA MATRIZ
0026      DO 10 K=1,N
0027      C(K,I)=A(1,K)/(V(1)*XF)
0028      10 VEP(K,I)=V(K)
C      C      DEFLETA LA MATRIZ POR EL METODO DE WIELANDT
0029      DO 12 L=1,N
0030      J=N-L+1
0031      V(J)=V(J)/V(1)
0032      DO 12 LI=1,N
0033      K=N-LI+1
0034      12 A(J,K)=A(J,K)-V(J)*A(1,K)
C      C      POR ESTA DEFLECION SE REDUCE EL ORDEN DE LA MATRIZ
0035      N=N-1
0036      DO 13 J=1,N
0037      DO 13 K=1,N
0038      13 A(J,K)=A(J+1,K+1)
0039      11 CONTINUE
C      C      CALCULA LOS VECTORES CARACTERISTICOS DE LA MATRIZ ORIGINAL A PARTIR DE LOS
C      C      VECTORES DE LA MATRIZ DEFLETTADA
0040      DO 14 I=2,N1
0041      DO 14 K=I,N1
0042      J=N1-K+1
0043      C(J,I)=C(J-I+1,I)
0044      14 VEP(J,I)=VEP(J-I+1,I)
0045      N2=N1-1
0046      DO 15 I=1,N2
0047      II=I+1
0048      DO 15 J=II,N1
0049      C(I,J)=(0.D0,0.D0)
0050      15 VEP(I,J)=(0.D0,0.D0)
0051      DO 16 K=1,N2
```

DOS FORTRAN IV 360N-F0-479 3-8

```
0052      I=N1-K1
0053      II=I+1
0054      DO 16 J=II,N1
0055      XI=VP(J)-VP(I)
0056      DO 17 K=I,N1
0057      17 Y(K)=XI*VEP(K,J)
0058      XF=(0.D0,0.D0)
0059      DO 18 K=1,N1
0060      18 XF=C(K,I)*VEP(K,J)+XF
0061      DO 2 K=I,N1
0062      2 Y(K)=Y(K)+VP(I)*XF*VEP(K,I)
0063      XF=(0.D0,0.D0)
0064      DO 20 L=I,N1
0065      20 XF=Y(L)*X2+XF
0066      XF=CDSQRT(XF)
0067      DO 21 L=I,N1
0068      21 Y(L)=Y(L)/XF
0069      DO 16 K=I,N1
0070      VEP(K,J)=Y(K)
0071      16 CONTINUE
0072      ICV=1
0073      N=N1
0074      CALL MATEQ(B,A,N)
0075      50 RETURN
0076      END
```

-69-
DIAGRAMA DE FLUJO





SUBRUTINA EQPIYT

Mediante esta subrutina se calcula las matrices de los equivalentes Pi y T de líneas de transmisión.

Los datos que se introducen son: impedancia serie por unidad de longitud, admitancia shunt por unidad de longitud, valores y vectores característicos.

Para hallar las mencionadas matrices se usa las siguientes fórmulas halladas en el CAPITULO I, (ver Resumen de Fórmulas)

$$\frac{Z_t}{2} = \frac{xl}{2} ZM \boxed{\frac{\tanh(\gamma_j xl/2)}{\gamma_j xl/2}} M^{-1}$$

$$Y_t = xlM \boxed{\frac{\operatorname{senh}(\gamma_j xl)}{\gamma_j xl}} M^{-1} Y$$

$$Z\pi = xlZM \boxed{\frac{\operatorname{senh}(\gamma_j xl)}{\gamma_j xl}} M^{-1}$$

$$\frac{Y\pi}{2} = \frac{xl}{2} M \boxed{\frac{\tanh(\gamma_j xl/2)}{\gamma_j xl/2}} M^{-1} Y$$

Donde:

$$\frac{Z_t}{2} = \text{Impedancia serie del equivalente T}$$

$$Y_t = \text{Admitancia shunt del equivalente T}$$

$$Z\pi = \text{Impedancia serie del equivalente Pi}$$

.../...

$$\frac{Y\pi}{2} = \text{Admitancia shunt del equivalente Pi}$$

Z = Impedancia serie por unidad de longitud

γ = Admitancia shunt por unidad de longitud

xl = Longitud total de la linea

$$\boxed{\frac{\operatorname{senh}(\gamma_j xl)}{\gamma_j xl}} = \text{Matriz diagonal de: (senos hiperbólicas de } \gamma_j xl) / \gamma_j xl.$$

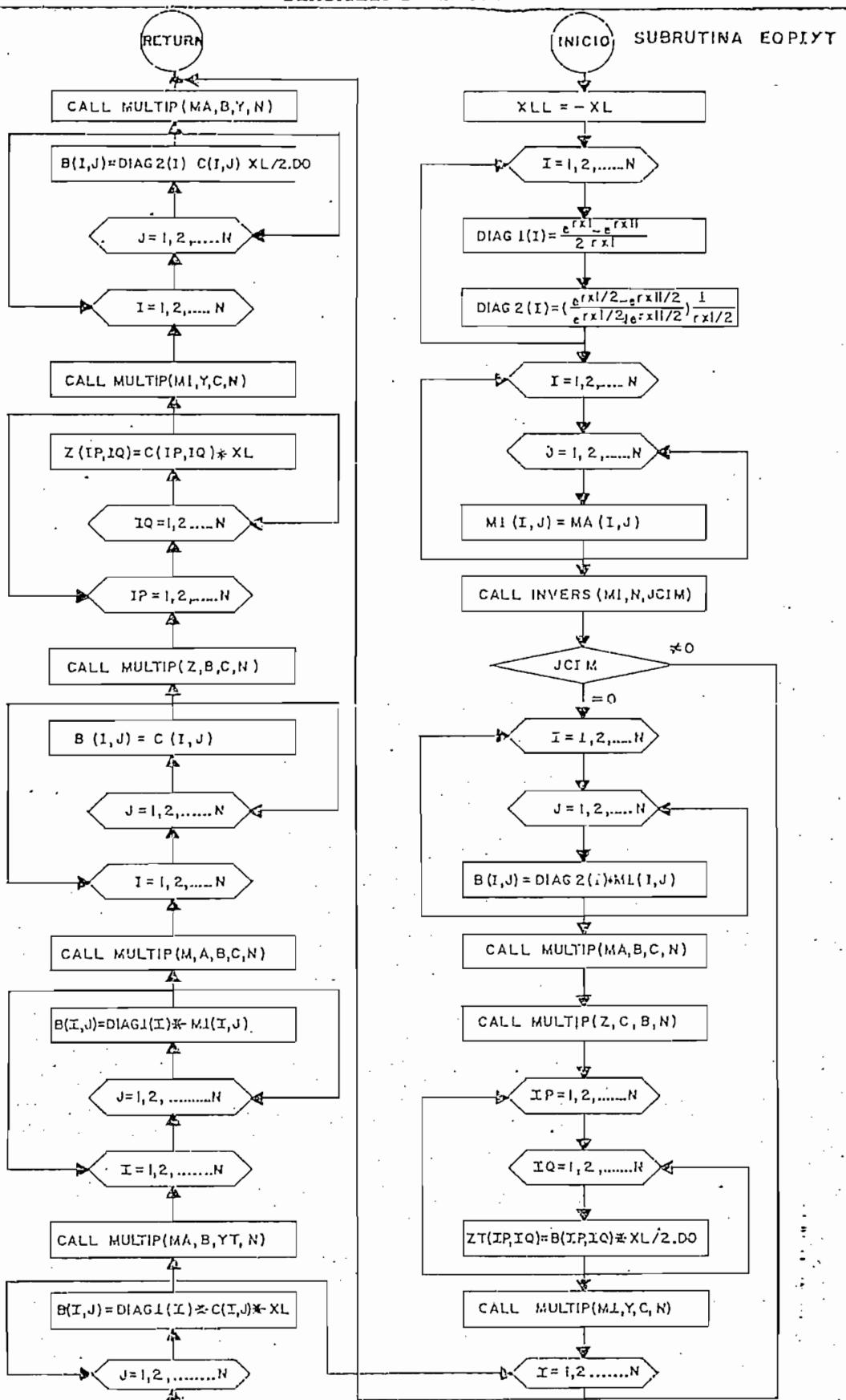
$$\boxed{\frac{\tanh(\gamma_j xl/2)}{\gamma_j xl/2}} = \text{Matriz diagonal de: (tangentes hiperbólicos de } \frac{\gamma_j xl}{2}) / \gamma_j xl/2$$

M = Matriz cuyas columnas son los vectores característicos.

DOS FORTRAN IV 360N-F0-479 3-8

```
0001      SUBROUTINE EQPIYT(M1,N,XL,ZT,YT,JCIM,JC12)
0002      COMPLEX*X16 MA,M1,ZY,DIAG1,DIAG2,B,C,W,YT,ZT
0003      DIMENSION M1(10,10),ZT(10,10),YT(10,10),DIAG1(10),DIAG2(10),B(10,1
*0)
0004      COMMON W(10),MA(10,10),C(10,10),Z(10,10),Y(10,10)
0005      DOUBLE PRECISION XL,XLL
0006      XLL=-XL
0007
0008      C
0009      C CALCULA SENH Y TANH
0010      DO 21 I=1,N
0011      DIAG1(I)=(CDEXP(W(I)*XL)-CDEXP(W(I)*XLL))/(2.D0*W(I)*XL)
0012      21 DIAG2(I)=(CDEXP(W(I)*XL/2.D0)-CDEXP(W(I)*XLL/2.D0))/((CDEXP(W(I)*X
*L/2.D0)+CDEXP(W(I)*XLL/2.D0))*(W(I)*XL/2.D0))
0013      C GUARDA EN M1 LOS VECTORES CARACTERISTICOS PARA INVERTIRLOS
0014      DO 10 I=1,N
0015      10 M1(I,J)=MA(I,J)
0016      CALL INVERS(M1,N,JCIM)
0017      IF(JCIM)30,31,30
0018      31 CONTINUE
0019      C CALCULA MEDIANTE LAS FORMULAS ZT;YT;ZPI;YPI
0020      IF(JC12 EQ.0)GO TO 36
0021      DO 210 I=1,N
0022      DO 210 J=1,N
0023      210 B(I,J)=DIAG2(I)*M1(I,J)
0024      CALL MULTIP(MA,B,C,N)
0025      CALL MULTIP(Z,C,B,N)
0026      DO 212 IP=1,N
0027      DO 212 IQ=1,N
0028      212 ZT(IP,IQ)=B(IP,IQ)*XL/2.D0
0029      CALL MULTIP(M1,Y,C,N)
0030      DO 214 I=1,N
0031      DO 214 J=1,N
0032      214 B(I,J)=DIAG1(I)*C(I,J)*XL
0033      CALL MULTIP(MA,B,YT,N)
0034      36 CONTINUE
0035      DO 32 I=1,N
0036      DO 32 J=1,N
0037      32 B(I,J)=DIAG1(I)*M1(I,J)
0038      CALL MULTIP(MA,B,C,N)
0039      DO 33 I=1,N
0040      DO 33 J=1,N
0041      33 B(I,J)=C(I,J)
0042      CALL MULTIP(Z,B,C,N)
0043      DO 34 IP=1,N
0044      DO 34 IQ=1,N
0045      34 Z(IP,IQ)=C(IP,IQ)*XL
0046      CALL MULTIP(M1,Y,C,N)
0047      DO 35 I=1,N
0048      DO 35 J=1,N
0049      35 B(I,J)=DIAG2(I)*C(I,J)*XL/2.D0
0050      CALL MULTIP(MA,B,Y,N)
0051      30 CONTINUE
0052      RETURN
0053      END
```

DIAGRAMA DE FLUJO



SUBRUTINA INVERS

Mediante esta subrutina se invierte matrices complejas:

El método seguido se basa en el siguiente principio:

Si se tiene una matriz no singular A

$$A = \begin{bmatrix} a_{11} & a_{12} & \cdots & a_{1j} & \cdots & a_{1n} \\ a_{21} & a_{22} & \cdots & a_{2j} & \cdots & a_{2n} \\ \vdots & \vdots & & \vdots & & \vdots \\ a_{ij} & a_{i2} & \cdots & a_{ij} & \cdots & a_{in} \\ \vdots & \vdots & & \vdots & & \vdots \\ a_{n1} & a_{n2} & \cdots & a_{nj} & \cdots & a_{nn} \end{bmatrix}$$

El primer paso es determinar en la diagonal el elemento mayor en valor absoluto y su ubicación (k, k)

A los elementos de la matriz fuera de la fila k , y de la columna k se los modifica de la siguiente manera:

$$a_{ij} = a_{ij} - \frac{a_{ik} a_{kj}}{a_{kk}}$$

A los elementos dentro de la fila k :

$$a_{kj} = - \frac{a_{kj}}{a_{kk}} ; j \neq k$$

A los elementos dentro de la columna k :

.../..

$$\begin{bmatrix} \frac{1}{B} & & C \\ & -\frac{C}{B} & \\ D & & E - \frac{CD}{B} \\ \frac{B}{B} & & \end{bmatrix}$$

Tomando ahora el siguiente elemento de la diagonal y luego cambiando de signo:

$$\begin{bmatrix} \frac{CD}{B} & & & \\ \frac{1}{B} + \frac{CD}{E-B} & -\frac{C}{B} & \frac{1}{E-\frac{CD}{B}} & \\ & E - \frac{CD}{B} & & \\ & & -\frac{D}{B} \times \frac{1}{E-\frac{CD}{B}} & \frac{1}{E-\frac{CD}{B}} \\ & & & \end{bmatrix}$$

De ahí que:

$$B = \frac{BE}{B(BE - CD)} = \frac{E}{BE - CD}$$

$$B = \left(\frac{BE - CD}{E} \right)^{-1} = \left(B - \frac{CD}{E} \right)^{-1}$$

$$C = \frac{-C}{BE - CD} = \frac{-E}{BE - CD} \times \frac{C}{E}$$

$$C = -B \frac{C}{E}$$

$$D = \frac{-D}{BE - CD} = -\frac{E}{BE - CD} \times \frac{D}{E}$$

$$D' = -B \frac{D}{E}$$

$$E' = \frac{1}{E - \frac{CD}{B}} = \frac{B}{BE - CD} = \frac{E}{BE - CD} \times \frac{B}{E}$$

$$B' = B - \frac{B}{E}$$

Comprobación:

Si F es la inversa de A, entonces:

$$FA = \begin{bmatrix} 1 & 0 \\ 0 & 1 \end{bmatrix}$$

o sea:

$$\left[\begin{array}{cc} \frac{E}{BE - CD} & \frac{C}{BE - CD} \\ \frac{-D}{BE - CD} & \frac{B}{BE - CD} \end{array} \right] \begin{bmatrix} B & C \\ D & E \end{bmatrix} = \begin{bmatrix} 1 & 0 \\ 0 & 1 \end{bmatrix}$$

el elemento 1, 1:

$$\frac{BE}{BE - CD} - \frac{CD}{BE - CD} = \frac{BE - CD}{BE - CD} = 1$$

el elemento 1, 2:

$$\frac{CE}{BE - CD} - \frac{CE}{BE - CD} = \frac{CE - CE}{BE - CD} = 0$$

el elemento 2, 1:

$$\frac{-DB}{BE - CD} + \frac{DB}{BC - CD} = \frac{-DB + DB}{BE - CD} = \boxed{0}$$

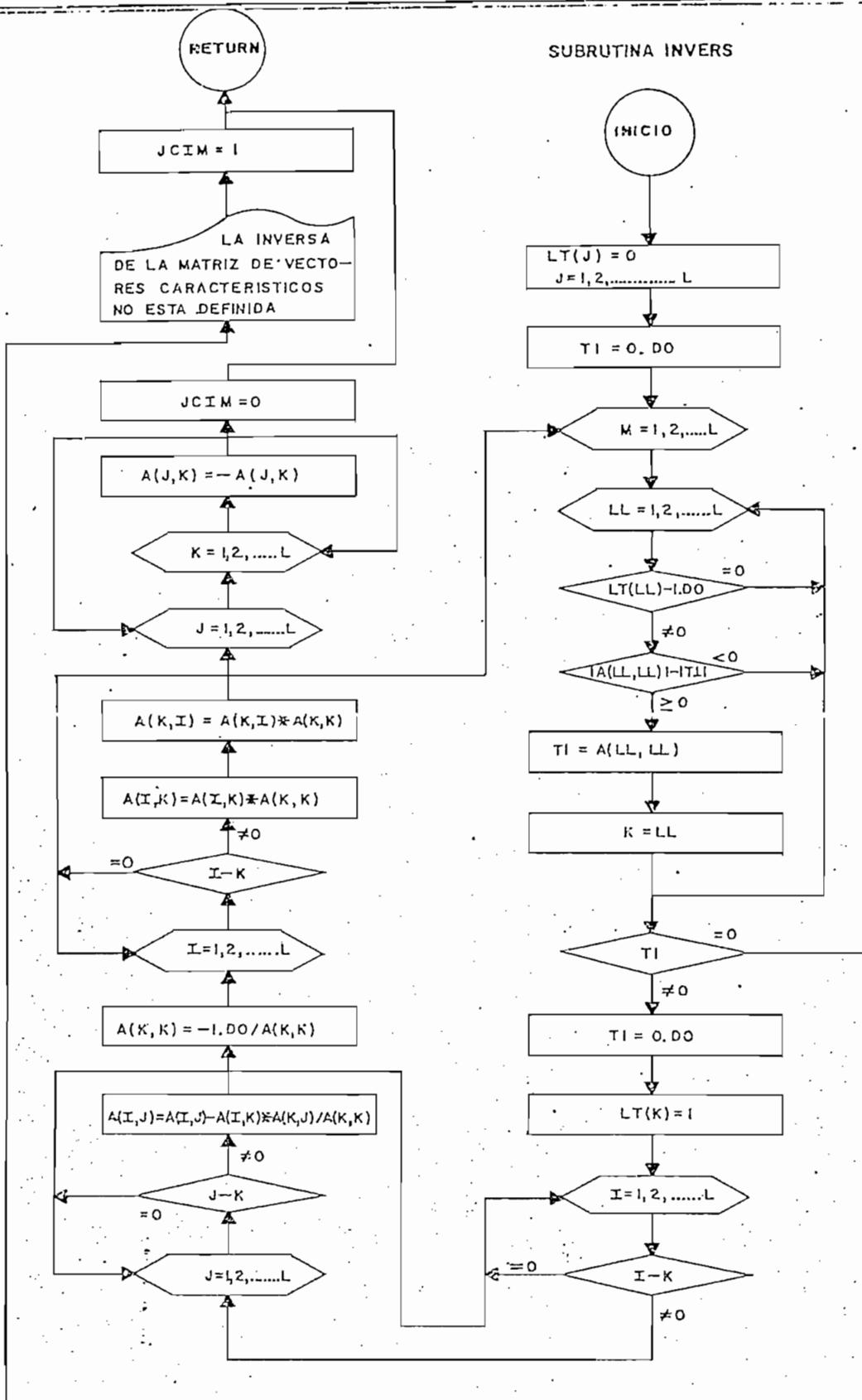
el elemento 2, 2:

$$\frac{-CD}{BE - CD} + \frac{BE}{BE - CD} = \frac{BE - CD}{BE - CD} = \boxed{1} \quad L.q.q.d.$$

DOS FORTRAN IV 360N-FO-479 3-8

```
0001      SUBROUTINE INVERS(A,L,JCIM)
0002      COMPLEX*16 A,T1
0003      DIMENSION A(10,10),LT(10)
C
C      INICIALIZA LT CON CEROS
0004      DO 12 J=1,L
0005      12 LT(J)=0
0006      T1=(0.D0,0.D0)
0007      DO 2 M=1,L
C
C      ESCOGE EL MAYOR ELEMENTO DE LA DIAGONAL Y UBICA SU POSICION
0008      DO 1 LL=1,L
0009      IF(LT(LL).EQ.1)GO TO 1
0010      IF(CDABS(A(LL,LL))-CDABS(T1).LE.0.D0)GO TO 1
0011      T1=A(LL,LL)
0012      K=LL
0013      1 CONTINUE
0014      IF(CDABS(T1).EQ.0.D0)GO TO 100
0015      T1=(0.D0,0.D0)
0016      LT(K)=1
C
C      MODIFICA LOS ELEMENTOS FUERA DE LA COLUMNA K Y FILA K
0017      DO 4 I=1,L
0018      IF(I.EQ.K)GO TO 4
0019      DO 3 J=1,L
0020      IF(J.EQ.K)GO TO 3
0021      A(I,J)=A(I,J)-A(I,K)*A(K,J)/A(K,K)
0022      3 CONTINUE
0023      4 CONTINUE
C
C      MODIFICA EL ELEMENTO K;K
0024      A(K,K)=-1.D0/A(K,K)
C
C      MODIFICA LOS ELEMENTOS DE LA FILA K Y LA COLUMNA K
0025      DO 2 I=1,L
0026      IF(I.EQ.K)GO TO 2
0027      A(I,K)=A(I,K)*A(K,K)
0028      A(K,I)=A(K,I)*A(K,K)
0029      2 CONTINUE
C
C      CAMBIA DE SIGNO LA MATRIZ
0030      DO 13 J=1,L
0031      DO 13 K=1,L
0032      A(J,K)=-A(J,K)
0033      13 CONTINUE
0034      JCIM=0
0035      GO TO 21
0036      100 WRITE(3,10)
0037      FORMAT(/////20X,'LA INVERSA DE LA MATRIZ DE VECTORES CARACTERISTI
0038      COES NO ESTA DEFINIDA',/20X,60('*'))
0039      JCIM=1
0040      21 CONTINUE
0041      RETURN
0042      END
```

DIAGRAMA DE FLUJO



SUBRUTINA CARACT

El propósito de esta subrutina es el proporcionar las matrices de impedancia y admitancia características, así como la matriz de constantes de propagación.

El método utiliza las ecuaciones determinadas en el anexo N° 4.

$$Z_0 = M \begin{bmatrix} \gamma_j^{-1} \end{bmatrix} M^{-1} Z$$

$$Y_0 = YM \begin{bmatrix} \gamma_j^{-1} \end{bmatrix} M^{-1}$$

Donde:

Z_0 = Impedancia característica de la línea

Y_0 = Admitancia característica de la línea

M = Matriz de vectores característicos de YZ ó ZY

$\begin{bmatrix} \gamma_j \end{bmatrix}$ = Matriz de constantes de propagación, raíz cuadrada de la matriz diagonal de valores característicos

Z = Impedancia serie por unidad de longitud

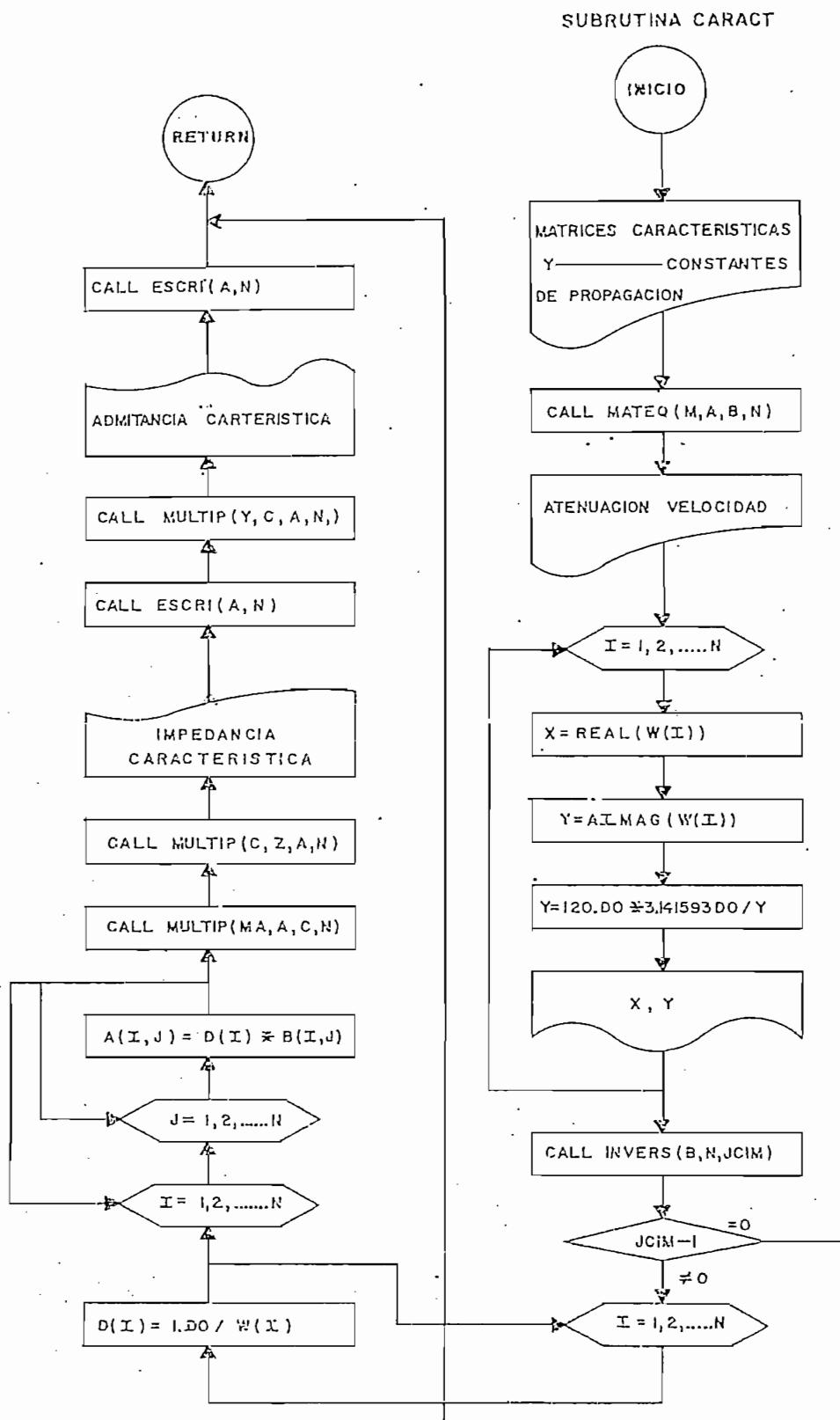
Y = Admitancia shunt por unidad de longitud

Z Y Y = Pueden estar en componentes de secuencia o de fase.

LISTADO FORTRAN

DOS FORTRAN IV 360N-F0-479 3-8

```
0001      SUBROUTINE CARACT(N,JCIM,UNID,JK)
0002      COMPLEX*16 Z,Y,W,MA,A,C,D
0003      DIMENSION A(10,10),D(10)
0004      COMMON W(10),MA(10,10),C(10,10),Z(10,10),Y(10,10)
0005      DOUBLE PRECISION X1,Y1
0006      WRITE(3,1)
0007      1 FORMAT(//20X,'PARAMETROS CARACTERISTICOS DE LA LINEA',/20X,3B('**')
0008      1))
C
C      ESCRIBE VALORES Y VECTORES CARACTERISTICOS
0009      WRITE(3,2)
0010      2 FORMAT(/20X,'VALORES CARACTERISTICOS')
0011      DO 3 I=1,N
0012      A(1,I)=W(I)**2
0013      3 WRITE(3,12)A(1,I)
0014      12 FORMAT(/20X,2D20.8)
0015      WRITE(3,13)
0016      13 FORMAT(/20X,'VECTORES CARACTERISTICOS')
0017      CALL ESCRI(MA,N)
C
C      ESCRIBE LAS CONSTANTES DE PROPAGACION DE LA LINEA (LA FREC.=60HZ)
0018      WRITE(3,14)
0019      14 FORMAT(/20X,'CONSTANTES DE PROPAGACION')
0020      WRITE(3,4)UNID(JK),UNID(JK)
0021      4 FORMAT(///30X,'ATENUACION',5X,'VELOCIDAD',//25X,'NEPERS POR ',1A4,
0022      *8X,1A4,' POR SEG.')
0023      DO 5 I=1,N
0024      X1=REAL(W(I))
0025      Y1=AIMAG(W(I))
0026      Y1=120.D0*3.141593/Y1
0027      5 WRITE(3,6)X1,Y1
0028      6 FORMAT(/20X,2(D20.8))
C
C      CALCULA Y ESCRIBE IMPEDANCIA CARACTERISTICA Y ADMITANCIA CARACTERISTICA
0029      CALL MATEQ(MA,A,N)
0030      CALL INVERS(A,N,JCIM)
0031      IF(JCIM.EQ.1)GO TO 11
0032      DO 7 I=1,N
0033      7 D(I)=1.D0/W(I)
0034      DO 8 I=1,N
0035      DO 8 J=1,N
0036      8 A(I,J)=D(I)*A(I,J)
0037      CALL MULTIP(MA,A,C,N)
0038      CALL MULTIP(C,Z,A,N)
0039      WRITE(3,9)
0040      9 FORMAT(///20X,'IMPEDANCIA CARACTERISTICA ',/20X,25('*'))
0041      CALL ESCRI(A,N)
0042      CALL MULTIP(Y,C,A,N)
0043      WRITE(3,10)
0044      10 FORMAT(///20X,'ADMITANCIA CARACTERISTICA ',/20X,25('*'))
0045      CALL ESCRI(A,N)
0046      11 RETURN
0047      END
```



SUBRUTINA ESCRI

La subrutina tiene como función el imprimir matrices complejas.
El método es separar la matriz compleja original en dos matrices reales y se escribe la parte real encima de la imaginaria,
o sea la matriz:

$$A = \begin{bmatrix} a_{11} + jb_{11} & a_{12} + jb_{12} & \dots \\ a_{21} + jb_{21} & a_{22} + jb_{22} & \dots \\ \vdots & & \vdots \end{bmatrix}$$

$$C = \begin{bmatrix} a_{11} & a_{12} & \dots \\ a_{21} & a_{22} & \dots \\ \vdots & & \vdots \end{bmatrix}$$

.../...

$$D = \begin{bmatrix} b_{11} & b_{12} & \dots \\ b_{21} & b_{22} & \dots \\ \vdots & \vdots & \ddots \end{bmatrix}$$

Imprime en la salida de la siguiente forma:

a₁₁ a₁₂ ...

b₁₁ b₁₂

a₂₁ a₂₂ ...

b₂₁ b₂₂

Usa aritmética en doble precisión.

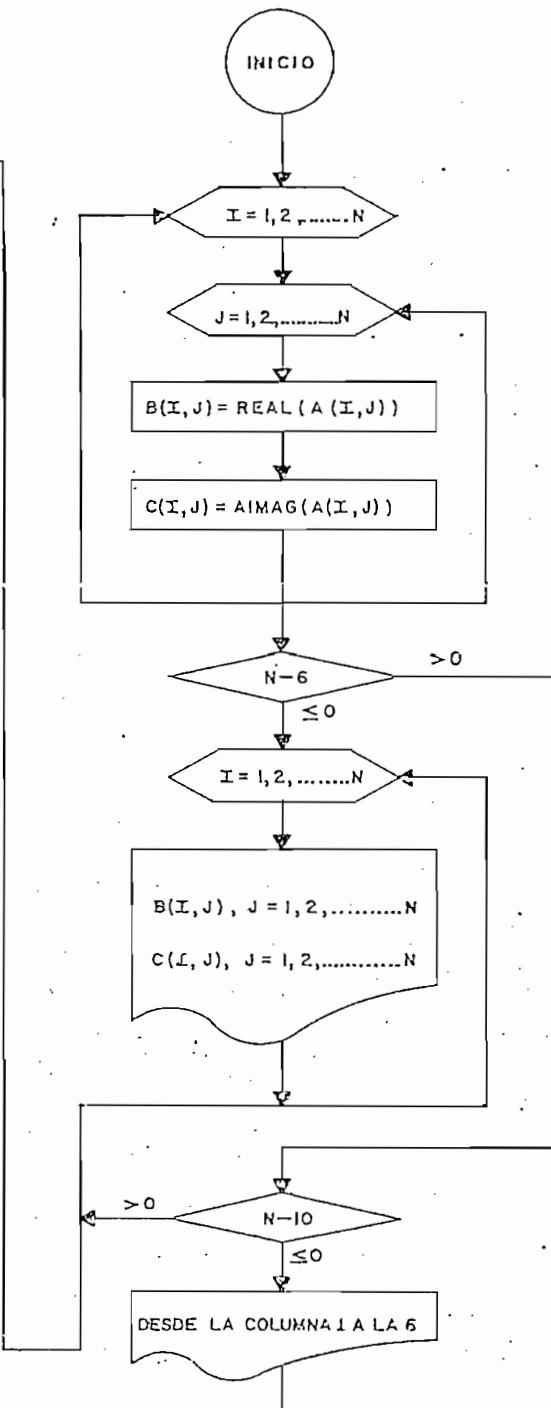
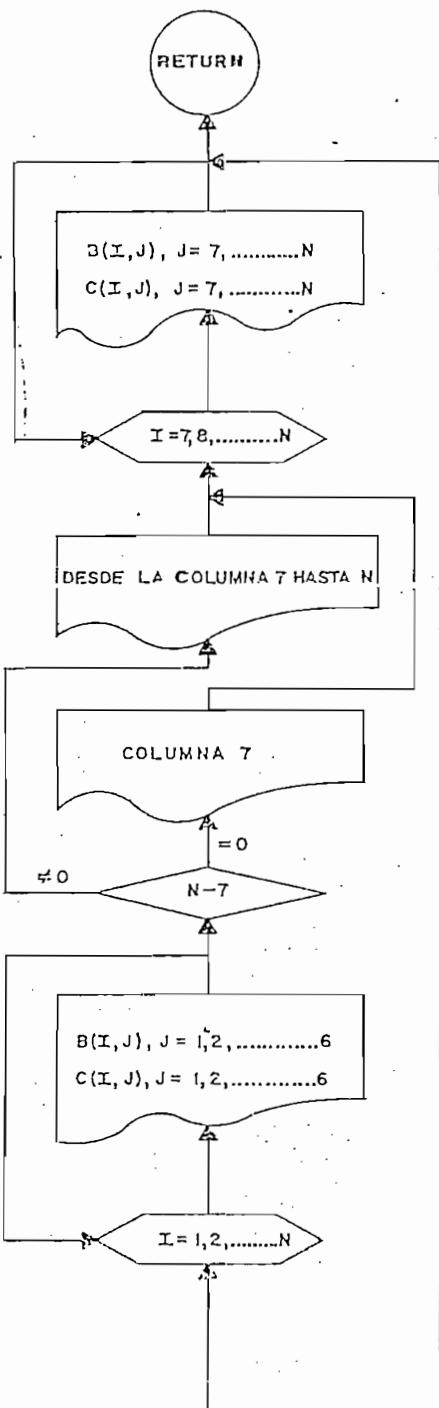
Si el rango de la matriz es mayor que 6, imprime las 6 primeras columnas y luego las demás.

DOS FORTRAN IV 360N-F0-479 3-8

```
0001      SUBROUTINE ESCRI(A,N)
0002      COMPLEX*16 A
0003      DIMENSION A(10,10),B(10,10),C(10,10)
0004      DOUBLE PRECISION B,C
0005      C      SEPARA DE LA MATRIZ LA PARTE REAL Y LA IMAGINARIA
0006      DO 1 I=1,N
0007      DO 1 J=1,N
0008      1      B(I,J)=REAL(A(I,J))
0009      1      C(I,J)=AIMAG(A(I,J))
0010      C      SEPARA LAS PRIMERAS 6 COLUMNAS PARA ESCRIBIR; CUANDO N MAYOR QUE 6
0011      IF(N>6)2,2,3
0012      2      WRITE(3,6)
0013      3      WRITE(3,5)(B(I,J),J=1,N)
0014      4      WRITE(3,5)(C(I,J),J=1,N)
0015      5      FORMAT(6D20.8)
0016      6      WRITE(3,6)
0017      7      FORMAT(1H0)
0018      8      GO TO 7
0019      9      IF(N>10)8,8,7
0020      10     WRITE(3,10)
0021      11     FORMAT(/10X,'DESDE LA COLUMNA 1 HATA LA COLUMNA 6')
0022      12     DO 11 I=1,N
0023      13     WRITE(3,6)
0024      14     WRITE(3,5)(B(I,J),J=1,6)
0025      15     WRITE(3,5)(C(I,J),J=1,6)
0026      16     WRITE(3,12)
0027      17     FORMAT(1H1)
0028      18     IF(N>7)13,14,13
0029      19     WRITE(3,15)
0030      20     15 FORMAT(/10X,'COLUMN 7')
0031      21     GO TO 16
0032      22     16 FORMAT(/10X,'DESDE COLUMNA 7 HATA COLUMNA ',I2)
0033      23     DO 18 I=1,N
0034      24     WRITE(3,6)
0035      25     WRITE(3,5)(B(I,J),J=7,N)
0036      26     WRITE(3,5)(C(I,J),J=7,N)
0037      27     WRITE(3,12)
0038      28     RETURN
0039      END
```

DIAGRAMA DE FLUJO

SUBRUTINA ESCRI



SUBRUTINA COMPON

Por medio de esta subrutina se transforma matrices de impedancia y admittance de componentes de fase a componentes de secuencia o viceversa.

El método es hallar la matriz de transformación y su inversa y utiliza las siguientes relaciones, T según el anexo N° 2 .

$$Z_{012} = T^{-1} Z_{abc}$$

Despejando Z_{abc}

$$Z_{abc} = T Z_{012} T^{-1}$$

donde;

Z_{012} = matriz impedancia en componentes de secuencia

Z_{abc} = matriz impedancia en componentes de fase

T = matriz de transformación, referencia anexo N° 2 ..

y también:

$$Y_{012} = T^{-1} Y_{abc} T$$

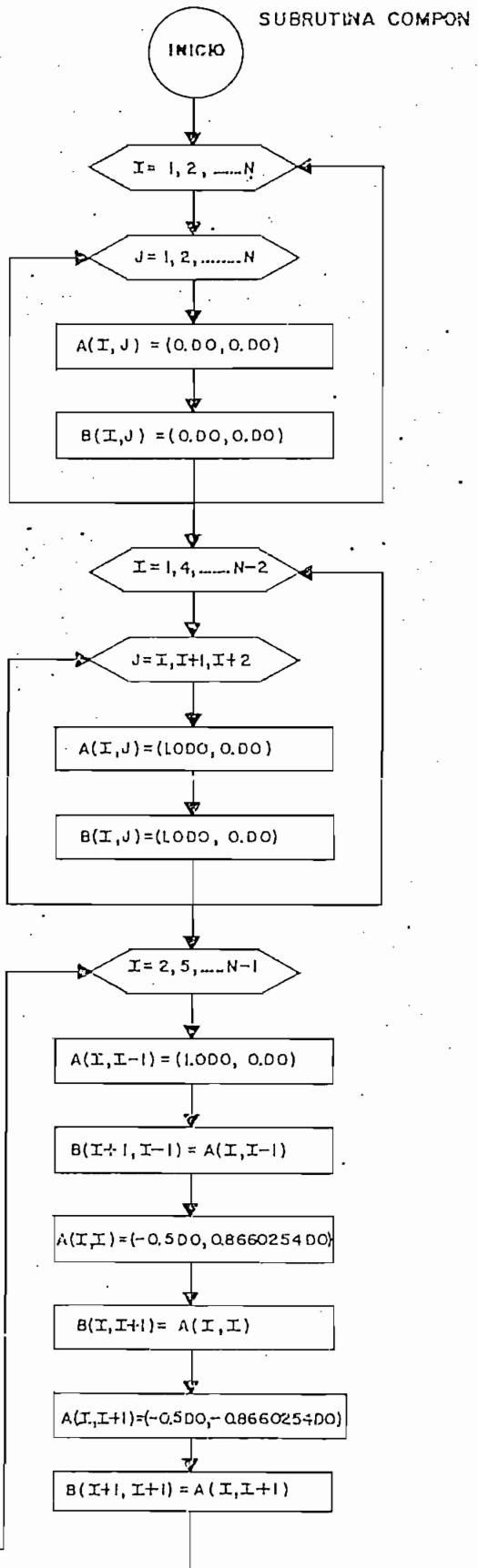
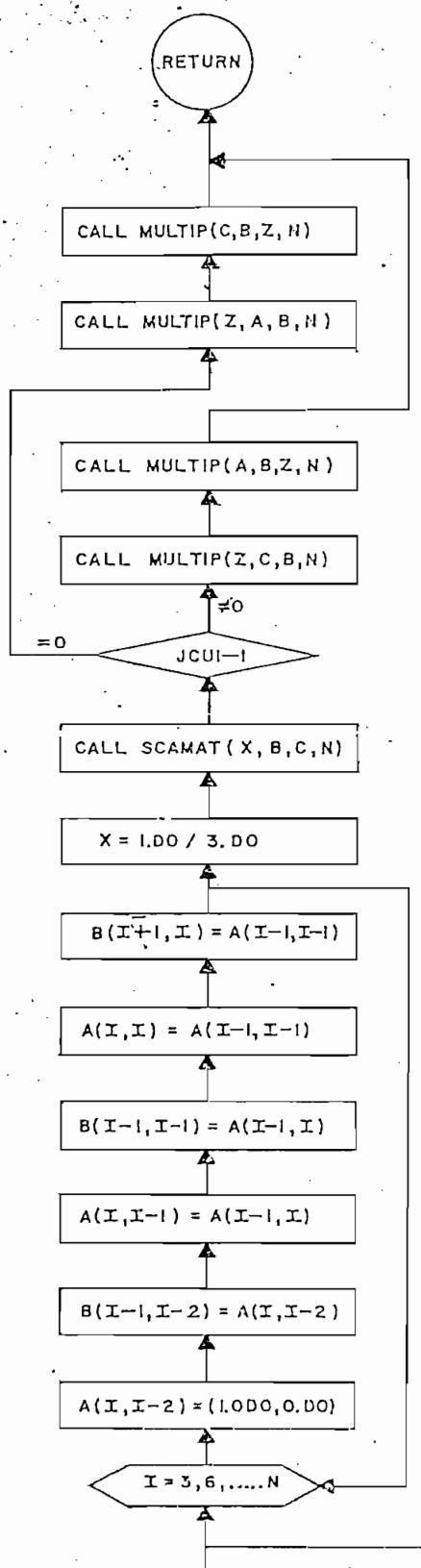
$$Y_{abc} = T Y_{012} T^{-1}$$

DOS FORTRAN IV 360N-F0-479 3-8

```

0001      SUBROUTINE COMPON(Z,N,JCU1,JCU2)
0002      COMPLEX*16 A,B,Z,C
0003      DIMENSION A(10,10),B(10,10),C(10,10),Z(10,10)
0004      DOUBLE PRECISION X
C
C      INICIALIZA LA MATRICES A Y B
0005      DO 1 I=1,N
0006      DO 1 J=1,N
0007      A(I,J)=(0.D0,0.D0)
0008      1 B(I,J)=(0.D0,0.D0)
C
C      LA MATRIZ A ES LA DE TRANSFORMACION DE COMPONENTES Y C SU INVERSA
0009      N2=N-2
0010      DO 2 I=1,N2,3
0011      I2=I+2
0012      DO 2 J=I, I2
0013      A(I,J)=(1.D0,0.D0)
0014      2 B(I,J)=(1.D0,0.D0)
0015      N1=N-1
0016      DO 3 I=2,N1,3
0017      A(I,I-1)=(1.D0,0.D0)
0018      B(I+1,I-1)=(1.D0,0.D0)
0019      A(I,I)=(-0.5D0,-0.8660254D0)
0020      B(I+1,I)=(-0.5D0,-0.8660254D0)
0021      A(I,I+1)=(-0.5D0,0.8660254D0)
0022      B(I+1,I+1)=(-0.5D0,0.8660254D0)
0023      DO 4 I=3,N,3
0024      A(I,I-2)=(1.D0,0.D0)
0025      B(I-1,I-2)=(1.D0,0.D0)
0026      A(I,I-1)=A(I-1,I)
0027      B(I-1,I-1)=A(I-1,I)
0028      A(I,I)=A(I-1,I-1)
0029      4 B(I-1,I)=A(I-1,I-1)
0030      X=1.D0/3.D0
0031      CALL SCAMAT(X,B,C,N)
0032      IF(JCU1.EQ.1)GO TO 5
C
C      CALCULA Z DE SECUENCIA COMO ZSEC=T*ZFASE*T-1
0033      CALL MULTIP(Z,C,B,N)
0034      CALL MULTIP(A,B,Z,N)
0035      GO TO 6
0036      5 CONTINUE
C
C      CALCULA Z DE FASE COMO ZFASE=T-1*ZSEC*T
0037      CALL MULTIP(Z,A,B,N)
0038      CALL MULTIP(C,B,Z,N)
0039      6 CONTINUE
0040      RETURN
0041      END

```



SUBRUTINA MULTIP

La función de esta subrutina es realizar el producto de matrices complejas.

El método utiliza la siguiente fórmula:

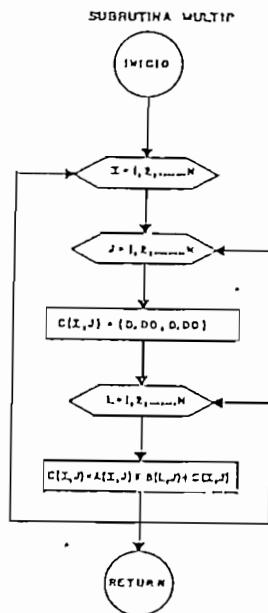
$$c_{ij} = \sum_{l=1}^n a_{il} * b_{lj} \quad i = 1, 2, \dots, n; j = 1, 2, \dots, n$$

LISTADO FORTRAN

DOS FORTRAN IV 360N-F0-479 3-8

```
0001      SUBROUTINE MULTIP(A,B,C,N)
0002      COMPLEX*16 A,B,C
0003      DIMENSION A(10,10),B(10,10),C(10,10)
0004      DO 1 I=1,N
0005      DO 1 J=1,N
0006      C(I,J)=(0.D0,0.D0)
0007      DO 1 L=1,N
0008      1   C(I,J)=A(I,L)*B(L,J)+C(I,J)
0009      RETURN
0010      END
```

DIAGRAMA DE FLUJO



SUBRUTINA MATEQ

Esta subrutina tiene por objeto igualar dos matrices complejas. El método es aplicar la fórmula:

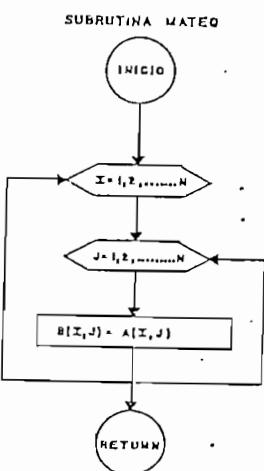
$$b_{ij} = a_{ij} \quad i = 1, 2, \dots n; j = 1, 2, \dots n$$

LISTADO FORTRAN

DOS FORTRAN IV 360N-F0-479 3-8

```
0001      SUBROUTINE MATEQ(A,B,N)
0002      COMPLEX*16 A,B
0003      DIMENSION A(10,10),B(10,10)
0004      DO 11 I=1,N
0005      DO 11 J=1,N
0006      11 B(I,J)=A(I,J)
0007      RETURN
0008      END
```

DIAGRAMA DE FLUJO



SUBRUTINA MATVEC

MATVEC calcula la multiplicación de una matriz compleja con un vector mediante aritmética en doble precisión.

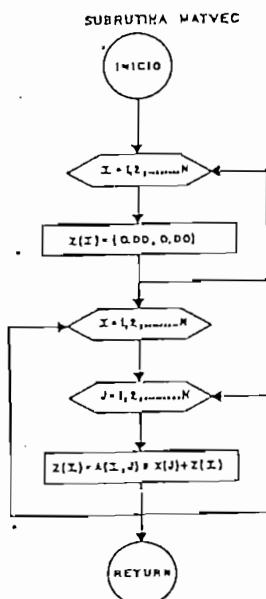
$$z_i = \sum_{j=1}^n a_{ij} * x_j \quad i = 1, 2, \dots n$$

LISTADO FORTRAN

DOS FORTRAN IV 360N-F0-479 3-8

```
0001      SUBROUTINE MATVEC(A,X,Z,N)
0002      COMPLEX*16 A,X,Z
0003      DIMENSION A(10,10),X(10),Z(10)
0004      DO 5 I=1,N
0005      5  Z(I)=(0.0D0,0.0D0)
0006      DO 6 I=1,N
0007      DO 6 J=1,N
0008      6  Z(I)=A(I,J)*X(J)+Z(I)
0009      RETURN
0010      END
```

DIAGRAMA DE FLUJO



SUBRUTINA SCAMAT

Mediante esta subrutina se multiplica un escalar complejo por una matriz compleja.

Utiliza la siguiente fórmula:

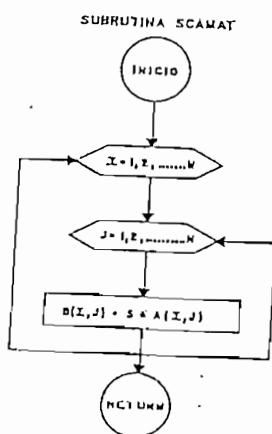
$$b_{ij} = s * a_{ij}$$

LISTADO FORTRAN

DOS FORTRAN IV 360N-F0-479 3-8

```
0001      SUBROUTINE SCAMAT(S,A,B,N)
0002      COMPLEX*16 S,A,B
0003      DIMENSION A(10,10),B(10,10)
0004      DO 8 I=1,N
0005      DO 8 J=1,N
0006      8   B(I,J)=S*A(I,J)
0007      RETURN
0008      END
```

DIAGRAMA DE FLUJO



SUBRUTINA VECLEN

Mediante esta subrutina se halla el módulo de un vector n dimensional.

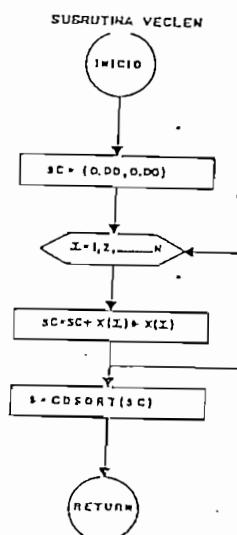
La subrutina emplea la siguiente fórmula:

$$\bar{x} = \sqrt{x_1^2 + x_2^2 + \dots + x_n^2} = s$$

donde:

$$\bar{x} = \begin{bmatrix} x_1 \\ x_2 \\ \vdots \\ x_n \end{bmatrix}$$

DIAGRAMA DE FLUJO



LISTADO FORTRAN

DOS FORTRAN IV 360N-F0-479 3-8

```
0001      SUBROUTINE VECLEN(X,S,N)
0002      COMPLEX*16 X,S,SC
0003      DIMENSION X(10)
0004      SC=(0.00,0.00)
0005      DO 12 I=1,N
0006      12  SC=SC+X(I)*X(I)
0007      S=CSQRT(SC)
0008      RETURN
0009      END
```

2.3. MANUAL DE USO DEL PROGRAMA

2.3.1. Propósito del Programa

2.3.2. Descripción del Programa

2.3.3. Restricciones, Modificaciones

2.3.4. Curva Estimativa del tiempo de Computación

2.3.5. Preparación de Datos, Aplicación caso de Prueba

2.3.6. Salida

2.3. MANUAL DE USO DEL PROGRAMA

2.3.1. Propósito del Programa

"Cálculo de los Equivalentes PI, T y Parámetros Característicos de una Línea de Transmisión", determina los parámetros de los modelos PI y T de una línea, y además mediante instrucción previa está en capacidad de hallar los parámetros característicos de una línea, como son valores característicos de una línea, vectores característicos, impedancia y admitancia características y constantes de propagación.

2.3.2. Descripción del Programa

El programa esta escrito para un computador que acepte lenguaje FORTRAN IV, usando aritmética compleja en doble precisión.

Esta diseñado para aceptar las matrices de datos Z, Y - en ohms y mhos por milla o kilómetro, dependiendo de ello la longitud (XL), deberá estar dado en millas o kilómetros, con el fin de que haya consistencia de datos.

El programa consiste de un programa principal y once (11) subrutinas.

.../...

1. PROGRAMA PRINCIPAL.- Maneja toda entrada de datos y controla el flujo lógico - del problema llamando a las subrutinas en orden apropiado.
2. SUBRUTINA VACVEC.- Calcula los valores y vectores característicos de matrices complejas.
3. SUBRUTINA EQPIYT.- Forma las matrices de los equivalentes.
4. SUBRUTINA INVERS.- Halla la inversa de una matriz compleja.
5. SUBRUTINA CARACT.- Forma las matrices características y escribe los valores y vectores característicos.
6. SUBRUTINA ESCRI.- Escribe en la salida matrices - complejas.
7. SUBRUTINA COMPON.- Transforma matrices dadas en componentes de fase a componentes de secuencia o viceversa.

.../..

8. SUBRUTINA MULTIP.- Multiplica dos matrices complejas cuadradas.

9. SUBRUTINA MATEQ.- Iguala dos matrices complejas cuadradas.

10. SUBRUTINA MATVEC.- Multiplica una matriz cuadrada de orden n por un vector del mismo grado.

11. SUBRUTINA SCAMAT.- Multiplica un escalar por una matriz compleja cuadrada.

12. SUBRUTINA VECLEN.- Halla el módulo de un vector complejo de orden n.

2.3.3. Restricciones

1. $N \leq 10$

2. Frecuencia = 60 Hz.

3. La permeabilidad ϵ y permitividad del medio en que trabaja la línea es aproximadamente igual a los del espacio libre (esto es verdadero para líneas de transmisión aéreas)

4. La matriz conteniendo los vectores característicos de Y Z puede ser no singular, si esto ocurre el programa escribe el siguiente mensaje "La matriz de - vectores característicos no está definida" y para.

- Modificaciones:

Para condiciones no satisfechas por los numerales 1, 2 y 3 se pueden realizar las siguientes modificaciones al programa.

1. Incremento de la dimensión.- Este requerimiento se consigue cambiando al orden deseado todas las instrucciones DIMENSION y COMMON, usadas en el programa, sin embargo, la subrutina ESCRI debe ser ampliada.

2. Cambio de la frecuencia, permeabilidad o permitividad. En el Programa Principal se tiene:

$$U = -\omega^2 U \epsilon$$

Donde:

$$\omega = 2\pi f \quad (1/\text{seg})$$

$$U = 4\pi \times 10^{-17} \quad (\text{Henry/m})$$

$$\epsilon = 8.85 \times 10^{-12} \quad (\text{Farad/m})$$

Si hay cambios de cualquiera de los parámetros, de-

.../...

berá calcularse los valores de \mathbf{U} con estas modificaciones.

2.3.4. Curva Estimativa del Tiempo de Computación

El tiempo de computación dependerá, además, del rango - de las matrices, del factor de convergencia usado en la subrutina VACVEC (1×10^{-7}), así:

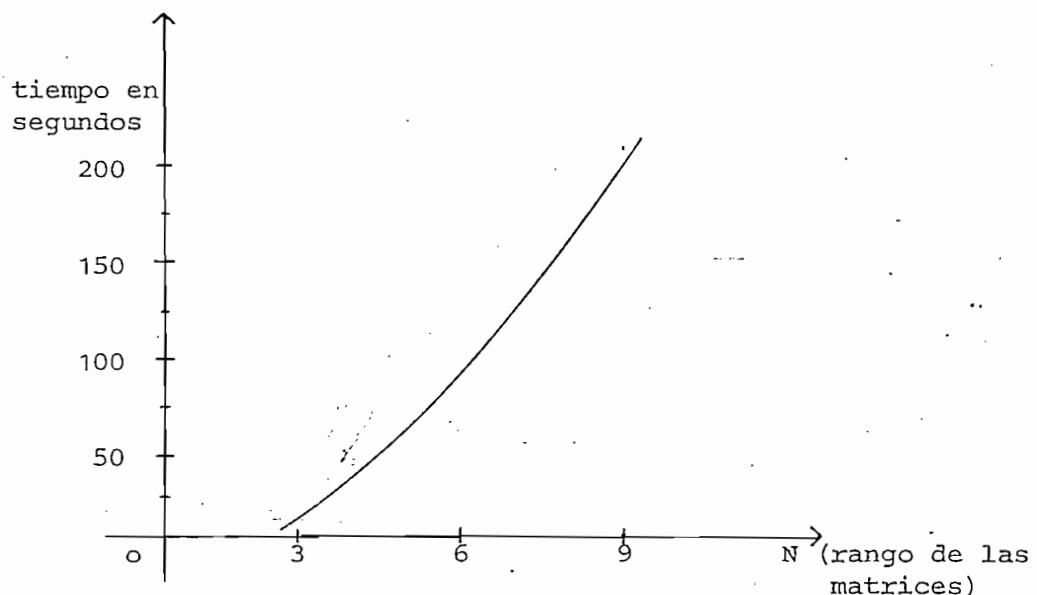


FIGURA 1.6. TIEMPO ESTIMADO DE COMPUTACION

2.3.5. Preparación de Datos, Aplicación Caso de Prueba

En el programa se tiene cuatro tipos de tarjetas de datos:

1. Tarjetas de información de número de problemas a correrse:

.../...

1. Una tarjeta indica el número de problemas que - se corren (NP), el dato deberá ser perforado en las columnas 9 y 10 (ver hoja de codificación)
2. Tarjetas conteniendo indicadores:
 2. Con el fin de escoger los cálculos requeridos - se introducirán los siguientes datos, en una - tarjeta:

N Variable entera que indicará el orden de las matrices, debe ser perforada en las - columnas 4 y 5.

XL Variable real que indica la longitud de la línea, debe ser perforada de la columna 6 a la 15.

JCI1 Variable entera que ordenará que se realice o no el cálculo de las matrices de impedancia y admitancia características, debe ser perforada en la columna 20.

JCI1 = 1 realiza el cálculo de Z_0 y Y_0

JCI1 = 0 no lo realiza.

.../...

JCI2 Variable entera que ordena el cálculo del equivalente T, debe ser perforada en la columna 25.

JCI2 = 1 calcula el equivalente T
JCI2 = 0 no lo calcula.

NTC Variable entera que indicará el número de tarjetas correspondientes a títulos, debe rá perforarse en la columna 30.

JCU Variable entera que indica las unidades en que están dadas Y y Z, perforada en la - columna 35.

JCU = 1 mhos/Klm., ohms/Klm.
JCU = 0 mhos/Mill, ohms/Mill.

JCU1 Variable entera que indicará las componentes en las que están las matrices Y y Z, debe perforarse en la columna 40.

JCU1 = 1 componentes de fase
JCU1 = 0 componentes de secuencia

JCU2 Variable entera que indicará las componentes en que se requieren los resultados, - debe perforarse en la columna 45.

.../..

JCU2 = 1 componentes de fase

JCU2 = 0 componentes de secuencia

Ver hoja de codificación.

3. Tarjetas de Títulos de cada Línea:

3. El número de tarjetas de títulos vendrá dado por NTC. Los títulos podrán ser escritos en cualquier parte de la tarjeta. Ver hoja de codificación.

4. Impedancia y Admitancia por Unidad de Longitud:

4. La Impedancia y Admitancia por unidad de longitud, son matrices complejas cuadradas, se introducirán escribiendo primeramente las componentes de Y, comenzando por la parte real y luego la compleja del primer elemento de la primera fila, luego el segundo elemento hasta acabar la fila, después, comenzando en la siguiente tarjeta. se introducirá de la misma forma la segunda fila, y así sucesivamente. Cada tarjeta podrá contener cuatro números, debido a que el formato de lectura es: 4D20.8 (ver hoja de codificación).

-106-
ESCUELA POLITECNICA NACIONAL

A DE CODIFICACION PERMAN. IV
GRAMA EQUIVALENTES PIYAT Y RAHAM, CARACT.

DEPARTAMENTO DE DISTRIBUIÇÃO DE POTÊNCIA

PROGRAMADO POR E DISON VALLEJO

VERIFICADO POR .

PAGINA 1 DE 4

FECHA 30 AGOSTO 1986

ESCUADA POLITECNICA NACIONAL

• 1978 年 10 月

LA DE CODIFICACION FORTRAN IV

DEPARTAMENTO DE SISTEMAS DE POTENCIA

PROGRAMADO POR EDISON VALLEJO

VERIFICADO PGS

3

PÁGINA 2

ESCUELA POLITÉCNICA NACIONAL

CUA DE CODIFICACION_EORTAN_4V
ESCRIBIR EN MAYUSCULAS TIPO Y POCAS CARACT.

PROGRAMA S' EQUIVALENTE A TÍ- Y Y PARAH-CAPACIT.

DEPARTAMENTO DE SISTEMAS DE POTENCIA

PROGRAMADO POR ERLON VALLEJO

VERIFICADO POR

PAGWA 3

DE 4

FECHA 30 AGOSTO 1981

21

ESCUADA POLITECNICA NACIONAL

HORA DE CODIFICACION FORTRAN IV
PROGRAMA EQUIVALENTES PEYT Y PARAH. CARACT.

DEPARTAMENTO DE SISTEMAS DE POTENCIA.

PROGRAMADO POR EDISON VALLEJO

VERIFICADO POR

PAGINA 4

- DE 4

CALCULO DE LOS EQUIVALENTES PI Y T DE L LINEAS DE TRANSMISION

This image shows a very faint, mirrored document page. At the top center, the letters 'ZP1' are visible. On the right side, the letters 'I D A' are printed vertically. On the left side, the letters 'I D Y' are also printed vertically. The rest of the page is mostly blank and faded.

DATOS DE ENTRADA

TESIS DE GRADO

EJEMPLO DE PRUEBA

DATOS DE REF. PURDUE UNIVERSITY

LINEA TRES CIRCUITOS PARALELOS

Nº 9 NÚMERO DE CONDUCTORES EQUIVALENTES

LONGITUD:... 200.0 MILL

DATOS EN COMPONENTES DESEC.

LA MATRIZ IMPEDANCIA SERIE POR MILL

DESDE COLUMNAS 1 HASTA COLUMNAS 6

0.836700783-04	0.625723130-04	0.2d0244190-03	0.19748115D-03	0.19420465D-03
0.314357690-03	0.110846220-03	0.785283770-04	0.18505499D-03	0.19597542D-03
0.65548942D-04	0.83747174D-04	0.66698620-04	0.21046342D-03	0.20688084D-03
0.110846220-03	0.309717610-03	0.10687365D-03	0.21518543D-03	0.22846063D-03
0.62572813D-04	0.60693602D-04	0.86191358D-04	0.22119328D-03	0.21120810D-03
0.18505499D-03	0.21046342D-03	0.22118328D-03	0.26594102D-03	0.27771760D-03
0.20024419D-03	0.21518543D-03	0.22118328D-03	0.16795895D-02	0.27771760D-03
0.18505499D-03	0.22678467D-03	0.26594102D-03	0.60340464D-02	0.82664285D-03
0.19748115D-03	0.20688084D-03	0.21617688D-03	0.85781747D-03	0.7987681D-03
0.19597542D-03	0.22678467D-03	0.27771760D-03	0.22217478D-02	0.61450712D-02
0.19420465D-03	0.20288890D-03	0.21120810D-03	0.82664285D-03	0.15440406D-02
0.19408460-03	0.22846063D-03	0.27492736D-03	0.79187681D-03	0.15440406D-02
0.18900116D-03	0.19724142D-03	0.20553757D-03	0.81878155D-03	0.75939135D-03
0.18302567D-03	0.20635460D-03	0.24336598D-03	0.16317107D-02	0.19305015D-02
0.19082495D-03	0.19957857D-03	0.20974056D-03	0.79399153D-03	0.7899664D-03
0.17609350D-03	0.19929468D-03	0.23667855D-03	0.16854578D-02	0.1792294D-02
0.19439398D-03	0.20196293D-03	0.21440454D-03	0.98969222D-03	0.81747212D-03
0.16873614D-03	0.19227376D-03	0.23076597D-03	0.17432396D-02	0.16339380D-02
-109-				
DESDE COLUMNAS 7 HASTA COLUMNAS 9				
0.18900116D-03	0.19082495D-03	0.19439398D-03	0.1943939898D-03	0.1943939898D-03
0.18302567D-03	0.17609350D-03	0.16873614D-03	0.16873614D-03	0.16873614D-03
0.19724142D-03	0.19957857D-03	0.20396293D-03	0.19227376D-03	0.19227376D-03
0.20635450D-03	0.19929468D-03	0.21440454D-03	0.21440454D-03	0.21440454D-03
0.20553757D-03	0.20874056D-03	0.23667855D-03	0.23667855D-03	0.23667855D-03
0.19439398D-03	0.1873155D-03	0.84652309D-03	0.83669222D-03	0.83669222D-03
0.16873614D-03	0.16317107D-02	0.16854578D-02	0.17432396D-02	0.17432396D-02
0.17729725D-02	0.19853677D-03	0.16814251D-02	0.16814251D-02	0.16814251D-02
0.75939135D-03	0.78169004D-03	0.81747212D-03	0.81747212D-03	0.81747212D-03
0.19309015D-02	0.17792294D-02	0.16339386D-02	0.16339386D-02	0.16339386D-02
0.15314207D-02	0.77794654D-03	0.81482363D-03	0.81482363D-03	0.81482363D-03
0.62726699D-02	0.23690262D-02	0.18873573D-02	0.18873573D-02	0.18873573D-02
0.77793654U-03	0.15813615D-02	0.84499526D-03	0.84499526D-03	0.84499526D-03
0.23690262D-02	0.62036532D-02	0.22761538D-02	0.22761538D-02	0.22761538D-02
0.81482363D-03	0.22761538D-02	0.6687540D-02	0.6687540D-02	0.6687540D-02
0.18873573D-02	0.22761538D-02	0.6687540D-02	0.6687540D-02	0.6687540D-02

LA MATRIZ ADMITTANCIA SHUNT NORMALIZADA

DESDE COLUNNA 1 HASTA COLUNNA 6

0·0 0·180457205-01	-0·0 -0·291913460-02	0·0 0·864026650D-03	-0·0 -0·250923040D-04	0·0 -0·185767710-04	-0·0 -0·12175879D-04
0·0 -0·29191340D-02	0·0 -0·28615822D-02	0·0 0·18230166D-01	0·0 -0·13146656D-03	0·0 -0·11340918D-03	0·0 -0·77870602D-04
0·0 -0·96402660D-03	0·0 -0·46340574D-04	0·0 -0·13146656D-03	0·0 0·92317164D-03	0·0 -0·17316823D-03	0·0 -0·72259034D-04
0·0 -0·25092304D-04	0·0 -0·37522876D-04	0·0 -0·11340918D-03	0·0 -0·117316823D-03	0·0 0·94184140D-03	0·0 -0·16884088D-03
0·0 -0·12175879D-04	0·0 -0·25528498D-04	0·0 -0·77870602D-04	0·0 -0·72259034D-04	0·0 -0·16884088D-03	0·0 0·93158684D-03
0·0 -0·72335652D-05	0·0 -0·11801913D-04	0·0 -0·29645074D-04	0·0 -0·39015140D-04	0·0 -0·48885995D-04	0·0 -0·72776267D-04
0·0 -0·10520422D-04	0·0 -0·16011516D-04	0·0 -0·37386994D-04	0·0 -0·52547024D-04	0·9 -0·47863170D-04	0·0 -0·48934682D-04
0·0 -0·16596896D-04	0·0 -0·25020795D-04	0·0 -0·80517231D-04	0·0 -0·52339456D-04	0·0 -0·38934682D-04	1382
110- 25					

DESDE COLUNNA 7 HASTA COLUNNA 9

0·0 -0·72335652D-05	0·0 -0·10520422D-04	0·0 -0·16596896D-04	0·0 -0·10520422D-04	0·0 -0·16596896D-04	0·0 -0·12175879D-04
0·0 -0·1801913D-04	0·0 -0·10011516D-04	0·0 -0·25020795D-04	0·0 -0·10011516D-04	0·0 -0·25020795D-04	0·0 -0·12175879D-04
0·0 -0·29645074D-04	0·0 -0·37386994D-04	0·0 -0·57495243D-04	0·0 -0·29645074D-04	0·0 -0·57495243D-04	0·0 -0·29645074D-04
0·0 -0·39015140D-04	0·0 -0·52547024D-04	0·0 -0·80517231D-04	0·0 -0·39015140D-04	0·0 -0·80517231D-04	0·0 -0·39015140D-04
0·0 -0·48885995D-04	0·0 -0·47863170D-04	0·0 -0·52339456D-04	0·0 -0·48885995D-04	0·0 -0·47863170D-04	0·0 -0·48885995D-04
0·0 -0·72776267D-04	0·0 -0·38934682D-04	0·0 -0·52339456D-04	0·0 -0·72776267D-04	0·0 -0·38934682D-04	0·0 -0·72776267D-04
0·0 -0·93057962D-03	0·0 -0·16975585D-03	0·0 -0·73294519D-04	0·0 -0·93057962D-03	0·0 -0·16975585D-03	0·0 -0·93057962D-03
0·0 -0·16975585D-03	0·0 -0·94046723D-03	0·0 -0·17473548D-03	0·0 -0·16975585D-03	0·0 -0·94046723D-03	0·0 -0·16975585D-03
0·0 -0·73294519D-04	0·0 -0·92141470D-03	0·0 -0·92141470D-03	0·0 -0·73294519D-04	0·0 -0·92141470D-03	0·0 -0·73294519D-04

RESULTADOS EN COMPONENTES DESEC.

PARAMETRUS CARACTERISTICOS DE LA LINEA

VALORES CARACTERISTICOS

-0.91404013D-05	0.47617250D-05
-0.52899272D-05	0.69550884D-06
-0.42461561D-05	0.89426269D-06
-0.42448736D-05	0.87963459D-06
-0.42337886D-05	0.80762395D-06
-0.43169256D-05	0.77574091D-06
-0.42625401D-05	0.63014457D-06
-0.43517210D-05	0.41968989D-06
-0.41443346D-05	0.36603651D-06

VECTORES CARACTERISTICOS

DESDE COLUMNA 1 HASTA COLUMNA 6

0.587770220 00	0.756309330 00	-0.593392320-02	-0.43106798D-01	-0.209679870-02	0.94828248D-01
-0.505222990-02	0.18215675D-02	-0.121637690-01	-0.44272438D-01	-0.209728260-01	0.39519172D-01
0.521652760 00	0.5277470D 00	-0.90539046D-02	0.12642201D-01	-0.1067407D-01	-0.75856805D-01
-0.22114648D-02	0.11130381D-01	-0.21363795D-02	-0.46694260D-01	-0.59512816D-02	-0.24756715D-02
0.585782650 00	0.350275870 00	-0.15430082D-01	-0.27400013D-01	-0.10157209D-01	-0.67792416D-01
-0.16577658D-02	-0.11245240D-01	-0.11030726D-01	-0.56175746D-01	0.93375929D-02	-0.91229677D-01
0.77727190D-01	-0.49019594D-01	0.3574505AD-00	0.28900981D 00	-0.50096911D 00	-0.51339954D 00
0.16456731D-02	-0.12944199D-01	0.22554033D-01	0.26012097D-01	0.13859929D-02	0.12167323D-01
0.71287870D-01	-0.49400733D-01	-0.52509725D-00	-0.56820163D 00	-0.95705949D-02	-0.15114762D-02
0.95152147D-02	-0.13000779D-02	-0.10334034D-01	0.16236447D-01	0.31248040D-01	-0.24314217D-01
0.93113601D-01	-0.71480751D-01	0.34542698D 00	0.28015524D 00	0.49530840D 00	0.482348900 00
0.17518092D-01	-0.67621432D-02	0.20987172D-01	-0.16918302D-01	0.28919862D-02	0.13808928D-01
0.93191147D-01	-0.95780194D-01	-0.33079773D 00	0.28291965D 00	-0.50272566D 00	-0.46513212D 00
0.17356236D-01	-0.10458648D-01	-0.34778132D-02	-0.10806486D-01	-0.2028951D-01	-0.49118474D-02
0.72819471D-01	-0.71380734D-01	-0.50229591D 00	-0.59783995D 00	-0.20790547D-01	-0.10663714D-01
0.96435584D-02	-0.14310996D-02	-0.38338366D-01	-0.20254156D-03	0.85176677D-02	-0.53262476D-01
0.79705934D-01	-0.68803191D-01	-0.34338182D 00	0.29502183D 00	0.50272286D 00	-0.52586424D 00
0.19559879D-02	-0.16636262D-01	-0.73175393D-03	-0.21526620D-01	-0.75148593D-02	

-112-

DESDE COLUMNA 7 HASTA COLUMNA 9

0.28196310U-01	0.03918203D 00	-0.692639590 00	-0.14260733D 00	-0.30304505D 00	0.3951330543D-01
0.34450561U 00	-0.26454092D-02	-0.14260733D 00	-0.30304505D 00	-0.30304505D 00	0.3951330543D-01
0.18987411D 00	-0.48025568D-01	-0.14045515D 01	-0.26661825D 00	-0.26661825D 00	0.3951330543D-01
0.27659551D-01	-0.29346359D-01	-0.26661825D 00	-0.35893639D-01	-0.35893639D-01	0.3951330543D-01
0.49795353U 00	-0.76537317D 00	-0.72039962D 00	-0.35893639D-01	-0.35893639D-01	0.3951330543D-01
-0.38619322U 00	-0.10746367D-01	-0.16301264D-01	-0.85450172D-01	-0.41550618D-00	0.3951330543D-01
-0.380013218D 00	-0.43564551D-01	-0.23362595D 00	-0.77884531D 00	-0.35893639D-01	0.3951330543D-01
-0.67477286D-01	-0.12647343D 00	-0.69124877D-01	-0.41550618D-00	-0.35893639D-01	0.3951330543D-01
-0.40158844D 00	-0.30304505D-01	-0.14388847D 00	-0.3951330543D-01	-0.3951330543D-01	0.3951330543D-01
-0.13840450D-02	-0.21330543D-01	-0.3951330543D-01	-0.3951330543D-01	-0.3951330543D-01	0.3951330543D-01
0.36226279U 00	-0.40871640D-01	-0.11802727D 00	-0.40526977D 00	-0.40526977D 00	0.40526977D 00
0.691058546D-01	-0.4007975D-01	-0.40526977D 00	-0.40526977D 00	-0.40526977D 00	0.40526977D 00
0.45414120U 00	-0.19471579D-01	-0.1813828HD 00	-0.87204502D-01	-0.87204502D-01	0.87204502D-01
0.85132718U-01	-0.47204502D-01	-0.87204502D-01	-0.87204502D-01	-0.87204502D-01	0.87204502D-01

CUNSTANTES DE PROPAGACION

ATENUACION NEPERS POR MILL	VELOCIDAD MILL POR SEG.
0.76352921D-03	0.12089897D .06
0.15087434D-03	0.16355881D .06
0.21580840D-03	0.18195517D .06
0.21234065D-03	0.18201380D .06
0.19526026D-03	0.18229127D .06
0.18593762D-03	0.18072231D .06
0.15219457D-03	0.18210428D .06
0.10047657D-03	0.18050842D .06
0.89814144D-04	0.13500418D .06

IMPEDANCIA CARACTERISTICA

DESDE COLUMNA 1 HASTA COLUMNA 6

0.87481022D-01	-0.222788860-01	-0.52364729D-01	-0.892008780 00	-0.95357010 00	-0.957991720 00
0.103082660 00	0.116584460 00	0.12896935D 00	0.861264650 00	0.88210751D 00	0.935284970 00
-0.940816850-02	0.7269077D-01	-0.38318012D-01	-0.86907101D 00	-0.94 147032D 00	-0.935284970 00
0.100222830 00	0.10429472D 00	0.11947715D 00	0.80210751D 00	0.80222029D 00	0.77540505D 00
-0.45234036D-01	-0.4743792D-01	0.27655624D-01	-0.11686745D 01	-0.12616282D 01	-0.12574625D 01
0.130773250 00	0.14008343D 00	0.14824980D 00	0.97315508D 00	0.96783477D 00	0.93660635D 00
-0.78511059U-01	0.92275580D-01	0.11095470D 00	0.27605566D 01	0.83274567D 00	0.64762270D 00
-0.63841403D-01	-0.5403223D-01	-0.67320406D-01	-0.39791012D 00	-0.19312054D 00	-0.1956222D 00
0.83866596D-01	0.23409740D-01	0.11636782D 00	0.85562456D 00	0.27529097D 01	0.89088143D 00
-0.65809965U-01	-0.8792645D-01	-0.69751740D-01	-0.22919881D 00	-0.40117997D 00	-0.20535535D 00
0.76090455D-01	-0.838389754D-01	0.10353816D 00	0.57905877D 00	0.73416955D 00	0.26835403D 01
-0.58411844D-01	-0.59780903D-01	-0.6192801D-01	-0.19305843D 00	-0.18042845D 00	-0.36114258D 00
0.66733718D-01	0.70093435D-01	0.86346805D-01	0.46217209D 00	0.50356019D 00	0.5796105D 00
-0.54971594D-01	-0.5093800D-01	-0.57764515D-01	-0.18096185D 00	-0.16842091D 00	-0.1699054D 00
0.72389662D-01	0.77313364D-01	0.93995392D-01	0.57174313D 00	0.57889885D 00	0.5934900D 00
-0.61186410U-01	-0.643360D-01	-0.65321565D-01	-0.21288723D 00	-0.19776464D 00	-0.1937187D 00
0.68926275U-01	0.79313815D-01	0.91662824D-01	0.59321278D 00	0.54923540D 00	0.52767706D 00
-0.59863750U-01	-0.61061345D-01	-0.63367963D-01	-0.1950433D 00	-0.17874515D 00	-0.17298610D 00

-114-

DESDE COLUMNA 7 HASTA COLUMNA 9

-0.93605649U 00	-0.33951809D 00	-0.87332779D 00	-0.82958834U 00	-0.85549241D 00	-0.85479021D 00
-0.90939683U 00	-0.91216540D 00	-0.84837258D 00	-0.77100492D 00	-0.79593624D 00	-0.79659909D 00
-0.12247477D 01	-0.12280111D 01	-0.14606000D 01	-0.93839246D 00	-0.97559345D 00	-0.97559345D 00
-0.93839246D 00	-0.97087705D 00	-0.97559345D 00	-0.5457814U 00	-0.56777215D 00	-0.56777215D 00
-0.18225199U 00	-0.18817443D 00	-0.20515817D 00	-0.58693309D 00	-0.5989706D 00	-0.5989706D 00
0.61473542D 00	0.59899706D 00	0.59972416D 00	-0.20179577D 00	-0.22447759D 00	-0.22447759D 00
-0.58693309D 00	-0.17035679D 00	-0.18956316D 00	-0.26755852D 01	-0.27406684D 01	-0.27406684D 01
-0.17041701U 00	-0.17841024D 00	-0.57401061D 00	-0.34694943U 00	-0.34694943D 00	-0.34694943D 00
0.87255311U 00	0.27406684D 01	0.94964055D 00	-0.18748015U 00	-0.21091348D 00	-0.21091348D 00

AUXILIARIA CARACTÉRISTICA

DESDE COLUMNA 1 HASTA COLUMNA 6

0.80640135D 01	-U.2009900D 01	-0.8836840D 00	-0.10944929D 01	-0.11352987D 01	-0.11251287D 01
0.59034759D 00	U.11256331D 00	0.1615174D 00	0.47525132D 00	0.45569605D 00	0.41588479D 00
-0.18605757D 01	U.d5J03242D 01	-0.1800184D 01	-0.89645928D 00	-0.93351156D 00	-0.92388415D 00
0.66214263D 01	U.50071428D 00	0.65333903D 01	0.35721493D 00	0.33980560D 00	0.30678715D 00
-0.8276575D 00	-U.19436550D 01	0.83119497D 01	-0.15711708D 01	-0.18235657D 01	-0.16155949D 01
0.15621185D 00	U.16805009D 00	0.59165612D 00	0.47254974D 00	0.43796349D 00	0.39335752D 00
-0.10079760D 01	-U.19247233D 02	-0.60894996D 01	0.45147759D 00	-0.71219385D 01	-0.23777388D 01
-0.39595291D 02	U.183909935D 04	-0.54318234D 02	0.36833752D 01	-0.15302200D 01	-0.65577105D 02
0.22287092D 02	-U.258119417D 01	-0.45757879D 01	-0.71818948D-d1	0.46148986D 00	-0.69791496D 01
0.33039157D 03	U.61237141D 02	-0.32483803D 02	-0.16544525D 01	0.37900101D 01	-0.16001754D 01
-0.75565393D 02	-U.32870880D 02	-0.38822702D 01	-0.36522139D 01	-0.82416058D 01	0.49234467D 00
-0.24512734D 02	U.54071844D 03	-0.32513367D 01	-0.67846514D 02	-0.15459850D 01	0.36486591D 01
-0.70641711J 02	J.12922008D 02	-0.17365920D 01	-0.27158488D 01	-0.33050202D 01	-0.45729667D 01
-0.18351053D 02	J.22543634D 02	-0.14927953D 02	-0.21715458D 02	-0.32601614D 02	-0.60953014D 02
0.30352424J 02	-U.14351341D 01	-0.12094438D 01	-0.26202887D 01	-0.23962300D 01	-0.24747830D 01
0.245229779D 02	-U.50538284D 02	-0.24998141D 03	-0.30901297D 02	-0.274520D 02	-0.30738725D 02
-0.92590787D 02	-U.27989550D 02	-0.28505827D 01	-0.39892767D 01	-0.25501143D 01	-0.18484006D 01
-0.29419377D 02	U.25191584D 02	-0.27477574D 02	-0.4847392D 02	-0.21593755D 02	-0.13760971D 02

DESDE COLUMNA 7 HASTA COLUMNA 9

-0.10229959D 01	-U.10120792D 01	-0.99505420D 00	-0.46229881D 00	-0.41048437D 00	-0.41048437D 00
-0.81145669D 00	-U.80009101D 00	-0.78936474D 00	-0.34805625D 00	-0.30485517D 00	-0.30485517D 00
-0.14153681D 01	-U.13955011D 01	-0.138672525D 01	-0.50482637D 00	0.42756629D 00	0.42756629D 00
-0.9736348D 02	-U.17139189D 01	-0.3126343D 01	-0.80732480D 02	-0.4454898D 02	-0.4454898D 02
-0.6148763CD 02	-U.14799710D 01	-0.16890557D 01	-0.6683427D 02	-0.15275341D 01	-0.15275341D 01
-0.39761774D 01	-U.273289442D 01	-0.21285392D 01	-0.55288449D 02	-0.8088644D 02	-0.8088644D 02
-0.43332603D 00	-U.91394067D 01	-0.45073960D 01	-0.47845319D 02	0.38118958D 01	0.38118958D 01
-0.8264251D 01	U.44830120D 00	-0.8435821D 01	-0.13240755D 01	-0.39137900D 02	-0.39137900D 02
-0.36887463D 01	-U.84688425D 01	0.43867338D 00	0.40493939D 01	-0.39137900D 02	-0.39137900D 02

251

1766

L A M A T R I Z I M P E D A N C I A S E R I E D E L E Q U I V A L E N T E P I E S :

DESDE COLUMNA 1 HASTA COLUMNA 6

0.150833800-01	0.116389770-01	0.110767780-01	0.35115033D-01	0.345407200-01	0.338439760-01
0.607523060-01	0.212325160-01	0.149676780-01	0.351461280-01	0.37602230-01	0.37602230-01
0.116481480-01	0.150600520-01	0.118308070-01	0.36937010D-01	0.362081380-01	0.35372317D-01
0.211959110-01	0.599287260-01	0.204450710-01	0.40874191D-01	0.429166410-01	0.43094251D-01
0.110824290-01	0.119184090-01	0.154954270-01	0.388499560-01	0.37854221D-01	0.368289980-01
0.149018460-01	0.204818250-01	0.592172490-01	0.50565593D-01	0.52631475D-01	0.51923346D-01
0.351969380-01	0.363259290-01	0.38868393D-01	0.30593310D-00	0.15033096D-00	0.14407635D-00
0.34780104D-01	0.41568834D-01	0.50314366D-01	0.1163708D-01	0.42463779D-00	0.34954053D-00
0.346579660-01	0.35933841D-01	0.379784700-01	0.15033102D-00	0.28969234D-60	0.13738638D-00
0.375338630-01	0.42041127D-01	0.52534818D-01	0.42463779D-00	0.11672473D-01	0.44125205D-00
0.338911490-01	0.353259180-01	0.368247070-01	0.14907635D-00	0.13738632D-00	0.27899545D-00
0.37236802D-01	0.43780029D-01	0.51677767D-01	0.34954053D-00	0.44125205D-00	0.12010946D-01
0.329972800-01	0.34287233D-01	0.35837885D-01	0.14274323D-00	0.13609873D-00	0.13099623D-00
0.34131460D-01	0.39591365D-01	0.45631338D-01	0.30915242D-00	0.33556205D-00	0.36515105D-00
0.33433720D-01	0.36701806D-01	0.36626197D-01	0.14833796D-00	0.14106441D-00	0.13568276D-00
0.33804402D-01	0.36726881D-01	0.45380833D-01	0.32034242D-00	0.32941544D-00	0.33672136D-00
0.34179617D-01	0.36004045D-01	0.37665233D-01	0.15654820D-00	0.14939226D-00	0.14247864D-00
0.31660970D-01	0.37215516D-01	0.43535277D-01	0.33236051D-00	0.31957728D-00	0.30954790D-00

DESDE COLUMNA 7 HASTA COLUMNA 9

0.329276960-01	0.333356838D-01	0.34068473D-01
0.34501016D-01	0.35294965D-01	0.32043291D-01
0.34374803D-01	0.34904547D-01	0.35769379D-01
0.38891356D-01	0.37671874D-01	0.36492515D-01
0.35828009D-01	0.36252900D-01	0.37628654D-01
0.45883268D-01	0.46750512D-01	0.43797720D-01
0.30915248D-01	0.32034242D-00	0.3236057D-00
0.14274317D-01	0.14833802D-00	0.15654820D-00
0.13604367D-01	0.14106441D-00	0.14839226D-00
0.33556205D-01	0.32941538D-00	0.31957728D-00
0.13099617D-01	0.13568276D-00	0.14247864D-00
0.36515105D-01	0.33672142D-00	0.30954790D-00
0.13500643D-01	0.13500643D-00	0.14205790D-00
0.49104122D-01	0.45104128D-00	0.35853851D-00
0.14205790D-01	0.14812424D-00	0.14812424D-00
0.14205790D-01	0.14812424D-00	0.14812424D-00

-116-

LA MATRIZ DE ADMITANCIA SHUNT DEL EQUIVALENTE PI-ES:

DESOE COLUMNA 1 HASTA COLUMNA 6

0.67117475D-02 0.18355761D 01	-U.33250114D-02 -U.291888J6D 00	-0.37975202D-02 -0.84146261D-01	-0.43721893D-03 -0.22368298D-02	-0.38084206D-03 -0.15507948D-02	-0.46993489D-03 -0.79092826D-03
-0.33241215D-02 -0.291888J6D 00	0.54905154D-02 U.18530951D 01	0.31729755D-02 -0.28656769D 00	0.39319787D-03 -0.43987185D-02	0.34594792D-03 -0.34814588D-02	0.42029307D-03 -0.21590766D-02
-0.37736422D-02 -0.34149420D-01	U.32139614D-02 -U.28657252D 00	0.63901655D-02 0.18530636D 01	0.347969D-03 -0.12043346D-01	0.3776957D-03 -0.11098862D-01	0.46612159D-03 -0.73531156D-02
0.31315652J-03 -0.17702666J-02	U.56911895D-03 -U.32020401D-02	0.38438593D-03 -0.12595434D-01	0.31554397D-03 0.93717873D-01	0.21140644D-04 -0.17499272D-01	0.42546C17D-04 -0.72401576D-02
-0.45891199D-03 -0.24033263D-02	U.2921529D-U3 -U.20267342D-02	0.35792377D-03 -0.11721537D-01	-0.20944717D-04 -0.1749759D-01	0.35435645D-03 0.95605910D-01	-0.2276622D-04 -0.17032079D-01
-0.39897556D-03 -0.31844899D-03	U.50058658D-03 -U.29679299D-02	0.45458321D-03 -0.70354910D-02	0.42481857D-04 -0.72403513D-02	0.22946741D-04 -0.17033197D-01	0.31010504D-03 0.94633400D-01
0.35944325D-03 0.155388656J-03	U.56429673D-03 -U.16289204D-02	0.43855549D-03 -0.21586598D-02	0.57558864D-04 -0.38678720D-02	0.43941290D-04 -0.48641413D-02	0.36540805D-04 -0.72461851D-02
0.53744623D-03 -0.16512915D-02	U.18124645D-03 U.19411194D-03	0.43245379D-03 -0.40789172D-02	0.44013592D-04 -0.52571557D-02	0.35423349D-04 -0.47828481D-02	0.42104595D-04 -0.48652627D-02
-0.27078926D-03 -0.90981531D-03	U.05491302D-03 -U.30895995D-02	0.37510740D-03 -0.51059537D-02	0.42385873D-04 -0.80901123D-02	0.43504784D-04 -0.52385107D-02	0.58436839D-04 -0.38575500D-02

25

117

1767

DESOE COLUMNA 7 HASTA COLUMNA 9

0.46835956D-03 -0.32325555D-03	-U.39192406D-U3 -U.76041906D-03	-0.4421479D-03 -0.13910437D-02	-0.4421479D-03 -0.13910437D-02	-0.4421479D-03 -0.13910437D-02	-0.4421479D-03 -0.13910437D-02
0.42009423D-03 -0.80622593D-03	U.35252771D-03 -U.13321893D-02	0.43121796D-03 -0.22570443D-02	0.43121796D-03 -0.22570443D-02	0.43121796D-03 -0.22570443D-02	0.43121796D-03 -0.22570443D-02
0.47688093D-03 -0.25141782D-02	U.40231702D-U3 -U.34221446D-02	0.46034751D-03 -0.54687153D-02	0.46034751D-03 -0.54687153D-02	0.46034751D-03 -0.54687153D-02	0.46034751D-03 -0.54687153D-02
0.575888J610-03 -0.38674069D-02	U.43883J192D-04 -U.32583J106D-02	0.42334592D-04 -0.80896951D-02	0.42334592D-04 -0.80896951D-02	0.42334592D-04 -0.80896951D-02	0.42334592D-04 -0.80896951D-02
0.41008621D-04 -0.4863437J-02	U.J5J63817D-04 -U.47836043D-02	0.43577701D-04 -0.52376688D-02	0.43577701D-04 -0.52376688D-02	0.43577701D-04 -0.52376688D-02	0.43577701D-04 -0.52376688D-02
0.36544327D-04 -0.7245928D-02	J.42016593D-U4 -U.9866263D-02	0.58379752D-04 -0.38573495D-02	0.58379752D-04 -0.38573495D-02	0.58379752D-04 -0.38573495D-02	0.58379752D-04 -0.38573495D-02
0.31225366D-03 -0.94583333D-01	-U.19150356D-04 -U.17113358D-01	0.45945344D-04 -0.7329732D-02	0.45945344D-04 -0.7329732D-02	0.45945344D-04 -0.7329732D-02	0.45945344D-04 -0.7329732D-02
0.19912972D-04 -0.17113049D-01	J.3076497D-UJ J.95478177D-01	-0.17054517D-04 -0.17645247D-01	-0.17054517D-04 -0.17645247D-01	-0.17054517D-04 -0.17645247D-01	-0.17054517D-04 -0.17645247D-01
0.4596A114D-04 -0.73327394D-02	-U.17103521D-04 -U.17045694D-01	0.32052254D-03 0.93551315D-01	0.32052254D-03 0.93551315D-01	0.32052254D-03 0.93551315D-01	0.32052254D-03 0.93551315D-01

MATRIZ IMPEDANCIA SERIE DEL EQUIVALENTE

DESDE COLUMNA 1 HASTA COLUMNA 6

0.98082663J-02 0.31975433JU-01	J.69495328J-02 J.11319961D-01	0.6643842J-02 0.80375262D-02	0.21355301D-01 0.18965211D-01	0.21086711D-01 0.20127214D-01	0.2072193D-01 0.20511970D-01
0.69473982D-02 0.11330258U-01	J.86264905D-02 J.31483162D-01	0.70753805D-02 0.10921283D-01	0.22436913D-01 0.22055190D-01	0.22083975D-01 0.23289375D-01	0.2169697CD-01 0.23499150D-01
0.66423602D-02 0.80391839U-02	J.70783J19D-02 J.10910988D-J1	0.90858191D-02 0.31146556D-01	0.23571007D-01 0.27249638D-01	0.23071059D-01 0.28504803D-01	0.22584930D-01 0.28256236D-01
0.21334610J-01 0.19062698U-01	J.22464387D-01 J.21870349D-01	0.23566953D-01 0.27316258D-01	0.17604953D 00 0.61346674D 00	0.91518402D-01 0.22720206D 00	0.21054999U-01 0.23737007D 00
0.21054999U-01 0.2003576D-01	J.22157602D-01 J.23517698D-01	0.23037937D-01 0.28426018D-01	0.91518402D-01 0.22720206D 00	0.167553697D 00 0.62519389D 00	0.84878743D-01 0.23737007D 00
0.20760540D-01 0.20608772D-01	J.21707617D-01 J.23316629D-01	0.22596638D-01 0.23331514D-01	0.88416219D-01 0.18862760D 00	0.34878688D-01 0.23737007D 00	0.16239637D 00 0.63406849D 00
0.20200886D-01 0.18926412U-01	J.21118272D-J1 J.21045949D-01	0.21983200D-01 0.25107000D-01	0.87564886D-01 0.16756177D 00	0.84024668D-01 0.16217595D 00	0.81610084D-01 0.19849342D 00
0.20360477D-01 0.17954119D-01	J.21366786D-01 J.20721361D-01	0.22258066D-01 0.24230994D-01	0.90316932D-01 0.17281497D 00	0.36405980D-01 0.17826694D 00	0.83815469D-01 0.18282616D 00
0.20709727U-01 0.17393794U-01	J.21793J209D-01 J.19530082D-01	0.22848420D-01 0.23753329D-01	0.94737589D-01 0.17846161D 00	0.93368211D-01 0.17240055D 00	0.97435186D-01 0.16797860 00
DESDE COLUMNA 7 HASTA COLUMNA 9					
0.20218428D-01 0.188277952D-01	J.20381656D-01 J.183806925D-01	0.20738095D-01 0.17292753D-01			
0.21096814D-01 0.21232273D-01	J.21311824D-01 J.20475222D-01	0.21751825D-01 0.19712489D-01			
0.21982159U-01 0.25040027D-01	J.22285115D-01 J.24316922D-01	0.22857323D-01 0.23663592D-01			
0.87564945D-01 0.16756177D-01	J.9030832D-01 J.17281497D-01	0.91737589D-01 0.17846161D 00			
0.84024663D-01 0.18217599D-01	J.66440980D-01 J.17826694D-01	0.90368211D-01 0.17240055D 00			
0.81610084D-01 0.19849348D-01	J.33d10409D-01 J.18282622D-01	0.87435186D-01 0.16779786D 00			
0.16102950D 00 0.63877285U 00	J.83J730100D-01 J.24274373D-01	0.87139429D-01 0.1957759D 00			
0.833730100-01 0.24274J67U 00	J.1059J49D2D 00 J.3124132D 00	0.90137303D-01 0.21282164D 00			
0.87139429U-01 0.1935775U 00	J.6137J0J0D-01 J.23282170D-01	0.17408408D 00 0.613653J6D 00			

MATRIZ ADMITANCIA SHUNT DEL EQUIVALENTE T

DESDE "COLUMNA 1 HASTA COLUMNA 6

-0.246482720-01 0.348865940 01	-0.118782480-01 -0.583546530 00	-0.136118380-01 -0.202068050-01 -0.570400360 00	-0.155886050-02 -0.606154650-02	-0.137388450-02 -0.487938520-02	-0.165064060-02 -0.40487490-02
-0.118816270-01 -0.583546530 00	-0.202068050-01 -0.57043570 00	-0.113223940-01 -0.352918430 01	-0.140213380-02 -0.570400360 01	-0.122854910-02 -0.27058220-01	-0.148506350-02 -0.659145410-02
-0.135265740-01 -0.181293850 00	-0.114683550-01 -0.57043570 00	-0.234664900-01 -0.352918430 01	-0.154723950-02 -0.27058220-01	-0.133742900-02 -0.236295650-01	-0.164378520-02 -0.17202C68D-01
-0.107508710-02 -0.782759490-02	-0.207301460-02 -0.712226330-02	-0.134593390-02 -0.233746530-01	-0.118589100-02 -0.179174960 00	-0.936608700-04 -0.339130720-01	-0.144210430-03 -0.143849550-01
-0.167394240-02 -0.163704530-02	-0.95165670-03 -0.140635520-01	-0.128120810-02 -0.212578770-01	-0.929770030-04 -0.339187350-01	-0.114491780-02 -0.192828610 00	-0.102525530-03 -0.331763250-01
-0.137966620-02 -0.583819300-02	-0.18103500-02 -0.352632810-02	-0.159108310-02 -0.185207540-01	-0.143973930-03 -0.143842060-01	-0.103116630-03 -0.331720750-01	-0.115733990-02 -0.190582230 00
-0.123049410-02 -0.477308030-02	-0.205375740-02 -0.658297910-03	-0.153116630-02 -0.897454840-02	-0.201225660-03 -0.792316720-02	-0.139556130-03 -0.39536220-02	-0.117686270-03 -0.146577840-01
-0.197293960-02 -0.173688550-03	-0.555178620-03 -0.100271890-01	-0.156530030-02 -0.617347650-02	-0.153431770-03 -0.104916060-01	-0.122048310-03 -0.957674530-02	-0.143561120-03 -0.988432770-02
-0.912095190-03 -0.617030640-02	-0.241784190-02 -0.279032530-02	-0.130867290-02 -0.139412620-01	-0.145859580-03 -0.159462620-01	-0.151574860-03 -0.10420410-01	-0.204158820-03 -0.791556020-02

299-1

1768

DESDE COLUMNA 7 HASTA COLUMNA 9

-0.165585960-02 -0.296144790-02	-0.139243230-02 -0.321248550-02	-0.158382720-02 -0.435012950-02
-0.148550610-02 -0.377389810-02	-0.125290110-02 -0.422230360-02	-0.1431231560-02 -0.594132770-02
-0.188612970-02 -0.762711840-02	-0.14035870-02 -0.807355610-02	-0.164168490-02 -0.125671070-01
-0.2013118730-03 -0.792492180-02	-0.152982450-03 -0.104871990-01	-0.145645030-03 -0.159478340-01
-0.139788930-03 -0.986206530-02	-0.121859760-03 -0.957368430-02	-0.151672260-03 -0.104452600-01
-0.117688290-03 -0.146587450-01	-0.143231550-03 -0.988139960-02	-0.203930580-03 -0.1791630890-02
-0.116504940-02 -0.180420700 00	-0.925067000-04 -0.333977640-01	-0.156309510-03 -0.146324150-01
0.923716430-04 -0.333989750-01	-0.115618850-02 -0.182517240 00	-0.791093590-04 -0.342661750-01
-0.156395910-03 -0.16326610-01	-0.117424280-04 -0.142622560-01	-0.120221240-02 -0.178787230 00

C A P I T U L O III

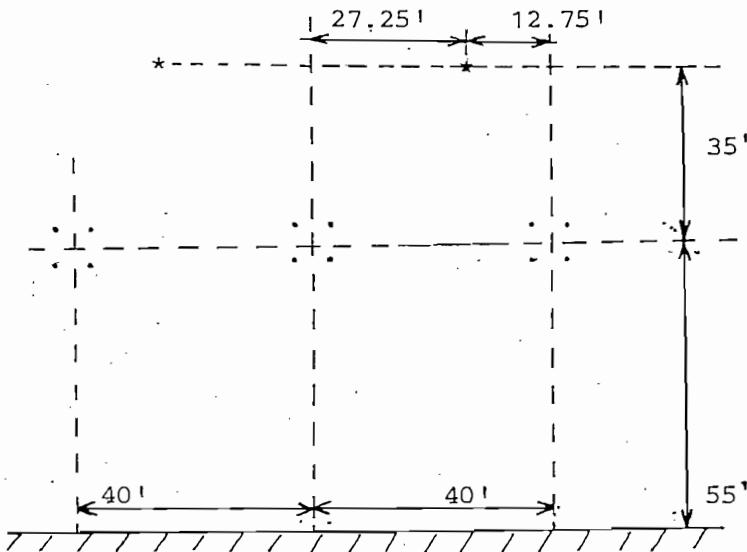
A P L I C A C I O N E S

Con el propósito de verificar la bondad del programa, se realizaron aplicaciones a problemas propuestos en la muy conocido IEEE, en la cual además se proporcionan los resultados.

El primer problema corrido es aquel proporcionado en IEEE TRANSACTION POWER APPARATUS AND SYSTEMS, Pag. 629, Junio de 1964, y cuyos datos son:

- Altura de las fases a tierra 55'
- Altura de los conductores de guarda 90'
- Frecuencia 60 Hz
- Voltaje 500 Kv
- Longitud 200 Millas
- Se asume línea no transpuesta
- Cuatro conductores por fase, 0,85 pulgadas de diámetro c/u.
- Espaciamiento de Bundle 1.5 pies.
- Dos cables de tierra de 5/16 de pulgada de acero
- Rotación de fases a, b, c
- Resistencia de tierra 1000 ohms/m³

Las constantes Y y Z son determinadas por cualquiera de los procedimientos que existen para el caso. En este caso se hallan mediante el procedimiento detallado en la Referencia N° 8



* cables de tierra

: conductores de fase

Las constantes del circuito son:

$$Z = \begin{bmatrix} 0.64292 + j2.00227 & 0.01975 - j0.01523 & -0.02306 - j0.00949 \\ -0.02306 + j0.00949 & 0.04663 + j0.53724 & -0.04786 + j0.02855 \\ 0.01975 - j0.01523 & 0.04865 + j0.02717 & 0.04663 + j0.53724 \end{bmatrix}$$

$$Y = \begin{bmatrix} 0.00000 + j5.38634 & -0.18259 + j0.10542 & 0.18259 + j0.10542 \\ 0.18259 + j0.10542 & 0.00000 + j8.01017 & 0.56198 - j0.32446 \times 10^{-6} \\ -0.18259 + j0.10542 & -0.56198 - j0.32446 & 0.00000 + j8.01017 \end{bmatrix}$$

Z = Impedancia serie por unidad de longitud en ohmios/milla

Y = Admitnacia shunt por unidad de longitud en mhos/milla

El producto $Y \star Z$ está dado por:

$$Y \star Z = \begin{bmatrix} -10,77448 + j3,46159 & 0,02290 + j0,02329 & 0,00872 - j0,03146 \\ -0,01151 + j0,23369 & -4,26202 + j0,37230 & -0,03138 - j0,10074 \\ -0,19659 - j0,12680 & -0,07153 + j0,07751 & -4,26201 + j0,37230 \end{bmatrix} \times 10^{-6}$$

$Y \star Z$ tienen las siguientes unidades: $\frac{\text{mhos}}{\text{milla}} \times \frac{\text{ohmios}}{\text{milla}} = \frac{1}{(\text{milla})^2}$

Los valores característicos de $Y \star Z$ son calculados dando los siguientes resultados:

$$\gamma_1^2 = (-10.77247 + j3,46098) \times 10^{-6} \quad \left(\frac{1}{\text{milla}^2} \right)$$

$$\gamma_2^2 = (-4,16121 + j0,39631) \times 10^{-6} \quad \left(\frac{1}{\text{milla}^2} \right)$$

$$\gamma_3^2 = (-4,36481 + j0,34900) \times 10^{-6} \quad \left(\frac{1}{\text{milla}^2} \right)$$

Y los respectivos vectores característicos reunidos por columnas y normalizados son:

$$M = \begin{bmatrix} 1.00000 + j0.00000 & 0.00301 + j0.00843 & 0.00000 + j0.00001 \\ 0.01491 - j0.02842 & 1.00000 + j0.00000 & 0.50154 + j0.86620 \\ 0.01728 + j0.02720 & -0.49994 + j0.86488 & 1.00000 + j0.00000 \end{bmatrix}$$

Los resultados, para el equivalente PI, que obtiene son hallados a partir de las ecuaciones 1.5.7 y 1.5.8. y son:

.../...

$$Z_{\Pi} = \begin{bmatrix} z_{11} \times 0.9298 & \underline{1.3609^0} & z_{12} \times 0.9565 & \underline{0.5944^0} & z_{13} \times 0.9564 & \underline{0.5836^0} \\ z_{21} \times 0.9564 & \underline{0.5836^0} & z_{22} \times 0.9718 & \underline{0.1430^0} & z_{23} \times 0.9653 & \underline{0.0856^0} \\ z_{31} \times 0.9565 & \underline{0.5944^0} & z_{32} \times 0.9655 & \underline{0.1161^0} & z_{33} \times 0.9718 & \underline{0.1430^0} \end{bmatrix} \times 200$$

$$\frac{Y_{\Pi}}{2} = \begin{bmatrix} y_{11} \times 1.0374 & \underline{-0.6958} & y_{12} \times 1.0328 & \underline{-0.6276} & y_{13} \times 1.0328 & \underline{-0.6279} \\ y_{21} \times 1.0328 & \underline{-0.6302} & y_{22} \times 1.0144 & \underline{-0.0735} & y_{23} \times 1.0103 & \underline{-0.1335} \\ y_{31} \times 1.0329 & \underline{-0.6322} & y_{32} \times 1.0144 & \underline{-0.1335} & y_{33} \times 1.0144 & \underline{-0.0735} \end{bmatrix} \times \frac{200}{2}$$

En este problema no existen resultados para el equivalente T.

La matriz impedancia serie del equivalente PI en ohmios:

$$Z_{\Pi} = \begin{bmatrix} 110.68057 + j375.07659 & 3.80820 - j2.87415 & -4.39220 - j1.86008 \\ -4.39220 - j1.86008 & 8.80237 + j104.44026 & -9.24808 + j5.49805 \\ 3.80820 - j2.87415 & 9.38366 + j5.26555 & 8.80237 + j104.44026 \end{bmatrix}$$

Y la matriz admitancia shunt del equivalente PI en mhos:

$$\frac{Y_{\Pi}}{2} = \begin{bmatrix} 6.78564 + j558.73771 & -18.73750 + j11.09368 & 18.97608 + j10.68047 \\ 18.97651 + j10.67970 & 1.04235 + j812.55098 & 56.70031 - j32.91240 \\ -18.73843 + j11.09626 & -56.85869 - j32.65105 & 1.04235 + j812.55098 \end{bmatrix} \times 10^{-6}$$

A pesar que en el País se ha adoptado el sistema internacional de unidades, el programa esta diseñado para aceptar tanto unidades del S.I.U. como del sistema inglés.

.../..

RESULTADOS OBTENIDOS MEDIANTE EL PROGRAMA

CALCULO DE LOS EQUIVALENTES PI Y T DE LINEAS DE TRANSMISION

DATOS DE ENTRADA

TESTS DE GRADO

EJEMPLO DE PRUEBA

DATOS DE LA REFERENCIA ■ 1

LINIA DE TRANSMISIION TRIFAZASTICA

UN CIRCUITO: CUATRO CONDUCTORES EN BUNDLE

Z: NÚMERO DE CONDUCTORES EQUIVALENTES

LONGITUD: ... 200.0 MTU

DATOS EN COMPONENTES DE SEC.

LA MATRIZ IMPEDANCIA SERIE POR MILL

0.64291996D 00	0.19749999D-01	-0.23059998D-01
0.20022697D 01	-0.15229996D-01	-0.94899982D-02
-0.23059998D-01	0.46629999D-01	-0.47859997D-01
-0.94899982D-02	0.53723997D 00	0.28549999D-01
0.19749999D-01	0.48649997D-01	0.46629999D-01
-0.15229996D-01	0.27169999D-01	0.53723997D 00

LA MATRIZ ADMITANCIA SHUNT POR MILL

0.0	-0.18258999D-06	0.18258999D-06
0.53863396D-05	0.10541999D-06	0.10541999D-06
0.18258999D-06	0.0	0.56197996D-06
0.10541999D-06	0.80101699D-05	-0.32445996D-06
-0.18258999D-06	-0.56197996D-06	0.0
0.10541999D-06	-0.32445996D-06	0.80101699D-05

PARAMETROS CARACTERISTICOS DE LA LINEA

VALORES CARACTERISTICOS

-0.10772478D-04	0.34609822D-05
-0.43649278D-05	0.34910775D-06
-0.41611097D-05	0.39609836D-06

VECTORES CARACTERISTICOS

0.10005131D 01	-0.85622878D-06	0.16097911D-02
-0.41426363D-04	-0.42525598D-05	-0.88138096D-02
0.14922012D-01	-0.86620641D 00	-0.86620468D 00
-0.28437302D-01	-0.49984145D 00	-0.49989611D 00
0.17163705D-01	-0.86579752D 00	0.86587113D 00
0.27138043D-01	0.50007749D 00	-0.50007224D 00

-126-
CONSTANTES DE PROPAGACION

ATENUACION NEPERS POR MILL	VELOCIDAD MILL POR SEG.
0.52073062D-03	0.11344232D 06
0.83482315D-04	0.18030020D 06
0.96979129D-04	0.18460203D 06

IMPEDANCIA CARACTERISTICA

0.61750464D 03 -0.96642639D 02	-0.33393764D 01 -0.61387339D 01	-0.36467056D 01 0.59603262D 01
-0.59141893D 01 0.24274155D 02	0.26034497D 03 -0.11327189D 02	0.11860757D 02 0.20516220D 02
-0.18065353D 02 -0.17258759D 02	0.11836472D 02 -0.20528625D 02	-0.26034521D 03 -0.11327133D 02

ADMITANCIA CARACTERISTICA

0.15790598D-02 0.24829828D-03	0.49375129D-04 0.95909752D-04	0.583733873D-04 -0.90711517D-04
0.19800151D-04 0.21536580D-05	0.38732123D-02 0.17063855D-03	-0.15287385D-03 -0.32538408D-03
-0.11759840D-04 0.16074948D-04	-0.20534106D-03 0.29506814D-03	0.38732155D-02 0.17063924D-03

LA MATRIZ IMPEDANCIA SERIE DEL EQUIVALENTE PI ES:

0.11068437D 03 0.37509448D 03	-0.38073730D 01 -0.28736000D 01	-0.43914671D 01 -0.18606434D 01
-0.43914671D 01 -0.18606434D 01	0.88022776D 01 0.10443500D 03	-0.92478418D 01 0.54984541D 01
0.38073730D 01 -0.28736000D 01	0.93847761D 01 0.52590723D 01	0.88022776D 01 0.10443500D 03

LA MATRIZ ADMITANCIA SHUNT DEL EQUIVALENTE PI

0.67851925D-06 0.55874744D-03	-0.18737861D-04 0.11094421D-04	0.18976891D-04 0.10680497D-04
0.18976891D-04 0.10680497D-04	0.10420845D-05 0.81258500D-03	0.56699530D-04 -0.32914235D-04
-0.18737861D-04 0.11094421D-04	-0.56854376D-04 -0.32646276D-04	0.10420845D-05 0.81258500D-03

MATRIZ IMPEDANCIA SERIE DEL EQUIVALENTE T

0.69213669D 02 0.20689220D 03	0.20117178D 01 -0.15688868D 01	-0.23640757D 01 -0.95786589D 00
-0.23640757D 01 -0.95786589D 00	0.47990847D 01 0.54496643D 02	-0.48694696D 01 0.29096718D 01
0.20117178D 01 -0.15688868D 01	0.49540672D 01 0.27619429D 01	0.47990847D 01 0.54496643D 02

MATRIZ ADMITANCIA SHUNT DEL EQUIVALENTE T

-0.23800574D-04 0.10013885D-02	-0.34674042D-04 0.19046172D-04	0.33831006D-04 0.20505991D-04
0.33831006D-04 0.20505991D-04	-0.39576544D-05 0.15569287D-02	0.11041084D-03 -0.63063853D-04
-0.34674042D-04 0.19046172D-04	-0.10981981D-03 -0.64086591D-04	-0.39576544D-05 0.15569287D-02

A continuación se corrió el programa usando como dato de Y y Z los datos en PROCEEDINGS, PAS, IEEE, Julio de 1974, que fueron obtenidos por la aplicación del programa "Cálculo de los Parámetros de Líneas de Transmisión", desarrollado como Tesis de Grado por el Ing. René Barragán, en la Facultad de Ingeniería Eléctrica de la Escuela Politécnica Nacional.

CALCULO DE LOS EQUIVALENTES PI Y T DE LINEAS DE TRANSMISION

A horizontal line of asterisks (*) representing a sequence. The label "ZT" is positioned above the first few asterisks on the left side, and the label "YT" is positioned below the last few asterisks on the right side.

DATOS DE ENTRADA

TESIS DE GRADO

EJEMPLO DE PRUEBA

LINEA DE TRANSMISION DOBLE CIRCUITO

RATINGS OF PROCEEDINGS

IEEE JUL 10 1974

N: 6 NUMERO DE CONDUCTORES EQUIVALENTES

LONGITUD:... 200.0 MIL

DATOS EN COMPONENTES DESEC.

LA MATRIZ IMPEDANCIA SERIE PORMILL.

0.19149995D 00	0.13079995D 00	0.12570000D 00	0.12769997D 00	0.13089997D 00	0.12599999D 00
0.10939999U 01	0.51659995D 00	0.51620000P 00	0.51699970 00	0.45019994U 00	0.44739997D 00
0.13079995U 00	0.19949995D 00	0.12930000D 00	0.12859994D 00	0.13249999D 00	0.12709995D 00
0.51659995U 00	0.10809999D 01	0.51239997I 00	0.47179997U 00	0.44199997U 00	0.41579998D 00
0.12570000U 00	0.12930000D 00	0.18869996D 00	0.12599999D 00	0.12930000U 00	0.12449998D 00
0.51620000D 00	0.51239997D 00	0.19649992D 01	0.44699997D 00	0.41329998D 00	0.40229994I 00
0.12769997U 00	0.12859994D 00	0.12599999U 00	0.19379997U 00	0.12899995D 00	0.12729996D 00
0.52169997U 00	0.47179997D 00	0.44699997D 00	0.10829992D 01	0.58249998D 00	0.53309995D 00
0.13089997U 00	0.13249999U 00	0.12930000D 00	0.12899995D 00	0.19479996D 00	0.12739998U 00
0.45809995U 00	0.44199997D 00	0.41319996D 00	0.58249998D 00	0.92039996D 00	0.55829996D 00
0.12599999U 00	0.12899997U 00	0.12449998D 00	0.12729996D 00	0.18979096D 00	0.10919991D 01
0.44729998U 00	0.41922499U 00	0.42205498D 00	0.12729996D 00	0.22309995D 00	0.22882998D 00

LA MATRIZ ADMITANCIA SHUNT. PORMILL.

-129-	0.0	0.0	0.0	0.0	0.0
0.0	-0.67199999U-05	-0.0	-0.10254992D-05	-0.81559995D-06	-0.37259997D-06
0.0	0.67199999U-05	0.0	-0.95989981D-06	-0.51429994D-06	-0.47539980D-06
0.0	-0.91669995D-06	-0.0	-0.95989981D-06	-0.19829997D-06	-0.16189995D-06
0.0	-0.10254992D-05	0.0	-0.65029994D-05	-0.19829997D-06	-0.56069997D-07
0.0	-0.81559995U-06	0.0	-0.19299997D-06	-0.71279992D-05	-0.21179994D-05
0.0	-0.37259997U-06	0.0	-0.16179996D-06	-0.21179994D-05	-0.17919992D-05
0.0	-0.22289998U-06	0.0	-0.56069997D-07	-0.73039996D-05	-0.67139990U-05

RESULTADOS EN COMPONENTES DESEC.

PARA LOS CARACTERISTICOS DE LA LINEA

VALORES CARACTERISTICOS

-U.12444416D-04	0.29870799D-05
-U.32477077D-05	0.70282773D-06
-U.44957493D-05	0.35855242D-06
-U.41794010D-05	0.51209930D-06
-U.2408279D-05	0.48316353D-06
-U.1950123D-05	0.47595703D-06

VECTORES CARACTERISTICOS

J-11510905000-01	-0.18902950D-01	-0.29959799D-00	0.48902665D-00	-0.57894933D-00	-0.28273398D-00
J-110791000-01	-0.10222214D-00	-0.26595537D-01	0.13319001D-01	-0.15056498D-01	-0.15240578D-01
J-3205087JJ-00	-0.2079147D-00	0.1079582D-00	-0.3273859D-00	-0.7723859D-00	-0.6108048D-00
J-129735060-01	-0.31570408D-01	-0.30509204D-01	-0.7830719D-02	-0.81230033D-02	-0.43059921D-00
J-4000415JJ-00	-0.26566390-02	-0.24611395D-01	-0.62278575D-00	-0.12853976D-01	-0.46755444D-01
J-324001310-00	-0.19002430D-01	-0.19377315D-00	-0.59897161D-00	-0.24725032D-00	-0.39331537D-00
J-129735060-01	-0.129735060-01	-0.55630313D-01	-0.3866029D-01	-0.50032109D-01	-0.80133190D-01
J-485926900-00	-0.15706030-01	-0.3077139D-00	-0.17512253D-00	-0.18794395D-01	-0.20499580D-01
J-423478680-00	-0.15706030-01	-0.28191915D-01	-0.12177424D-00	-0.13497126D-00	-0.46709949D-00
J-59576295J-02	-0.15706030-01	-0.12177424D-01	-0.4045347D-00	-0.18257578D-01	-0.44053998D-01

GUERRANAS DE PROPAGACION

ATTENUACION	VELOCIDAD
HILL PARK MILL	HILL PARK SIEG.
J-4204437D-03	0.1822983D-05
J-109120-03	0.1822983D-05
J-44475148D-04	0.17763868D-06
J-12501342D-03	0.18406181D-06
J-11712174D-03	0.18276987D-06
J-11830471D-03	0.18376766D-06

IMPULSIONAL CARACTERISTICA

J-4123471D-03	-0.13092230U-02	-0.1407244U-02	-0.13219730D-03	-0.11213217D-03	-0.1044433D-03
J-11410179U-02	-0.19143250U-02	-0.18754501D-02	-0.18337066D-02	-0.20454086D-02	-0.18774734D-02
J-15226003U-03	-0.15226003U-02	-0.15670091D-03	-0.13316858D-03	-0.12594650D-03	-0.11351994D-03
J-20409953U-02	-0.20409953U-02	-0.20771733D-02	-0.19694127D-02	-0.22277084D-02	-0.20370880D-02
J-11940191U-02	-0.11940191U-02	-0.11119190U-02	-0.30892944U-02	-0.27314743D-02	-0.13262780U-02
J-14239790U-02	-0.14239790U-02	-0.14857820D-02	-0.12657701D-02	-0.42929614D-03	-0.19211465D-03
J-24771713U-02	-0.24771713U-02	-0.25023890U-02	-0.25023890U-02	-0.40418381D-02	-0.25592255D-02
J-3000467JJ-02	-0.3000467JJ-02	-0.29740175D-02	-0.13512135D-03	-0.31085303D-03	-0.13034285D-03
J-84615120U-01	-0.84615120U-01	-0.89973650U-01	-0.80719481D-01	-0.25090100D-02	-0.8739687D-01
J-9329H447J-02	-0.9329H447J-02	-0.15090920D-02	-0.12880134D-02	-0.15119942D-03	-0.0692114D-03
J-15313672U-02	-0.15313672U-02	-0.15945467U-02	-0.15079724D-02	-0.16075104D-02	-0.31030060D-02

AUXILIARIA CARACTERISTICA

J .J .J .J .J .64J /J -02	-0 .554919010 -uj	-0 .6J0425020 -03	-0 .51919394D -03	-0 .284950710 -03
J .J .J .J .J .25J 00 -0J	-J .27777467D -04	-0 .439515420 -04	-0 .29685747D -04	-0 .587673810 -06
-0 .505H07111 -J J	J .29040186D -04	-0 .5J7172H4D -03	-0 .306810020 -03	-0 .304979161D -03
-0 .1485167J -04	U .1703556210 -uj	-0 .2J8672310 -04	-0 .27058149D -05	-0 .44626195D -05
-0 .705H1703J -03	J .65d0J94 /D -03	0 .29JH55510 -02	-0 .27172547D -03	-0 .1817H4400 -03
-0 .402503J00 -04	0 .18765420 -03	0 .95900978D -05	0 .11358976D -04	0 .14553066D -04
-0 .44031011J -03	-J .29170726D -04	-0 .12J8494D -03	-0 .34233097D -02	-0 .10447493D -02
-J .35850273J -04	-J .175182210 -uj	-0 .25169129D -05	0 .22205143D -03	-0 .11517719D -03
-J .392511J -C J	-J .49999999230 -uj	-0 .27J962J0 -03	-0 .12576475D -02	-0 .10208420D -02
-J .19108222J -04	J .642J9J93550 -uj	0 .25953974J0 -04	-0 .107157020 -J3	0 .35941158D -03
-0 .21248500J -0J	-J .59159429J0 -uj	-0 .16456055D -03	-0 .50795347D -03	-0 .11017204D -02
0 .23249493J -05	0 .5913J18D -05	0 .988H20100D -03	-0 .112809900D -04	-0 .86058455D -04

LA MATRIZ IMPEDANCIA SERIE DEL EQUIVALENTE PI ES:

0 .J J 050994J 02	J .41J447J0 02	0 .297946740 02	0 .217740730 02	0 .208864900 02
0 .20670303J 0J	J .54914763D 0L	0 .9J13091 /J 02	0 .95504166D 02	0 .81213028D 02
J .21834442J 02	J .J 49J13bJ1 uJ	0 .215695340 02	0 .22165573D 02	0 .21180157D 02
J .91915115D 02	J .J 5J252620 uJ	0 .9J177155D 02	0 .86267250D 02	0 .76272595D 02
J .2979470J 02	J .5199999900 J2	0 .27150270 02	0 .21504196D 02	0 .2094171420 02
J .J 0J71J1J0 02	J .54170955D 02	0 .20895645D 02	0 .7440942D 02	0 .726205900 02
0 .21144204J 02	J .21452991D 02	0 .29H956740 02	0 .33702957D 02	0 .211458440 02
0 .45504573J 02	J .82467242D 02	0 .811477J4D 02	0 .204706920 03	0 .107532910 03
0 .21 /75024J 02	J .2216991J0 02	0 .21309471D 02	0 .21474525D 02	0 .2114J6G00 02
0 .33 J060270 02	J .39692637D 02	0 .74622340D 02	0 .17346478D 03	0 .1029402530 03
J .203609170 02	J .1187648J 02	0 .263747405D 02	0 .21460110 02	0 .32960445D 02
0 .81194672J 02	J .702729600 02	0 .72020065D 02	0 .97807587D 02	0 .206574840 02

LA MATRIZ DE ADMITANCIA SHUNT DEL EQUIVALENTE PI ES:

0-15d957300-05 J.JV23R80J0-00. 0-355720150-06
3-2317676-1-10 -0-01602110-04 -0-101031470-03.

=0.9160221154 : =0.01043525/0.0004

0 . 3 0 2 3 J 5 d 2 J - 0 0
- 0 . 9 1 6 0 2 1 5 J U - 0 4

U : 1 4 0 0 / Y 4 0 0 - U 9
U . U 3 5 J 3 A 5 D - 0 J

0 . 3 d 1 5 1 J 6 4 D - 0 6
- 0 . 9 5 6 4 2 6 9 0 0 - 0 4

0 . 2 8 6 9 0 2 0 4 D - 0
- 0 . 5 1 6 0 5 3 1 1 0 - 0

0 49000000000000-00
0 17431900000-00
0 15197600-00

-0.185259035-0
0.002121400-0
-0.556628210-04
-0.101933440-03

J-0.2149043Ju-00
-J-0.8126912Ju-04

0.16920166D-0
0.169404904D-08
"1.16957811D-06
0.16957811D-06

-0.07147160J-06
 -0.0591957810J-06
 -0.059039030J-06
 -0.19181707D-04
 -0.21312258D-01

0.557448410-00
0.17340110-00
0.680465800-06
0.354881310-00

-0.20876483J-04 -0.17995066uB-64 -0.37498321B-05 -0.72587391B-08

MATRIZ IMPEDANCIA SERIE DEL EQUIVALENTE

J. 1420005970 J2 U. 1J7988140 U2 0.139918000 01
J. 1420005970 J2 U. 1J7988140 U2 0.139918000 01
J. 1420005970 J2 U. 1J7988140 U2 0.139918000 01

-132-

MATRIZ IMPEDANCIA SERIE DEL EQUIVALENTE

J-203092550U	02	J-142904970	U2	0-139918090	02	0-14324278D	02	0-138099460	02
0.1125874JU	03	J-05390024910	U2	0-545367280	02	0-480252990	02	0-469583740	02
J-142904970U	02	J-211JJ24J10	U2	0-140550640	02	0-144621390	02	0-13895350	02
0.5390814JU	02	J-111043110	U2	0-5345599460	02	0-493475650	02	0-440413820	02
J-13788312U	02	J-141307010	U2	0-202643280	02	0-138072700	02	0-13646240	02
0.58402208U	02	J-0534599910	U2	6.112843510	03	0-469143520	02	0-423359380	02
J-14391773U	02	J-140550120	U2	0-148072610	02	0-141502740	02	0-13933300	02
J-54536621U	02	J-049047580	U2	0-469143220	02	0-111449860	03	0-139335940	02
J-14324774U	02	J-14020610	U2	0-141501940	02	0-141233000	02	0-13950310	02
0.48014780U	02	J-0402719880	U2	0-434177230	02	0-141233000	02	0-13950310	02
J-14098211U	02	J-140881390	U2	0-14095550	02	0-1393350090	02	0-203668210	02
0.48447922U	02	J-040413970	U2	6.142333510	02	0-556685840	02	0-112328640	03

MARKZ ADMIRANCIA SHUNT DEL EQUIVALENTE T

-0.35818457710-05	-0.1139019700-02	-0.637735010D-04	-0.2293208600-05	-0.180499500-05
-0.45411310-08	-0.183242870-03	-0.207254950-03	-0.16387073D-03	-0.495269790-04
-0.45411310-08	-0.183242870-03	-0.207254950-03	-0.16387073D-03	-0.495269790-04
-0.136240130-03	-0.30207254720-03	-0.12150176D-05	-0.93597214D-06	-0.176473620-05
-0.136240130-03	-0.30207254720-03	-0.12150176D-05	-0.93597214D-06	-0.176473620-05
-0.121371310-06	-0.19282744D-03	-0.93005380-05	-0.16543818D-05	-0.23267066D-05
-0.121371310-06	-0.19282744D-03	-0.93005380-05	-0.16543818D-05	-0.23267066D-05
-0.957494620-04	-0.12551239D-02	-0.12551239D-02	-0.44319211D-04	-0.179175690-04
-0.957494620-04	-0.12551239D-02	-0.12551239D-02	-0.44319211D-04	-0.179175690-04
-0.103873080-03	-0.103873080-03	-0.16543900D-05	-0.61225783D-05	-0.11571792D-05
-0.103873080-03	-0.103873080-03	-0.16543900D-05	-0.61225783D-05	-0.11571792D-05
-0.3214118400-05	-0.3745495400-04	-0.44320893D-04	-0.47584030D-06	-0.14754050-03
-0.3214118400-05	-0.3745495400-04	-0.44320893D-04	-0.47584030D-06	-0.14754050-03
-0.1950210-06	-0.1024949470-03	-0.29220400D-05	-0.39573933D-04	-0.179175690-04
-0.1950210-06	-0.1024949470-03	-0.29220400D-05	-0.39573933D-04	-0.179175690-04
-0.232704800-05	-0.1720210-03	-0.16543844D-05	-0.41798386D-03	-0.14754050-03
-0.232704800-05	-0.1720210-03	-0.16543844D-05	-0.41798386D-03	-0.14754050-03

C A P I T U L O IV

CONCLUSIONES Y RECOMENDACIONES

En el desarrollo de las ecuaciones para obtener los equivalentes de líneas de transmisión, se llegan a expresiones para el voltaje y la corriente en cualquier punto de la línea, en función de los voltajes y corrientes en el extremo receptor, y que van a ser analizadas con el propósito de obtener toda la información que se derive de ellas. Así, las expresiones de corriente y voltaje que se obtuvieron son:

$$\bar{v} = Y^{-1} M \left[\cosh(\gamma_j x) \right] M^{-1} Y \bar{v}_r + Y^{-1} M \left[\gamma_j \operatorname{senh}(\gamma_j x) \right] M^{-1} \bar{i}_r \quad 4.1$$

$$\bar{i} = M \left[\operatorname{senh}(\gamma_j x) \right] \left[\frac{1}{\gamma_j} \right] M^{-1} Y \bar{v}_r + M \left[\cosh(\gamma_j x) \right] M^{-1} \bar{i}_r \quad 4.2$$

Pero del Anexo N° 1:

$$g(YZ) = M g\left(\gamma_j^2\right) M^{-1}$$

De ahí que:

$$\sqrt{YZ} = M \left[\gamma_j \right] M^{-1} \quad ; \quad \sqrt{Z-Y} = M \left[\gamma_j \right] M^{-1}$$

y:

$$\cosh(\sqrt{YZ} x) = M \left[\cosh(\gamma_j x) \right] M^{-1}$$

.../...

reemplazando en las ecuaciones 4.1 y 4.2 se tiene:

$$\bar{v} = Y^{-1} [\cosh(\sqrt{Y/Z}x)] Y \bar{v}_r + Y^{-1} \sqrt{Y/Z} [\sinh(\sqrt{Y/Z}x)] \bar{i}_r$$

$$\bar{i} = [\sinh(\sqrt{Y/Z}x)] Z^{-1} Y^{-1} Y \bar{v}_r + [\cosh(\sqrt{Y/Z}x)] \bar{i}_r$$

Pero

$$Y = M \boxed{\gamma_j^2} M^{-1} Z^{-1}$$

$$Y^{-1} = Z M \boxed{\gamma_j^{-2}} M^{-1}$$

Reemplazando:

$$\bar{v} = Z M \boxed{\gamma_j^{-2}} M^{-1} [\cosh(\sqrt{Y/Z}x)] Y \bar{v}_r + \sqrt{Y^{-1} Z} [\sinh(\sqrt{Y/Z}x)] \bar{i}_r$$

$$\bar{i} = [\sinh(\sqrt{Y/Z}x)] \sqrt{Z^{-1} Y} \bar{v}_r + [\cosh(\sqrt{Y/Z}x)] \bar{i}_r$$

$$\bar{v} = Z Z^{-1} [\cosh(\sqrt{Y/Z}x)] Y^{-1} Y \bar{v}_r + z_0 [\sinh(\sqrt{Y/Z}x)] \bar{i}_r$$

$$\bar{i} = [\sinh(\sqrt{Y/Z}x)] z_0^{-1} \bar{v}_r + [\cosh(\sqrt{Y/Z}x)] \bar{i}_r$$

Por último:

$$\bar{v} = [\cosh(\sqrt{Y/Z}x)] \bar{v}_r + z_0 [\sinh(\sqrt{Y/Z}x)] \bar{i}_r$$

$$\bar{i} = [\sinh(\sqrt{Y/Z}x)] z_0^{-1} \bar{v}_r + [\cosh(\sqrt{Y/Z}x)] \bar{i}_r$$

Desarrollando los senh y cosh en forma exponencial:

$$\bar{v} = \frac{[e^{\sqrt{Y/Z}x}] + [e^{-\sqrt{Y/Z}x}]}{2} \bar{v}_r + z_0 \frac{[e^{\sqrt{Y/Z}x}] - [e^{-\sqrt{Y/Z}x}]}{2} \bar{i}_r$$

$$\bar{v} = \frac{[e^{\sqrt{Y/Z}x}] \bar{v}_r + z_0 [e^{\sqrt{Y/Z}x}] \bar{i}_r}{2} - \frac{[e^{-\sqrt{Y/Z}x}] \bar{v}_r - z_0 [e^{-\sqrt{Y/Z}x}] \bar{i}_r}{2}$$

.../...

$$\bar{i} = \frac{\left[e^{\sqrt{Y/Z}x} \right] z_0 - i_v}{2} + \frac{\left[e^{\sqrt{Y/Z}x} \right] \bar{i}_r - \left[e^{-\sqrt{Y/Z}x} \right] z_0 - i_v}{2} + \frac{\left[e^{-\sqrt{Y/Z}x} \right] \bar{i}_r}{2}$$

Si se compara estas dos ecuaciones con las obtenidas en: "Análisis de Sistemas Eléctricos de Potencia", de William D. Stevenson, 1970, pág. 112, se puede observar que tienen la misma forma:

$$v = \frac{v_r + I_r/z_0}{2} e^{\alpha x} e^{j\beta x} + \frac{v_r - I_r/z_0}{2} e^{-\alpha x} e^{-j\beta x}$$

$$i = \frac{v_r/z_0 + I_r}{2} e^{\alpha x} e^{j\beta x} - \frac{v_r/z_0 - I_r}{2} e^{-\alpha x} e^{-j\beta x}$$

Mediante estas ecuaciones se puede entender el comportamiento de las líneas en cuanto a atenuación, amortiguamiento, ondas incidentes y reflejadas en el extremo.

Las fórmulas dadas para los elementos de los circuitos equivalentes - PI y T, dan la idea de hallar factores de corrección para aquellos modelos que se encuentran mediante el uso de los modelos nominales.

Suponiendo que Z' es la matriz impedancia del equivalente PI nominal, y Y' la matriz admitancia del mismo, y que por otro lado, Y y Z son las matrices del equivalente PI considerando parámetros distribuidos, entonces:

$$Z_{PI'} = R_{\Pi} + jX_{\Pi}$$

$$Z_{PI} = R_{\Pi} + jX_{\Pi}$$

.../...

$$R_{\pi} = R_{\pi}^t * fc(R_{\pi}) * l$$

$$X_{\pi} = X_{\pi}^t * fc(X_{\pi}) * l$$

Donde:

R_{π} = Matriz de resistencias del PI con parámetros distribuidos.

R_{π}^t = Matriz de resistencias del PI nominal.

X_{π} = Matriz de reactancias inductivas del PI con parámetros distribuidos.

X_{π}^t = Matriz de reactancias inductivas del PI nominal.

$fc(R_{\pi})$ = Factor de corrección de resistencias del PI.

$fc(X_{\pi})$ = Factor de corrección de reactancias inductivas del PI.

Por otro lado:

$$Y_{PI} = Y_{PI}' * fc(X_{\pi}) \underline{| \theta_{\pi}} * l/2$$

Donde:

Y_{PI} = Admitancia shunt del equivalente PI con parámetros distribuidos.

Y_{PI}' = Admitancia shunt del equivalente PI nominal.

$fc(Y_{\pi})$ = Factor de corrección de admitancias, módulo.

θ_{π} = Ángulo del factor de corrección de admitancias.

l = Longitud de la linea.

De igual manera si se analiza el circuito equivalente T se tiene:

.../...

$$ZT' = R'_t + jX'_t$$

$$ZT = R_t + X_t$$

$$YT = YT' * fc(Y_t) \quad | \quad \emptyset_t \quad * l$$

$$R_t = R'_t * fc(R_t) * 1/2$$

$$X_t = X'_t * fc(X_t) * 1/2$$

R_t = Matriz de resistencia del equivalente T con parámetros distribuidos.

R'_t = Matriz de resistencias del equivalente T nominal.

X_t = Matriz de reactancias inductivas del equivalente T con parámetros distribuidos.

X'_t = Matriz de reactancias inductivas del T nominal.

YT = Admitancia shunt del T con parámetros distribuidos.

YT' = Admitancia shunt del T nominal.

$fc(R_t)$ = Factor de corrección de resistencias del T.

$fc(X_t)$ = Factor de corrección de reactancias inductivas del T.

$fc(Y_t)$ = Factor de corrección de admitancias, módulo.

\emptyset_t = Ángulo del factor de corrección de admitancias.

l = Longitud de la linea.

Mediante los resultados obtenidos al correr el programa para varias longitudes se obtuvieron las siguientes curvas de corrección:

.../..

C U R V A-S

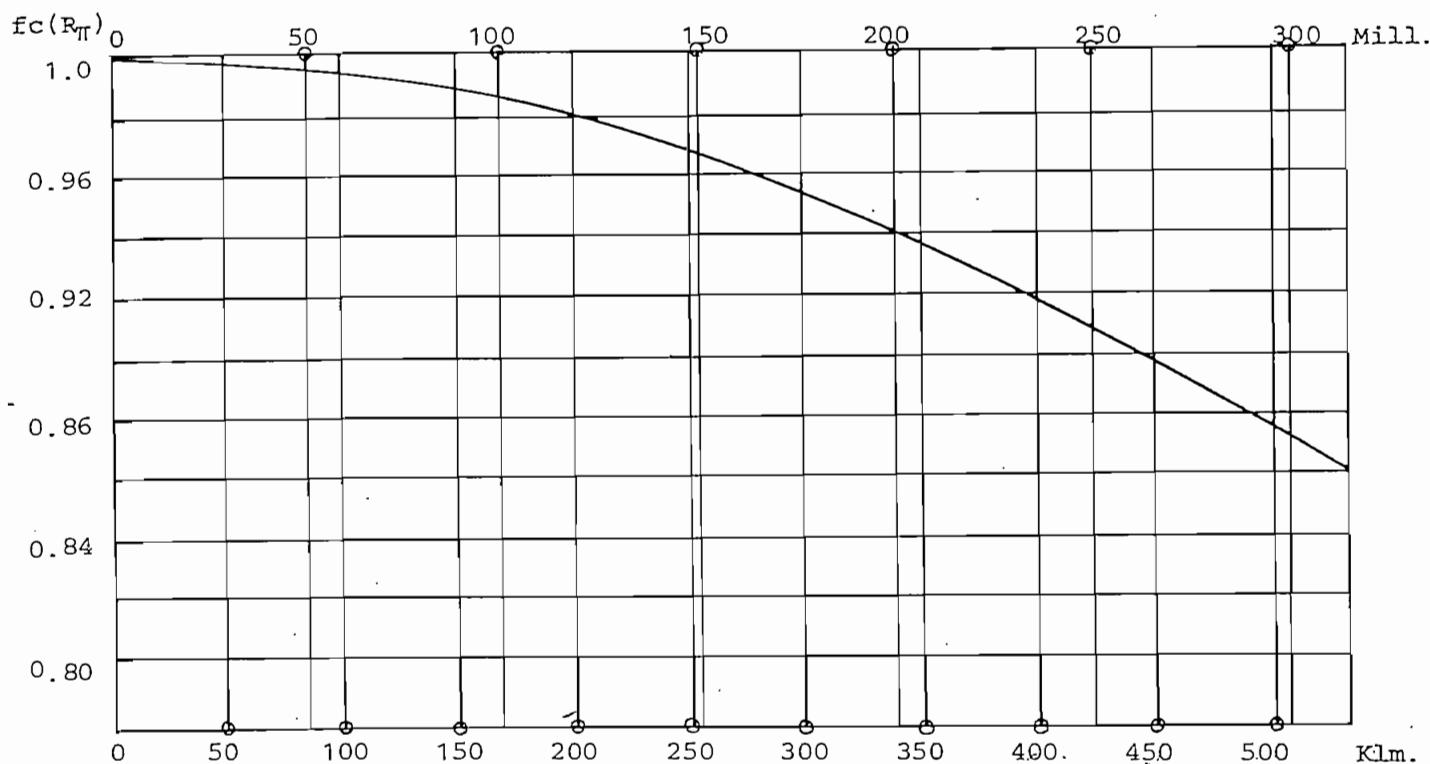


Fig. N°4.1. Factor de Correccion de R_π .

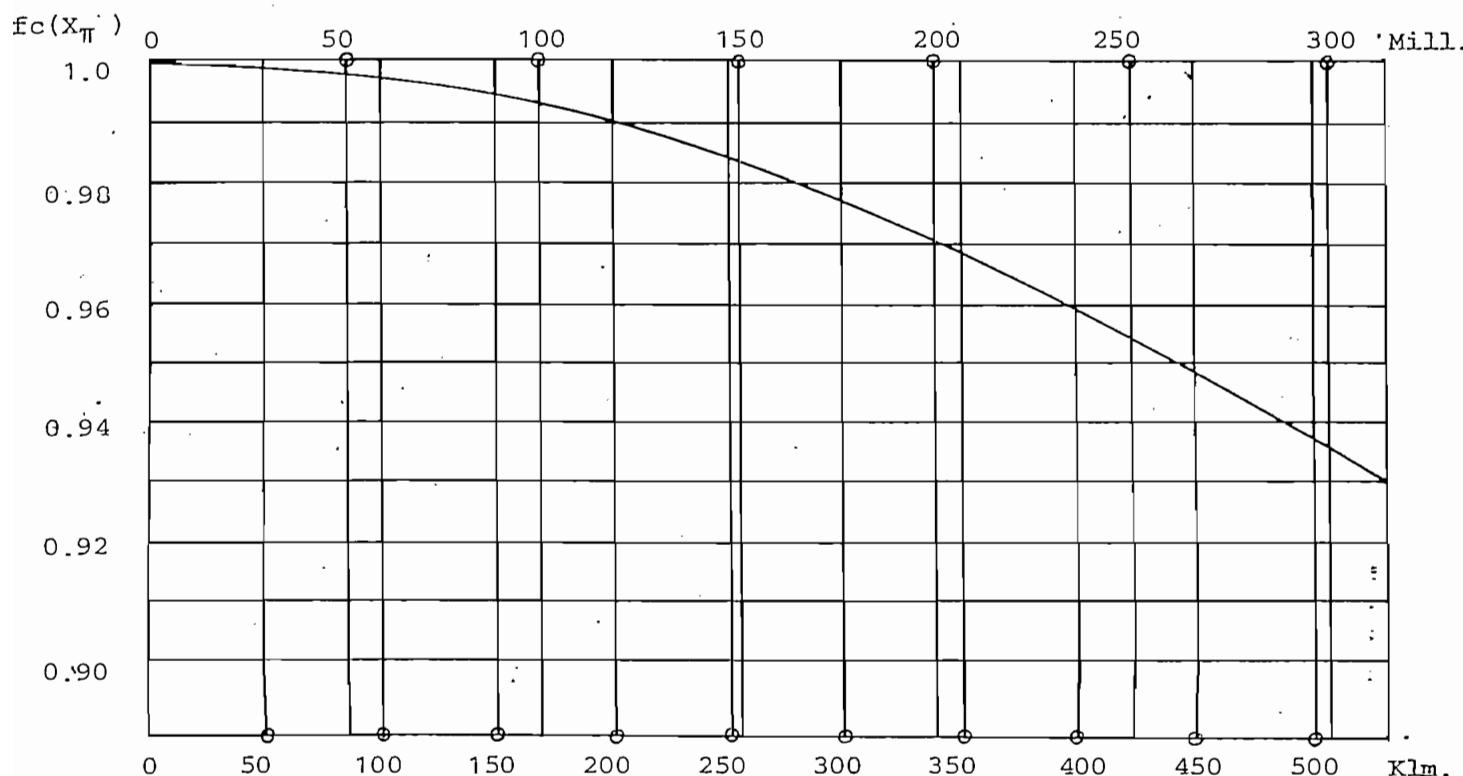


Fig. N°4.2. Factor de Correccion de X_π .

$fc(Y_{\pi})$

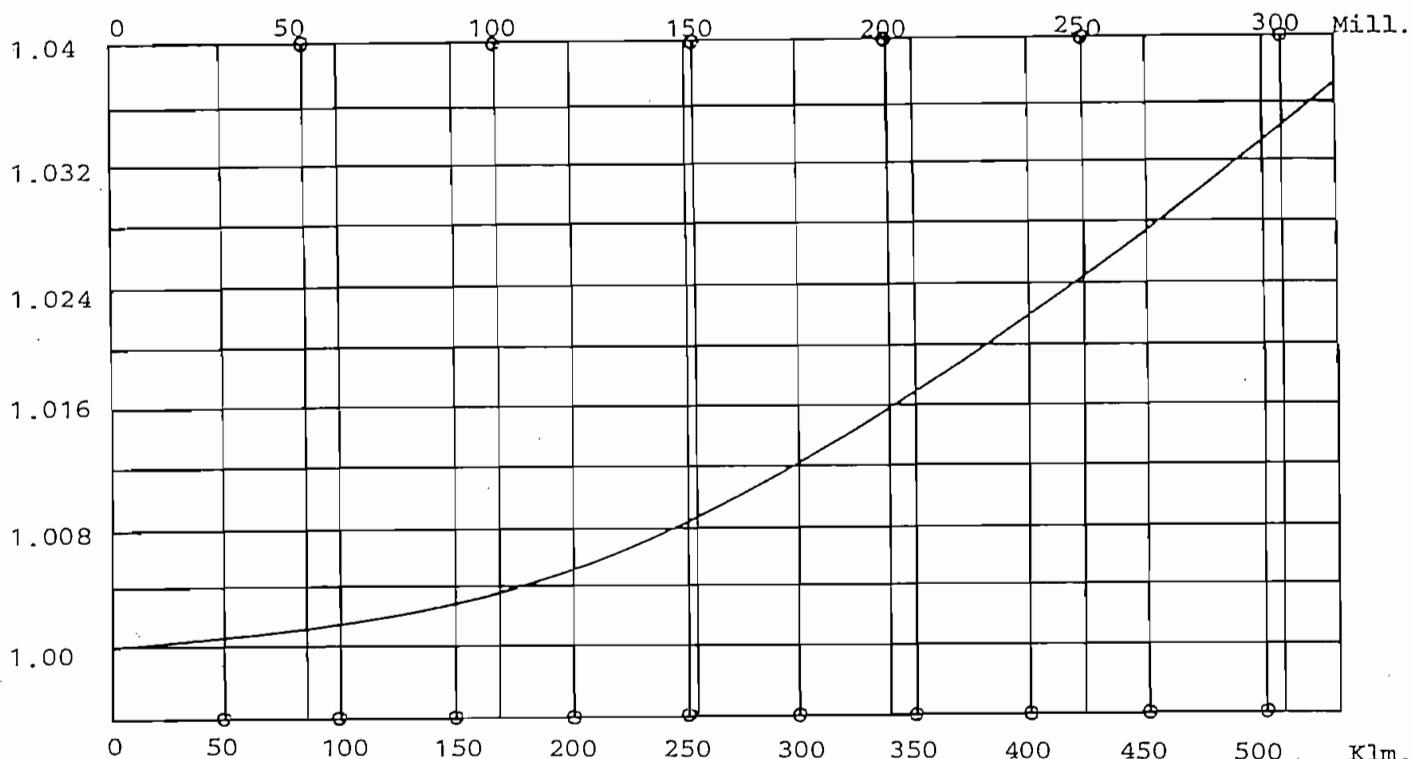


Fig. 4.3. Curva del Factor de Corrección Y_{π} .

$fc(\phi_{\pi})$

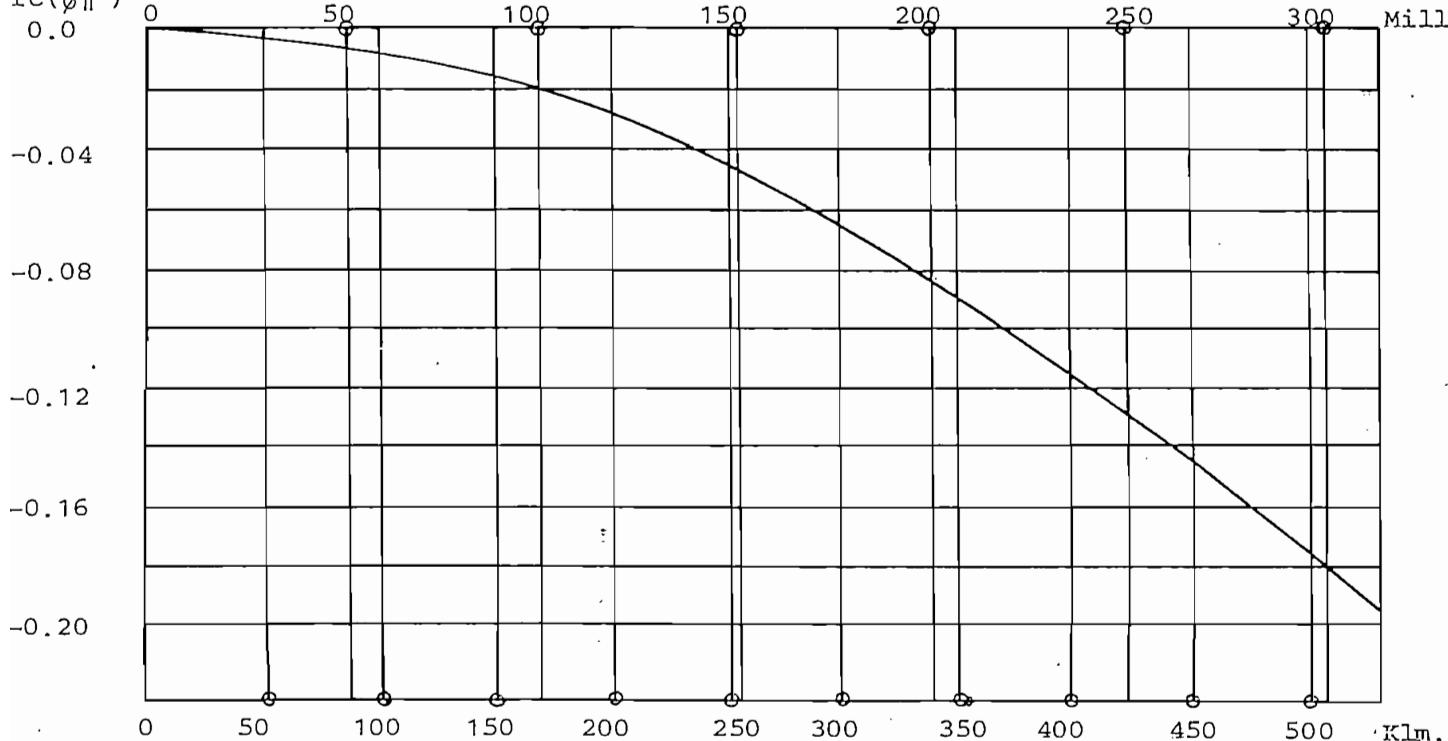


Fig. N° 4.4. Curva del Factor de Corrección de ϕ_{π} .

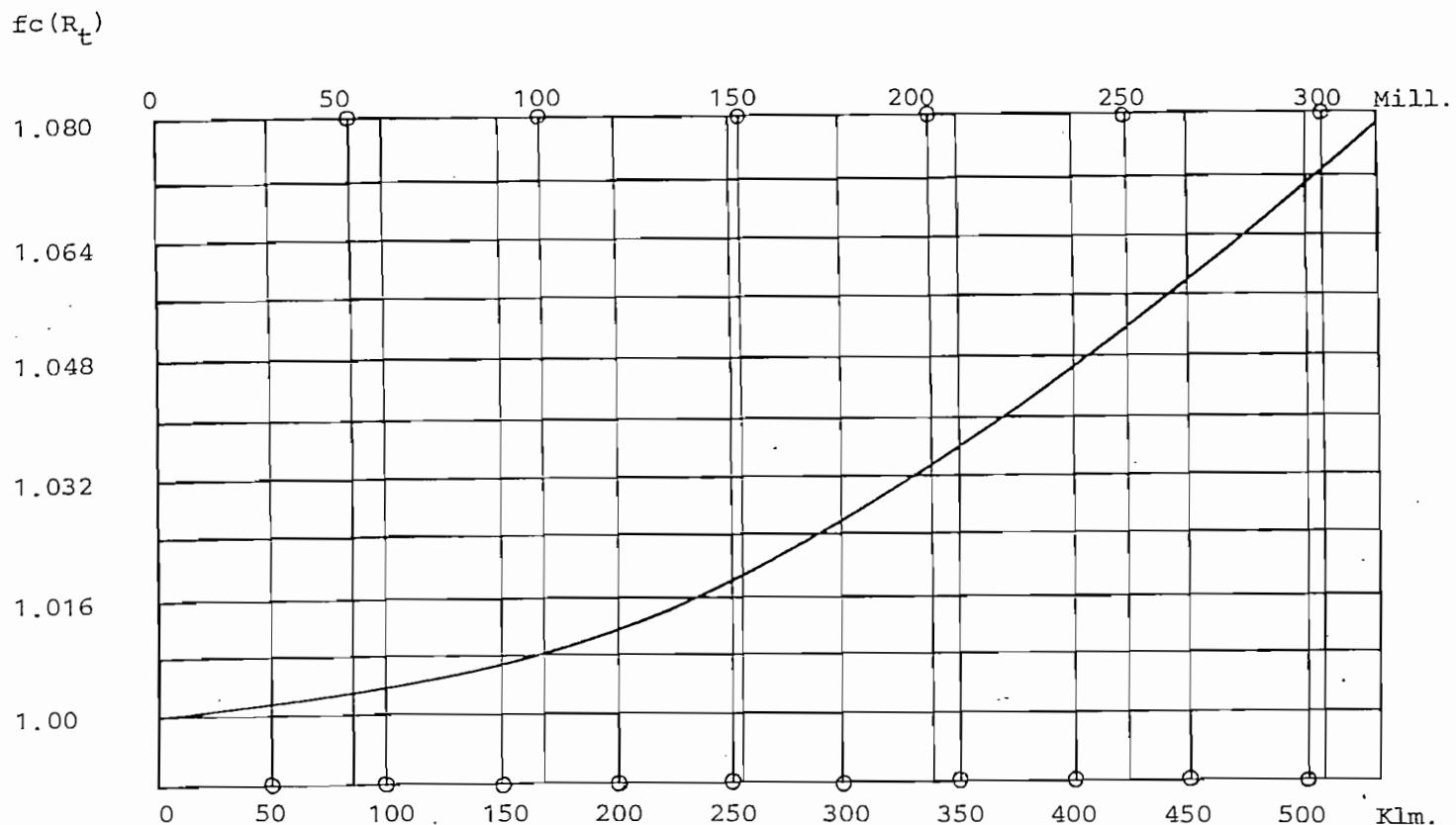


Fig. N° 4.5 Curva del Factor de Correccion R_t .

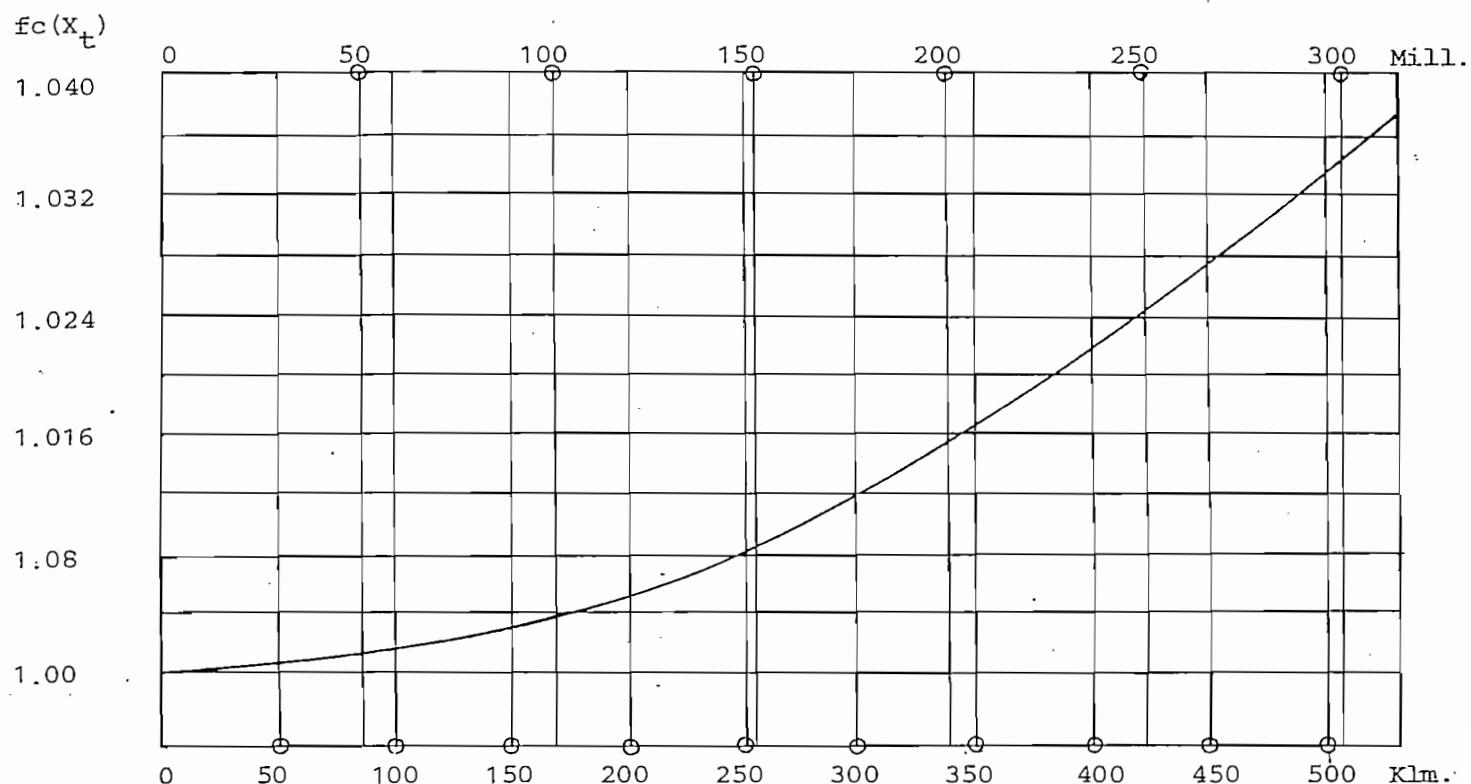


Fig. N° 4.6. Curva del Factor de Correccion de x_t

$f_c(y_t)$

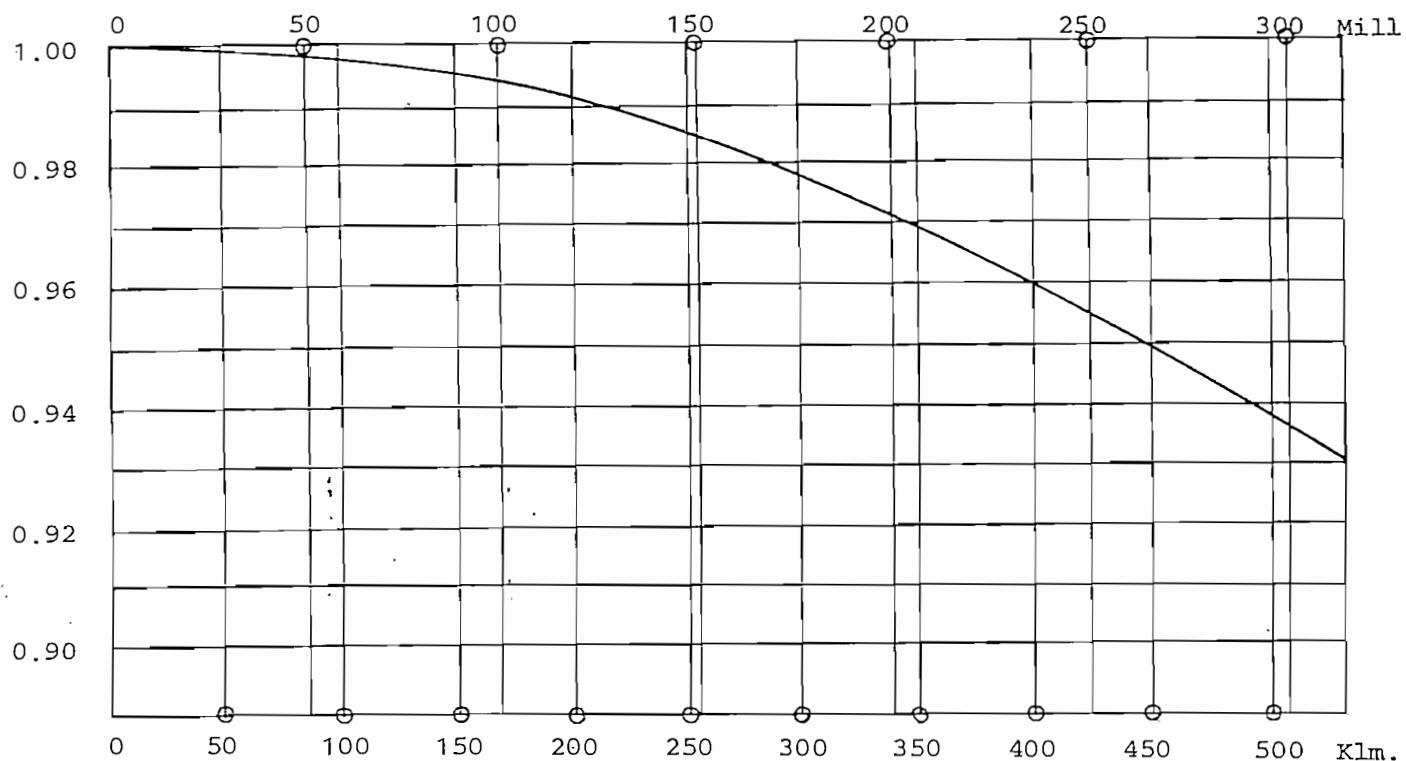


Fig. N° 4.7. Curva del Factor de Correccion y_t .

$f_c(\phi_t)$

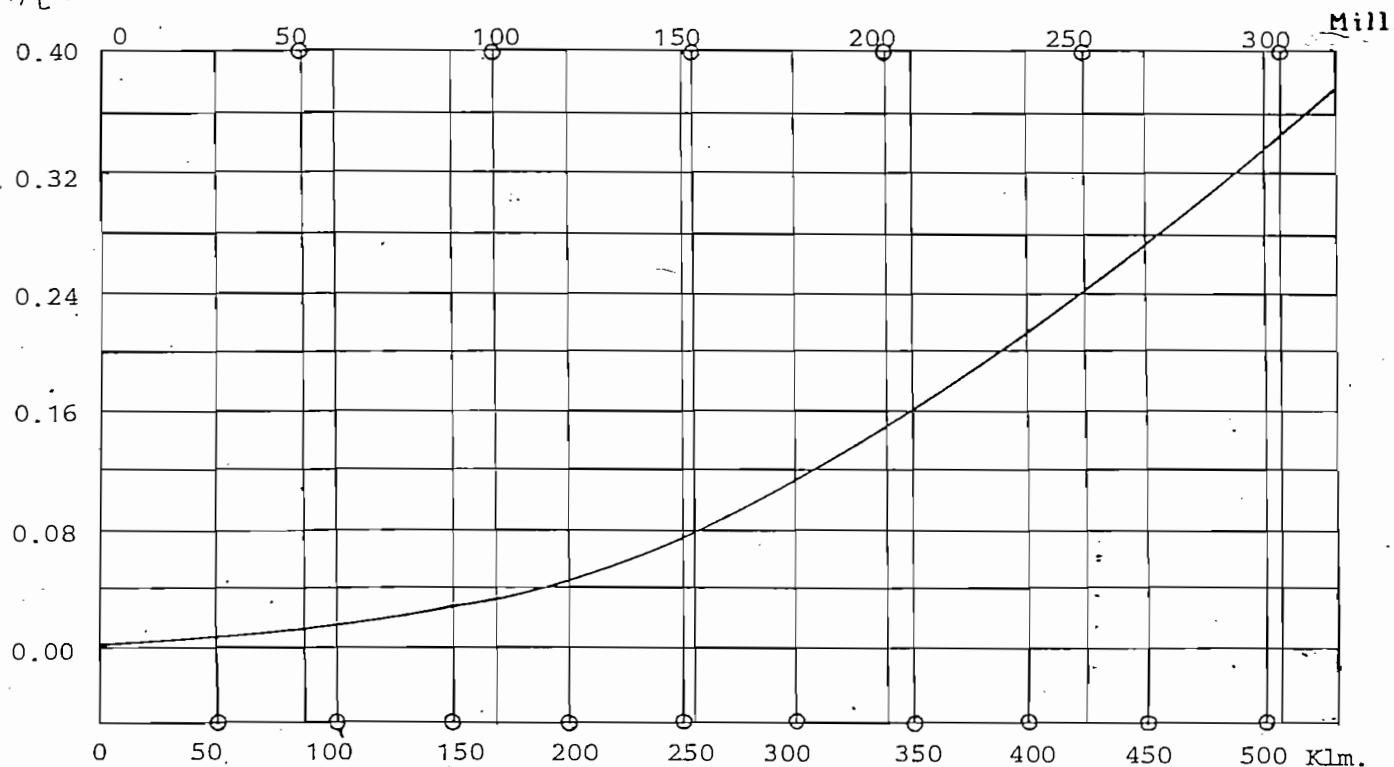


Fig. N° 4.8. Curva del Factor de Correccion ϕ_t .

Mediante el uso de estas curvas se puede obtener, sin necesidad de correr el programa, una aproximación aceptable, si es que no se necesita de mucha precisión, para casos de análisis exhaustivos se tendrá que correr el programa obteniendo de esta manera los mejores resultados. (Ver referencia N° 10).

Ejemplo de uso de factores:

Aplicando a los elementos (3,3) ; de Y y Z de la Referencia N° 3:

$$z \text{ por milla} = 0,04663 + j \cdot 0,53724 \quad \text{ohms/milla}$$

$$y \text{ por milla} = 0 + j \cdot 8,0101 \times 10^{-6} \quad \text{mhos/milla}$$

Longitud 200 millas.

$$x_{3,3} = x'_{3,3} \times f_c(R\pi) * 1$$

$$x_{3,3} = 0,04663 \times 200 \times 0,945 = 8,813 \quad \text{ohms}$$

$$x_{3,3} = x'_{3,3} \times f_c(X\pi) * 1$$

$$x_{3,3} = 0,53724 \times 200 \times 0,972 = 104,439 \quad \text{ohms}$$

$$y_{3,3} = y'_{3,3} \times f_c(Y\pi) \quad | \theta\pi * 1/2$$

$$y_{3,3} = (0 + j \cdot 8,0101 \times 10^{-6}) \times \frac{200}{2} \times (1.0144 \quad | -0.081^\circ)$$

$$y_{3,3} = (8,0101 \times 10^{-6} \quad | 90^\circ) \times 100 \times (1.0144 \quad | -0.081^\circ)$$

$$y_{3,3} = 8,12552 \times 10^{-4} \quad | 89.92^\circ$$

$$y_{3,3} = 1,1487 \times 10^{-6} + 8,12552 \times 10^{-4}$$

De esta manera se obtienen los elementos del equivalente PI corregidos.

.../..

Que si los comparamos con los valores de la salida del Manual de Uso, tienen valores muy semejantes. por otro lado, si se requieren de resultados mas precisos, indudablemente , debe correrse el programa.

A N E X O N° 1

VALORES Y VECTORES CARACTERISTICOS DE MATRICES COMPLEJAS

Este tema es por sí solo bastante amplio, y se aplica en el presente trabajo al resolver una serie de ecuaciones linealmente independientes con n incógnitas de la forma:

$$a_{11}x_1 + a_{12}x_2 + \dots + a_{1n}x_n = y_1$$

$$a_{21}x_1 + a_{22}x_2 + \dots + a_{2n}x_n = y_2$$

$$a_{n1}x_1 + a_{n2}x_2 + \dots + a_{nn}x_n = y_n$$

Que mediante la notación simplificada es:

$$\bar{A}\bar{x} = \bar{y}$$

A es una matriz cuadrada $n \times n$; \bar{x} y \bar{y} son vectores columna de orden n.

El problema es determinar un vector \bar{x} (llamado vector característico), quien será transformado por la matriz A en un vector \bar{y} , cuyas coordenadas son proporcionadas a las de \bar{x} , o sea, que tenga la misma dirección en el espacio vectorial. Esto es, determinar un vector \bar{x} que sa

.../..

tisfaga la ecuación:

$$A\bar{x} = \lambda\bar{x} ; \bar{y} = \lambda\bar{x}$$

Donde λ (llamado valor característico) es un escalar real o complejo que puede ser también determinado.

Agrupando términos, y haciendo uso de la ley distributiva de la multiplicación:

$$(A - \lambda^2 I) \bar{x} = \bar{0} \quad A1.1$$

1 Matriz escalar unitaria.

Este sistema tiene solución no trivial si:

$$A - \lambda^2 I = 0$$

Demostración:

Supóngase que $\bar{m} \neq 0$ y $A - \lambda^2 I \neq 0$; y que debe cumplirse la ecuación:

$$(A - \lambda^2 I) \bar{x} = \bar{0}$$

Si $A - \lambda^2 I \neq 0$, entonces la inversa de $A - \lambda^2 I$ existe y:

$$(A - \lambda^2 I)^{-1} (A - \lambda^2 I) \bar{m} = (A - \lambda^2 I)^{-1} \bar{0}$$

$$\bar{m} = \bar{0}$$

Que contradice la suposición inicial. Con lo que queda demostrado que $A - \lambda^2 I = 0$.

Que desarrollada:

$$\begin{vmatrix} a_{11} - \lambda^2 & a_{12} & a_{13} \\ a_{21} & a_{22} - \lambda^2 & a_{23} \\ a_{31} & a_{32} & a_{33} - \lambda^2 \end{vmatrix} = 0$$

.../...

$$(a_{11}-\lambda^2)(a_{22}-\lambda^2)(a_{33}-\lambda^2) + a_{21}a_{32}a_{13} + a_{12}a_{23}a_{31} - a_{31}(a_{22}-\lambda^2)a_{13} -$$

$$a_{32}a_{23}(a_{11}-\lambda^2) - a_{21}a_{12}(a_{33}-\lambda^2) = 0$$

$$(a_{11}a_{22}-a_{11}\lambda^2-a_{22}\lambda^2+\lambda^4)(a_{33}-\lambda^2) + a_{21}a_{32}a_{13} + a_{12}a_{23}a_{31} - a_{31}a_{22}a_{13} +$$

$$a_{31}a_{13}\lambda^2 - a_{32}a_{23}a_{11} + a_{32}a_{23}\lambda^2 - a_{21}a_{12}a_{33} + a_{21}a_{12}\lambda^2 = 0$$

$$a_{11}a_{22}a_{33} - a_{11}a_{33}\lambda^2 - a_{22}a_{33}\lambda^2 + a_{33}\lambda^4 - a_{11}a_{22}\lambda^2 + a_{11}\lambda^4 + a_{22}\lambda^4 - \lambda^6 +$$

$$a_{21}a_{32}a_{13} + a_{12}a_{23}a_{31} - a_{31}a_{22}a_{13} + a_{31}a_{13}\lambda^2 - a_{32}a_{23}a_{11} + a_{32}a_{23}\lambda^2 -$$

$$a_{21}a_{12}a_{33} + a_{21}a_{12}\lambda^2 = 0$$

$$-\lambda^6 + \lambda^4(a_{11} + a_{22} + a_{33}) - \lambda^2(a_{11}a_{33} + a_{22}a_{33} + a_{11}a_{22} - a_{31}a_{13} - a_{32}a_{23} - a_{21}a_{12}) + \dots$$

$$a_{11}a_{22}a_{33} + a_{21}a_{32}a_{13} + a_{12}a_{23}a_{31} - a_{31}a_{22}a_{13} - a_{32}a_{23}a_{11} - a_{21}a_{12}a_{33} = 0$$

$$\lambda^6 - \lambda^4(a_{11} + a_{22} + a_{33}) + \lambda^2(a_{11}a_{22} + a_{11}a_{33} + a_{22}a_{33} - a_{12}a_{21} - a_{13}a_{31} - a_{23}a_{32}) -$$

$$\det. A = 0$$

Los elementos de la matriz A pueden considerarse como complejos o no.

Esta última ecuación es llamada "Ecuación Característica", la misma que al ser resuelta proporciona sus raíces correspondientes, llamadas de igual forma valores característicos.

De esta forma, hallados los valores λ_1^2 , λ_2^2 y λ_3^2 , para cada uno de los cuales se cumple la ecuación Al.1, o sea:

$$(A - \lambda_1^2 I) \bar{x}_1 = \bar{0}$$

\bar{x}_1 es un vector relacionado con el valor λ_1^2 , al reemplazar cada uno de los valores característicos en Al.1 se obtienen diferentes vectores, así, en este caso se tienen los vectores:

$$\bar{x}_1, \bar{x}_2 \text{ y } \bar{x}_3$$

Estos vectores por definición son los vectores característicos de la matriz A. Los mismos que pueden ordenarse por columnas y formar una matriz llamada "matriz de vectores característicos".

Otra forma de definir los valores característicos sería: "son aquellos valores que al ser restados de la diagonal de una matriz no singular la convierten en singular". Si la matriz es singular, entonces no existe solución diferente de la trivial. Debido a que los vectores que conforman la matriz son linealmente dependientes (definición matriz singular).

A.1.1 VALORES Y VECTORES CARACTERISTICOS DE AB Y BA

Por facilidad, el análisis se va a realizar para matrices 2×2 , pudiéndose extender la demostración para matrices de cualquier orden y que pueden ser complejas.

Si se tienen dos matrices: A y B, complejas o no, tal que:

$$A = \begin{bmatrix} a_{11} & a_{12} \\ a_{21} & a_{22} \end{bmatrix}$$

$$B = \begin{bmatrix} b_{11} & b_{12} \\ b_{21} & b_{22} \end{bmatrix}$$

Primeramente se va a realizar el producto AB:

$$AB = \begin{bmatrix} a_{11}b_{11} + a_{12}b_{21} & a_{11}b_{12} + a_{12}b_{22} \\ a_{21}b_{11} + a_{22}b_{21} & a_{21}b_{12} + a_{22}b_{22} \end{bmatrix}$$

Los valores característicos del producto se hallará restando en la diagonal λ^2 , y encontrando el determinante de dicha matriz transformada e igualándolo a cero:

$$\begin{vmatrix} (a_{11}b_{11} + a_{12}b_{21}) - \lambda^2 & a_{11}b_{12} + a_{12}b_{22} \\ a_{21}b_{11} + a_{22}b_{21} & (a_{21}b_{12} + a_{22}b_{22}) - \lambda^2 \end{vmatrix} = 0$$

$$(a_{11}b_{11} + a_{12}b_{21} - \lambda^2)(a_{21}b_{12} + a_{22}b_{22} - \lambda^2) - (a_{21}b_{11} + a_{22}b_{21})(a_{11}b_{12} + a_{12}b_{22}) = 0$$

$$a_{11}b_{11}a_{21}b_{12} + a_{11}b_{11}a_{22}b_{22} - a_{11}b_{11}\lambda^2 + a_{12}b_{21}a_{21}b_{12} + a_{12}b_{21}a_{22}b_{22} -$$

$$a_{12}b_{21}\lambda^2 - a_{21}b_{12}\lambda^2 - a_{22}b_{22}\lambda^2 + \lambda^4 - a_{21}b_{11}a_{11}b_{12} - a_{21}b_{11}a_{12}b_{22} -$$

$$a_{22}b_{21}a_{11}b_{12} - a_{22}b_{21}a_{12}b_{22} = 0$$

$$\lambda^4 - (a_{11}b_{11} + a_{12}b_{21} + a_{21}b_{12} + a_{22}b_{22})\lambda^2 + a_{11}b_{11}a_{22}b_{22} + a_{12}b_{21}a_{21}b_{12} -$$

$$a_{21}b_{11}a_{12}b_{22} - a_{22}b_{21}a_{11}b_{12} = 0$$

A1.2

$$\lambda^4 - (a_{11}b_{11} + a_{22}b_{22} + a_{12}b_{21} + a_{21}b_{12})\lambda^2 + \det.(AB) = 0$$

Si contrariamente se realiza el producto BA

.../..

$$BA = \begin{bmatrix} a_{11}b_{11} + a_{21}b_{12} & a_{12}b_{11} + a_{22}b_{12} \\ a_{11}b_{21} + a_{21}b_{22} & a_{12}b_{21} + a_{22}b_{22} \end{bmatrix}$$

Los valores característicos se hallarán de:

$$\begin{vmatrix} a_{11}b_{11} + a_{21}b_{12} - \lambda^2 & a_{12}b_{11} + a_{22}b_{12} \\ a_{11}b_{21} + a_{21}b_{22} & a_{12}b_{21} + a_{22}b_{22} - \lambda^2 \end{vmatrix} = 0$$

$$(a_{11}b_{11} + a_{21}b_{12} - \lambda^2)(a_{12}b_{21} + a_{22}b_{22} - \lambda^2) - (a_{11}b_{21} + a_{21}b_{22})(a_{12}b_{11} + a_{22}b_{12}) = 0$$

Simplificando y ordenando:

$$\lambda^4 - \lambda^2(a_{11}b_{11} + a_{22}b_{22} + a_{12}b_{21} + a_{21}b_{12}) + a_{11}b_{11}a_{22}b_{22} +$$

$$a_{12}b_{21}a_{21}b_{12} - a_{11}b_{21}a_{22}b_{12} - a_{21}b_{22}a_{11}b_{12} = 0$$

A1.3

$$\lambda^4 - \lambda^2(a_{11}b_{11} + a_{22}b_{22} + a_{12}b_{21} + a_{21}b_{12}) + \det.(BA)$$

Si se observa A1.2 y A1.3, se puede decir que son dos ecuaciones características idénticas, de ahí que tanto los valores, como los vectores, característicos de AB son los mismos que los de BA ($\det(AB) = \det(BA)$).

A.1.2 INDEPENDENCIA LINEAL DE VECTORES CARACTERISTICOS

La condición de que los valores característicos sean diferentes no es una condición necesaria para que los respectivos vectores sean lineal

mente independientes.

Sean $\lambda_1^2, \lambda_2^2, \dots, \lambda_k^2, \dots, \lambda_n^2$ los valores característicos de una matriz A de orden $n \times n$, entonces $\lambda_1^2 \neq \lambda_2^2 \neq \dots, \lambda_k^2 \neq \dots, \lambda_n^2$, correspondientemente a estos valores, se obtienen los vectores característicos, para cada uno de los cuales se tiene;

$$A\vec{x}_i = \lambda_i^2 \vec{x}_i \quad (i = 1, 2, \dots, n)$$

Supóngase que uno de los vectores característicos pueda expresarse como una combinación lineal de los demás:

$$\vec{x}_k = c_1 \vec{x}_1 + c_2 \vec{x}_2 + \dots + c_{k-1} \vec{x}_{k-1} + c_{k+1} \vec{x}_{k+1} + \dots + c_n \vec{x}_n$$

Este vector también tendrá la característica de relacionarse con A mediante:

$$A\vec{x}_k = \lambda_k^2 \vec{x}_k$$

Entonces:

$$A(c_1 \vec{x}_1 + c_2 \vec{x}_2 + \dots + c_{k-1} \vec{x}_{k-1} + c_{k+1} \vec{x}_{k+1} + \dots + c_n \vec{x}_n) = \lambda_k^2(c_1 \vec{x}_1 + c_2 \vec{x}_2 + \dots + c_{k-1} \vec{x}_{k-1} + c_{k+1} \vec{x}_{k+1} + \dots + c_n \vec{x}_n)$$

Realizando operaciones y recordando que $A\vec{x}_i = \lambda_i^2 \vec{x}_i$

$$c_1 \lambda_1^2 \vec{x}_1 + c_2 \lambda_2^2 \vec{x}_2 + \dots + c_{k-1} \lambda_{k-1}^2 \vec{x}_{k-1} + c_{k+1} \lambda_{k+1}^2 \vec{x}_{k+1} + \dots + c_n \lambda_n^2 \vec{x}_n =$$

$$c_1 \lambda_k^2 \vec{x}_1 + c_2 \lambda_k^2 \vec{x}_2 + \dots + c_{k-1} \lambda_k^2 \vec{x}_{k-1} + c_{k+1} \lambda_k^2 \vec{x}_{k+1} + \dots + c_n \lambda_k^2 \vec{x}_n$$

De esta ecuación resulta que $\lambda_k^2 = \lambda_1^2 = \lambda_2^2 = \dots = \lambda_{k-1}^2 = \lambda_{k+1}^2 = \dots = \lambda_n^2$, que contradice la hipótesis inicial, de ahí que ningún vector característico puede expresarse como la combinación lineal de los demás, demostrándose de esta forma la independencia lineal de vectores característicos.

A.1.3 VALORES CARACTERISTICOS CERCANOS ENTRE SI.

Existen casos, como en los de los ejemplos corridos, que los valores característicos de una matriz difieren muy poco entre sí (virtualmente iguales). En estos casos la solución directa es complicada ya que pueden producirse fácilmente errores, principalmente por redondeo. Un artificio para resolver el problema es transformar una matriz original A de la siguiente manera:

$$A' = \frac{A}{k} - [1]$$

Escogiendo convenientemente k , la matriz transformada puede proporcionar más fácilmente sus valores característicos, los cuales deberán ser corregidos para encontrar los de la matriz A de la siguiente manera:

$$\lambda_k^2 = (\lambda_k^2 + 1) k$$

Sin embargo, a pesar de la transformación realizada, los vectores característicos no se ven afectados.

La matriz a la cual se realiza la transformación es YZ, en la cual:

$$\boxed{\lambda_j^2} = M^{-1} Y Z M$$

Pero de la Referencia N° 7 dada en la bibliografía:

$$Z = Z_t + Z_c + j X_g$$

Z_t = impedancia de tierra (matriz)

Z_c = impedancia del conductor (matriz)

X_g = Reactancia inductiva (matriz)

Y:

$$j X_g Y = \boxed{-\omega^2 U \epsilon} \quad ; \quad \boxed{-\omega^2 U \epsilon} \quad \text{matriz escalar}$$

$$j X_g = \boxed{-\omega^2 U \epsilon} Y^{-1}$$

De ahí que:

$$\boxed{\lambda_j^2} = M^{-1} Y (Z_t + Z_c + j X_g) M$$

$$\boxed{\lambda_j^2} = M^{-1} Y (Z_t + Z_c) M + M^{-1} Y Y^{-1} M \boxed{-\omega^2 U \epsilon}$$

$$\boxed{\lambda_j^2} = M^{-1} Y (Z_t + Z_c) M \boxed{-\omega^2 U \epsilon}$$

$\boxed{-\omega^2 U \epsilon}$ domina sobre $Y (Z_t + Z_c)$, de tal manera que para apreciar las diferencias de los valores característicos es conveniente anular la influencia de este factor mediante:

$$\frac{\boxed{\lambda_j^2}}{\boxed{-\omega^2 U \epsilon}} = \frac{M^{-1} Y (Z_t + Z_c) M}{\boxed{-\omega^2 U \epsilon}} + \boxed{1}$$

.../...

Si se tiene la matriz $P=YZ$, si λ_j^2 son los valores característicos y M la matriz de vectores característicos;

$$M^{-1}YZM = \boxed{\lambda_j^2}$$

Y por otro lado, si se tiene $(\frac{YZ}{-\omega^2 \nu \epsilon} - \boxed{1})$, y si λ_t^2 son los valores y M_1 la matriz de vectores característicos,

$$M_1^{-1} (\frac{YZ}{-\omega^2 \nu \epsilon} - \boxed{1}) M_1 = \boxed{\lambda_t^2}$$

$$\frac{M_1^{-1} Y Z M_1}{-\omega^2 \nu \epsilon} - \boxed{1} = \boxed{\lambda_t^2}$$

$$M_1^{-1} Y Z M_1 = \boxed{-\omega^2 \nu \epsilon} \boxed{\lambda_t^2 + 1}$$

Usando la ecuación A1.5

$$M_1^{-1} Y Z M_1 = \boxed{\lambda_j^2} = M^{-1} Y Z M, \text{ entonces } M_1 = M$$

A1.6

De esta manera se demuestra que los vectores característicos no se alteran al trabajar con la matriz transformada.

La constante $k = \omega^2 \nu \epsilon$ tendrá los siguientes valores:

$$\omega = 2\pi f: 1/\text{seg.}$$

$$\nu = 4\pi \times 10^{-17} \text{ Henry/m.}$$

$$\epsilon = 8.85 \times 10^{-12} \text{ Farad/m.}$$

Se considera que las condiciones son las mismas que las del espacio libre, y la frecuencia de 60 Hz.

$$-\omega^2 \nu \epsilon = - (2\pi \cdot 60)^2 \frac{1}{\text{seg}^2} \frac{4\pi \times 10^{-7}}{\text{m}} \frac{\text{Henry}}{\text{m}} \frac{8.85 \times 10^{-12}}{\text{m}} \frac{\text{Farad}}{\text{m}}$$

$$-\omega^2 \nu \epsilon = -(2\pi \cdot 60)^2 \times 4\pi \times 10^{-7} \times 8.85 \times 10^{-12} \frac{\text{Henry}}{\text{m}} \frac{\text{Farad}}{\text{m}} \frac{1}{\text{seg}^2}$$

$$-\omega^2 \nu \epsilon = -4\pi^2 3,600 \times 4 \pi \times 8.85 \times 10^{-19} \frac{\text{Henry Farad}}{\text{m}^2 \text{seg}^2}$$

$$\text{Henry} = \frac{\text{Kg} \cdot \text{m}^2}{(\text{Coulombs})^2}$$

$$\text{Farad} = \frac{(\text{Coulombs})^2 \text{seg}^2}{\text{Kg} \cdot \text{m}^2}$$

$$-\omega^2 \nu \epsilon = -16\pi^3 \times 3600 \times 8.85 \times 10^{-19} \frac{\text{Kgm}^2 (\text{Coulombs})^2 \text{seg}^2}{(\text{Coulombs})^2 \text{Kg} \cdot \text{m}^2 \cdot \text{m}^2 \cdot \text{seg}^2}$$

$$-\omega^2 \nu \epsilon = -1.580576 \times 10^{-12} \frac{1}{\text{m}^2} = -1.580576 \times 10^{-6} \frac{1}{(\text{Km})^2} \quad \text{A1.7}$$

$$-\omega^2 \nu \epsilon = -1.580576 \times 10^{-12} \frac{1}{\text{m}^2} \frac{(1609)^2}{(\text{millia})^2}$$

$$-\omega^2 \nu \epsilon = -4.0919231 \times 10^{-6} \frac{1}{(\text{millia})^2} \quad \text{A1.8}$$

Las ecuaciones A1.7 y A1.8 son usadas en el programa principal. Cada uno de los valores serán utilizados según las unidades en las que están Y y Z, si en $\frac{\Omega}{\text{Km}}$, $\frac{\Omega}{\text{Km}}$ ó $\frac{\Omega}{\text{milla}}$, $\frac{\Omega}{\text{milla}}$.

Por otro lado, de la ecuación:

$$PM = M \boxed{\frac{\lambda^2}{j}}$$

.../...

$$P = M \begin{bmatrix} \lambda_j^2 \end{bmatrix} M^{-1}$$

$$P^2 = M \begin{bmatrix} \lambda_j^2 \end{bmatrix} M^{-1} M \begin{bmatrix} \lambda_j^2 \end{bmatrix} M^{-1} = M \begin{bmatrix} \lambda_j^4 \end{bmatrix} M^{-1}$$

y en general

$$g(P) = Mg \left(\begin{bmatrix} \lambda_j^2 \end{bmatrix} \right) M^{-1}$$

Propiedad muy importante de los valores y vectores característicos.

A1.4. VALORES CARACTERISTICOS DE $Y * Z$ CUANDO ESTAN DADAS EN COMPONENTES DE FASE O SECUENCIA

Sean Y y Z las matrices admitancia e impedancia en componentes de secuencia, y por otro lado, Y' y Z' en componentes de fase.

Del Anexo N° 2 se tiene que:

$$Z = T^{-1} Z' T$$

$$Y = T^{-1} Y' T$$

Luego si se realiza el producto $Y * Z$

$$YZ = T^{-1} Y' T T^{-1} Z' T$$

$$YZ = Y' Z'$$

De esto se deduce que los valores y vectores característicos de $Y * Z$ son independientes de las componentes en que están dadas las matrices Y y Z .

A N E X O N° 2

COMPONENTES SIMETRICAS Y DE FASE

El método de análisis mediante componentes simétricas en circuitos polifásicos desequilibrados ha ido adquiriendo importancia, y ha sido el tema de numerosos artículos e investigaciones.

Las fallas en un sistema de transmisión, problemas de impedancias entre líneas y a tierra o conductores abiertos pueden ser estudiados por medio de las componentes simétricas.

El método es el siguiente: cualquier sistema desequilibrado de n vectores relacionados entre sí, puede ser descompuesto en n sistemas de vectores equilibrados. Los n vectores de cada conjunto de componentes son de igual longitud, teniendo además iguales los ángulos formados entre vectores adyacentes.

El sistema usado en la generalidad es el trifásico, de ahí que el análisis se va a restringir al estudio del sistema trifásico.

En el sistema trifásico, cualquier sistema desequilibrado puede ser descompuesto en otros tres llamados: componentes de secuencia positiva

.../..)

ya, negativa y cero, Y cada uno de los vectores originales será igual a la suma de sus componentes; Por ejemplo, el vector \vec{v} :

$$v_a = v_{a_0} + v_{a_1} + v_{a_2}$$

$$v_b = v_{b_0} + v_{b_1} + v_{b_2}$$

$$v_c = v_{c_0} + v_{c_1} + v_{c_2}$$

Los mismos que se llegan a relacionar mediante:

$$v_a = v_{a_0} + v_{a_1} + v_{a_2}$$

$$v_b = v_{a_0} + a^2 v_{a_1} + a v_{a_2} ; \quad a = 1 \quad |120^\circ|$$

$$v_c = v_{a_0} + a v_{a_1} + a^2 v_{a_2}$$

$$\begin{bmatrix} v_a \\ v_b \\ v_c \end{bmatrix} = \begin{bmatrix} 1 & 1 & 1 \\ 1 & a^2 & a \\ 1 & a & a^2 \end{bmatrix} \begin{bmatrix} v_{a_0} \\ v_{a_1} \\ v_{a_2} \end{bmatrix} ; \quad \begin{bmatrix} i_a \\ i_b \\ i_c \end{bmatrix} = \begin{bmatrix} 1 & 1 & 1 \\ 1 & a^2 & a \\ 1 & a & a^2 \end{bmatrix} \begin{bmatrix} i_{a_0} \\ i_{a_1} \\ i_{a_2} \end{bmatrix}$$

$$\vec{v}_{abc} = T \vec{v}_{012}$$

$$\vec{i}_{abc} = T \vec{i}_{012}$$

$$\begin{bmatrix} v_{a_0} \\ v_{a_1} \\ v_{a_2} \end{bmatrix} = \frac{1}{3} \begin{bmatrix} 1 & 1 & 1 \\ 1 & a & a^2 \\ 1 & a^2 & a \end{bmatrix} \begin{bmatrix} v_a \\ v_b \\ v_c \end{bmatrix} ; \quad \begin{bmatrix} i_{a_0} \\ i_{a_1} \\ i_{a_2} \end{bmatrix} = \frac{1}{3} \begin{bmatrix} 1 & 1 & 1 \\ 1 & a & a^2 \\ 1 & a^2 & a \end{bmatrix} \begin{bmatrix} i_a \\ i_b \\ i_c \end{bmatrix}$$

$$\vec{v}_{012} = T^{-1} \vec{v}_{abc}$$

$$\vec{i}_{012} = T^{-1} \vec{i}_{abc}$$

Para hallar las constantes y y z de una línea en componentes de fase o secuencia se aplicará:

$$\begin{bmatrix} v_a \\ v_b \\ v_c \end{bmatrix} = \begin{bmatrix} z_{aa} & z_{ab} & z_{ac} \\ z_{ba} & z_{bb} & z_{bc} \\ z_{ca} & z_{cb} & z_{cc} \end{bmatrix} \begin{bmatrix} i_a \\ i_b \\ i_c \end{bmatrix}$$

$$\bar{v}_{abc} = z_{abc} \bar{i}_{abc}$$

Si \bar{v} e \bar{i} se transforman a componentes de secuencia de la siguiente forma:

$$T\bar{v}_{012} = z_{abc} T\bar{i}_{012}$$

$$\bar{v}_{012} = T^{-1} z_{abc} T\bar{i}_{012}$$

De aquí;

$$z_{012} = T^{-1} z_{abc} T, \text{ porque}$$

A1.1

$$\bar{v}_{012} = z_{012} \bar{i}_{012}$$

Por otra parte

$$\bar{i}_{abc} = Y_{abc} \bar{v}_{abc}$$

Reemplazando por componentes simétricas,

$$T\bar{i}_{012} = Y_{abc} T\bar{v}_{012}$$

$$\bar{i}_{012} = T^{-1} Y_{abc} T\bar{v}_{012}$$

pero:

$$\bar{i}_{012} = Y_{012} \bar{v}_{012}$$

entonces:

$$Y_{012} = T^{-1} Y_{abc} T$$

A2.2.

A2.1 y A2.2. son usadas en la subrutina COMPON

Subíndices 012 componentes de secuencia, yabc componentes de fase. Para circuitos en paralelo las matrices Y y Z tienen un orden igual a n (n # de circuitos). Con el objeto de ver la forma que tendrá la matriz T en circuitos paralelos, se analizará el caso en que n= 2 para luego generalizar.

$$\begin{bmatrix} \bar{i}'_{abc} \\ \bar{i}''_{abc} \end{bmatrix} = \begin{bmatrix} Z'_{abc} & Z''_{abc} \\ "Z'_{abc} & Z''_{abc} \end{bmatrix} \begin{bmatrix} \bar{v}'_{abc} \\ \bar{v}''_{abc} \end{bmatrix}$$

' para circuito N° 1, " para circuito N° 2 y . " para acoplamientos .

Pasando a componentes simétricas:

$$\begin{bmatrix} T\bar{i}'_{012} \\ T\bar{i}''_{012} \end{bmatrix} = \begin{bmatrix} Z'_{abc} & Z''_{abc} \\ "Z'_{abc} & Z''_{abc} \end{bmatrix} \begin{bmatrix} T\bar{v}'_{012} \\ T\bar{v}''_{012} \end{bmatrix}$$

$$\begin{bmatrix} T & 0 \\ 0 & T \end{bmatrix} \begin{bmatrix} \bar{I}_{012} \\ \bar{I}_{012} \end{bmatrix} = \begin{bmatrix} z'_{abc} & z''_{abc} \\ z''_{abc} & z'_{abc} \end{bmatrix} \begin{bmatrix} T & 0 \\ 0 & T \end{bmatrix} \begin{bmatrix} \bar{v}'_{012} \\ \bar{v}''_{012} \end{bmatrix}$$

$$T\bar{I}_{012} = Z_{02}T\bar{v}_{012}$$

$$T = \begin{bmatrix} T & 0 \\ 0 & T \end{bmatrix}$$

El análisis puede ser generalizado para n circuitos en paralelo.

$$T = \begin{bmatrix} 1 & 1 & 1 & 0 & 0 & 0 & \dots & \dots & \dots \\ 1 & a^2 & a & 0 & 0 & 0 & \dots & \dots & \dots \\ 1 & a & a^2 & 0 & 0 & 0 & \dots & \dots & \dots \\ 0 & 0 & 0 & 1 & 1 & 1 & \dots & \dots & \dots \\ 0 & 0 & 0 & 1 & a^2 & a & \dots & \dots & \dots \\ 0 & 0 & 0 & 1 & a & a^2 & \dots & \dots & \dots \\ \dots & \dots \\ \dots & \dots \\ \dots & \dots \end{bmatrix}$$

Ecuación usada en el programa (Subrutina COMPON)

(ver Referencia N° 8)

A N E X O N° 3

SISTEMA DE ECUACIONES DIFERENCIALES LINEALES HOMOGENEAS DE SEGUNDO

ORDEN

Al resolver las ecuaciones diferenciales fundamentales de una línea - se aborda este tema que ya a ser analizado de una manera rápida,

Si se tiene el siguiente sistema:

$$\frac{\partial^2 y_n}{\partial x^2} = a_{n1}y_1 + a_{n2}y_2 + \dots + a_{nn}y_n$$

$$\frac{\partial^2 y_2}{\partial x^2} = a_{21}y_1 + a_{22}y_2 + \dots + a_{2n}y_n$$

$$\frac{\partial^2 y_n}{\partial x^n} = a_{n1}y_1 + a_{n2}y_2 + \dots + a_{nn}y_n$$

Este es un sistema de ecuaciones diferenciales lineales homogeneas.

Como se puede observar el sistema de ecuaciones tiene la forma:

$$\frac{\partial^2 R(x)}{\partial x^2} - AR(x) = 0$$

A3.1

R será de una forma tal que su segunda derivada tenga la posibilidad de anularse con la original.

Las funciones que cumplen con este requerimiento son:

$$R(x) = \operatorname{senh}(\gamma x) \quad A3.2$$

y

$$R(x) = \cosh(\gamma x) \quad A3.3$$

En las que γ es una constante a determinarse.

Probando la primera solución:

$$\frac{\partial^2 R(x)}{\partial x^2} = \gamma^2 \operatorname{senh}(\gamma x)$$

$$\gamma^2 \operatorname{senh}(\gamma x) - A \operatorname{senh}(\gamma x) = 0$$

$$(\gamma^2 - A) = 0$$

Entonces:

$$\gamma^2 = A$$

De ahí que la solución es:

$$R(x) = \operatorname{senh}(\sqrt{A} x) \quad A3.4$$

Reemplazando esta solución en la ecuación original se ve que la solución cumple,

$$A \operatorname{senh}(\sqrt{A} x) - A \operatorname{senh}(\sqrt{A} x) = 0$$

Ahora se probará la segunda solución;

$$\frac{\partial^2 R(x)}{\partial x^2} = \cosh(\gamma x)$$

$$\gamma^2 \cosh(\gamma x) - A \cosh(\gamma x) = 0$$

$$(\gamma^2 - A) = 0$$

$$\gamma = A^{1/2}$$

La solución evaluada su constante es;

$$R(x) = \cosh(A^{1/2}x)$$

A3.5

Sí para una misma ecuación diferencial hay dos o más soluciones, una solución será la combinación lineal de todas ellas, O sea:

$$R(x) = k \operatorname{senh}(\gamma x) + n \cosh(\gamma x)$$

A3.6

Se probará la solución para verificar lo antes dicho.

$$\frac{\partial^2 R(x)}{\partial x^2} = \gamma^2 k \operatorname{senh}(\gamma x) + \gamma^2 n \cosh(\gamma x)$$

A3.7

reemplazando en A3.1

$$\gamma^2 k \operatorname{senh}(\gamma x) + \gamma^2 n \cosh(\gamma x) - A k \operatorname{senh}(\gamma x) - A n \cosh(\gamma x) = 0$$

simplificando; Resulta: $\gamma^2 = A$

La solución, evaluado γ es:

$$R(x) = k \operatorname{senh}(A^{1/2}x) + n \cosh(A^{1/2}x)$$

A3.8

k y n son constantes que se determinarán de las condiciones de frontera de la ecuación. Supóngase que las condiciones de frontera son:

$$R(x) = c_1 l$$

A3.9

$$\frac{\partial^2 R(1)}{\partial x^2} = c_2 f$$

A3.10

de A3.6 y A3.9

$$R(0) = k \operatorname{senh}(\gamma 0) + n \cosh(\gamma 0) = cf_1$$

De ahí que: $n = cf_1$

De A3.7 y A3.10

$$\frac{\partial^2 (1)}{\partial x^2} = \gamma^2 k \operatorname{senh}(\gamma 0) + n \cosh(\gamma 0) = cf_2$$

Entonces: $k = cf_2$

De esta manera se determinan las constantes k y n.

Las soluciones dadas son del sistema en general, las soluciones individuales serán de la misma forma, con la propiedad de que cada una de ellas se diferenciará por una constante adicional. Es decir:

$$y_1 = m_1 \operatorname{senh}(\gamma x)$$

$$y_2 = m_2 \operatorname{senh}(\gamma x)$$

$$y_n = m_n \operatorname{senh}(\gamma x)$$

y por otro lado,

$$y_1 = m_1 \cosh(\gamma x)$$

$$y_2 = m_2 \cosh(\gamma x)$$

$$y_n = m_n \cosh(\gamma_n x)$$

De ahí que la solución general será la combinación de todas y cada una de las soluciones, por estar las ecuaciones relacionadas entre sí, o sea;

$$y_1 = k_1 m_{11} \operatorname{senh}(\gamma_1 x) + k_2 m_{12} \operatorname{senh}(\gamma_2 x) + \dots k_n m_{1n} \operatorname{senh}(\gamma_n x) +$$

$$n_1 m_{11} \cosh(\gamma_1 x) + n_2 m_{12} \operatorname{senh}(\gamma_2 x) + \dots n_n m_{1n} \cosh(\gamma_n x)$$

$$y_2 = k_1 m_{21} \operatorname{senh}(\gamma_1 x) + k_2 m_{22} \operatorname{senh}(\gamma_2 x) + \dots k_n m_{2n} \operatorname{senh}(\gamma_n x) +$$

$$n_1 m_{21} \cosh(\gamma_1 x) + n_2 m_{22} \cosh(\gamma_2 x) + \dots n_n m_{2n} \cosh(\gamma_n x)$$

$$y_n = k_1 m_{nn} \operatorname{senh}(\gamma_1 x) + k_2 m_{nn} \operatorname{senh}(\gamma_2 x) + \dots k_n m_{nn} \operatorname{senh}(\gamma_n x) +$$

$$n_1 m_{nn} \cosh(\gamma_1 x) + n_2 m_{nn} \cosh(\gamma_2 x) + \dots n_n m_{nn} \cosh(\gamma_n x)$$

en forma simplificada

$$y = M \boxed{\operatorname{senh}(\gamma_j x)} \bar{k} + M \boxed{\cosh(\gamma_j x)} \bar{n}$$

A N E X O N° 4

MATRICES DE IMPEDANCIA Y ADMITANCIA CARACTERISTICAS, CONSTANTES DE -

PROPAGACION

Una vez hallados los valores y vectores característicos de YZ , se pue de llegar a las ecuaciones matriciales para el cálculo de las constantes de propagación, impedancia y admitancia características, para ello se parte de la siguiente fórmula:

$$\begin{aligned} QM &= M \boxed{\gamma_j^2} \\ ZY &= M \boxed{\gamma_j^2} M^{-1} \\ (ZY)^{\frac{1}{2}} &= M \boxed{\gamma_j} M^{-1} \end{aligned}$$

Por definición

$\boxed{\gamma_j}$ es la matriz de constantes de programación (matriz de raíces cuadradas de valores característicos) (ver $(ZY)^{\frac{1}{2}}$ Referencia N° 4)

$$(ZY)^{-\frac{1}{2}} = M^{-1} \boxed{\gamma_j^{-1}} M$$

$$(Y^{-1}Z^{-1})^{\frac{1}{2}} = M \boxed{\gamma_j^{-1}} M^{-1}$$

$$(Y^{-1}Z^{-1})^{\frac{1}{2}} Z Z^{-1} = M \boxed{\gamma_j^{-1}} M^{-1}$$

$$(Y^{-1}Z^{-1}Z^2)^{\frac{1}{2}} Z^{-1} Z = M \boxed{\gamma_j^{-1}} M^{-1} Z$$

.../...

$$(Y^{-1}Z)^{\frac{1}{2}} = M \begin{bmatrix} Y_j^{-1} \\ \end{bmatrix} M^{-1} Z$$

Pero por definición $Z_0 = (\frac{Z}{Y})^{\frac{1}{2}} = (Y^{-1}Z)^{\frac{1}{2}}$ (matriz de impedencias características)

Entonces;

$$Z_0 = M \begin{bmatrix} Y_j^{-1} \\ \end{bmatrix} M^{-1} Z \quad (\text{Referencia N}^{\circ} 7)$$

A4.1

En la cual:

Z_0 = impedancia característica de la línea

M = matriz de vectores característicos de ZY ó YZ

$\begin{bmatrix} Y_j \\ \end{bmatrix}$ = matriz diagonal de la raíz cuadrada de valores característicos, que por definición es la matriz de constantes de propagación.

Esta expresión para Z_0 se usará en el programa digital (Subrutina - CARACT)

Por otro lado, por definición.

$$Y_0 = Z_0^{-1} = (Z^{-1}Y)$$

$$Y_0 = (M \begin{bmatrix} Y_j^{-1} \\ \end{bmatrix} M^{-1} Z)^{-1}$$

$$Y_0 = Z^{-1} M \begin{bmatrix} Y_j \\ \end{bmatrix} M^{-1} Y$$

Pero por otro lado:

$$ZY = M \begin{bmatrix} Y_j^2 \\ \end{bmatrix} M^{-1} \quad ; \text{ despejando } Z:$$

$$Z = M \begin{bmatrix} Y_j^2 \\ \end{bmatrix} M^{-1} Y^{-1}$$

.../...

$$Z^{-1} = YM \begin{bmatrix} \gamma_j^{-2} \end{bmatrix} M^{-1}$$

Reemplazando en la última expresión para Y_0

$$Y_0 = YM \begin{bmatrix} \gamma_j^{-2} \end{bmatrix} M^{-1} M \begin{bmatrix} \gamma_j \end{bmatrix} M^{-1}$$

$$Y_0 = YM \begin{bmatrix} \gamma_j^{-1} \end{bmatrix} M^{-1} \quad (\text{Referencia N}^{\circ} 7)$$

A4.2

Ecuación que será utilizada en el programa (Subrutina CARACT)

Por otro lado, los elementos de γ_j son complejos, en los que:

$$\gamma_j = \alpha_j + j\beta_j = \alpha_j + j \beta_j$$

α_j = constante de amortiguamiento en nepers por unidad de longitud

β_j = constante de fase en radianes por unidad de longitud

La longitud de onda se define como:

$$\lambda_j = \frac{2\pi}{\beta_j} \quad \text{en kilómetros}$$

La velocidad de propagación se define por el producto de la longitud de onda, en Km, con la frecuencia en Hz.

$$\text{velocidad} = f \cdot \frac{2\pi}{\beta_j} = \frac{\omega}{\beta_j}$$

Ecuación usada en el programa (Subrutina CARACT)

Referencia N^o 7.

REFERENCIAS BIBLIOGRAFICAS.

- 1.- Gabriel Kron; "TENSOR ANALYSIS OF NETWORKS"; Jhon Wiley & Sons, Inc. New York. 1965.
- 2.- Ralston Anthony; "INTRODUCCION AL ANALISIS NUMERICO"; Editorial Limusa Wiley, S.A. Mexico 1970
- 3.- W.I. Bowman,J.M. Mc Name."DEVELOPMENT OF EQUIVALENT PI AND T MATRIX CIRCUITS FOR LONG UNTRANSPOSED TRANSMISSION LINES". IEEE Power Ap.& Systems, IEEE Transaction, Julio 1964, pp 625-32.
- 4.- W.D. Stevenson, "ANALISIS DE SISTEMAS ELECTRICOS DE POTENCIA" Mc Graw Hill, 2da Edicion.
- 5.- Jacques Bonteloup."CALCULO DE MATRICES",Editorial Universitaria de Buenos Aires, 2da Edicion 1966.
- 6.- B. Carnahan, H.A. Luther,J.O. Wilkes, "APPLIED NUMERICAL METHODS" ; Jhon Wiley & Sons, Inc. New York 1969.
- 7.- R.H. Galloway Etal; "CALCULATION OF ELECTRICAL PARAMETERS FOR SHORT AND LONG POLIPHASE TRANSMISION LINES", IEE Proc, III, V Vol . 111, N°12, Dic. 1964.
- 8.- D. Coleman, F. Watts,R.P. Shipley, "DIGITAL CALCULATION OF OVER HEAD TRANSMISION LINE CONSTANT" , AIEE Transaction, pt.III(Power Apparatus and Systems). Vol 77, 1958 (feb. 1959 Section) pp 1266-68

.../..

- 9.- Tropper A.M.; "MATRIX FOR ELECTRICAL ENGINEERS" ; Adison- Wes
ley Publishing Company, Inc. 1962.
- 10.- "WESTINGHOUSE ELECTRICAL TRANSMISION AND DISTRIBUTION REFEREN
CE BOOK"; Donneeley & Sons Company. Chicago 1950.