"ESTUDIO DE LA ESTABILIDAD ESTACIONARIA Y CARGABILIDAD EN LINEAS DE TRANSMISION"

Tesis previa a la obtención del Título de Ingeniero en la especialización de Potencia, en la Facultad de Ingeniería Eléctrica de la Escuela Politécnica Nacional.

FERNANDO R. RUIZ S.

Quito, Marzo de 1980 .

Certifico que el presente trabajo de tesis ha sido realizado en su totalidad por el Sr. Fernando Ruiz.

ING. ALFREDO MENA P. DIRECTOR DE TESIS

DEDICATORIA

A MIS QUERIDOS PADRES.

.

. •

-

.

AGRADECIMIENTO

Para todas las Autoridades de la Escuela, y los profesores del Departamento de Potencia, especialmente de los laboratorios; conjuntamente con el personal del DOSNI y para un magnifico profesor como el Ing. Alfredo Mena por sus valiosas sugerencias y su ayuda personal, y para todos los que en una u otra forma han contribuido al mejor desarrollo del presente trabajo.

INDICE GENERAL

Página

CAPITULO I.

ESTUDIO DE LA CAPACIDAD DE TRANSMISION Y LA ESTABILIDAD ESTACIONARIA

1.1	Potencia límite de un sistema de trans-	
	misión	1
1.2	Efecto de la caída de voltaje y del cri-	
	terio de estabilidad en la cargabilidad	
	de la línea	15
1.3	La estabilidad estacionaria	18
1.4	Métodos para elevar la potencia de trans-	

Υ.

CAPITULO II

OBTENCION DE LAS CURVAS POTENCIA-ANGULO ·

2.1	Análisis teórico de la carga estática	34
2.2	Uso del laboratorio para obtener las cur-	
	vas Potencia-Angulo de varios casos de	
	carga estática	39
2.3	Curva Potencia-Angulo del caso Generador-	
	Barra Infinita	47

Página

2.4	Estudio	de de	la	carga	estática	en	el	Anali-	
	zador d	le Re	edes						52

.

CAPITULO III

LIMITACIONES DE LAS LINEAS DE TRANSMISION

3.1	Generalidades	53
3.2	Tensión	59
3.3	Corriente	62
3.4	Distancia límite del suelo	64
3.5	Límite térmico en conductores	65
3.6	Cálculo de la temperatura final de equi-	
	librio térmico	73

CAPITULO IV

PROGRAMA DIGITAL PARA CALCULAR LA CARGABILIDAD DE UNA LINEA DE TRANSMISION MEDIANTE UN MODELO MATE-MATICO

4.1	Modelo, diagrama de flujo y objetivos	83
4.2	Presentación del programa y resultados	90
4.3	Análisis de resultados y limitaciones del	
	programa	93

.ii

.iii

Página

CAPITULO V

APLICACIONES DEL PROGRAMA DIGITAL PARA CALCULAR LA CARGABILIDAD EN LINEAS DE TRANSMISION

5.1	Generalidades	99
5.2	Resultados de las diversas alternativas	
	para las líncas que forman el Sistema	
	Nacional Interconectado Actual	100-A
5.3	Interpretación de los Resultados y Al-	
	cances del programa	101

CAPITULO VI

CONCLUSIC	NES Y	RECOMEN	DACIONES	 •••••	103
APENDICE			••••	 ••••••••••••••••••••••••••••••••••••••	106

BTBL TOCRAFTA	110
DIDLIUGRAFIA	 110

SUMARIO

La inestabilidad en estado estacionario es un evento posible pero improbable en grandes Sistemas Eléctricos de Potencia. Consideraciones de Estabilidad han sido reconocidas como una parte esencial del planeamiento del SEP durante mucho tiempo. Documentos fundamentales sobre la materia fueron publicados en las TRANSACTIONS de la IEEE hace cerca de 50 años (en pocos años, los estudios de estabilidad se han hecho rutina). Como el comportamiento estable de un gran SEP lo difícil de predecir, este trabajo de tesis enfoca el estudio de la estabilidad estacionaria dirigido a una parte esencial del SEP como es la línea de transmisión. Se presentan análisis teóricos, así como el estudio de los fenómenos en el laboratorio, acompañados de un programa digital que predice el comportamiento de una línea en lo referente a su "Cargabilidad", para terminar haciendo un análisis completo del límite térmico de un conductor. Se pretende, pues encontrar qué parámetros influyen en la cargabilidad de una línea de transmisión y cuáles son sus limitaciones a medida que varían ciertos factores tanto del diseño mismo como eventuales.

CAPITULO I

ESTUDIO DE LA CAPACIDAD DE TRANSMISIÓN Y LA ESTABILIDAD ESTACIONARIA

1.1 POTENCIA LIMITE DE UN SISTEMA DE TRANSMISION

La búsqueda de la potencia límite para el caso de voltajes en los bornes constantes se puede hacer mediante el siguiente ejemplo: una máquina sincrónica alimenta a través de un transformador y de una línea de transmisión de reactancias dadas, X_s , X_T y X_L respectivamente, a un circuito metropolitano. Se exige que el voltaje \underline{V}_s en el lado secundario del transformador, sea igual al voltaje del circuito de carga \underline{V}_R . Primeramente se hará el cálculo para líneas cortas, es decir despreciando las capacitancias en paralelo de la línea de transmisión. También supondremos que las pérdidas de la línea son despreciables; es decir, que la potencia P en el borne 2 del circuito de la Figura 2.1, es igual que la potencia Pe en el borne 1 de la máquina sincrónica. La condición:

$$\left| \frac{V}{-S} \right| = \left| \frac{V}{R} \right| \tag{1.1}$$

implica que la potencia reactiva Q en el borne 2 no sea de carácter aleatorio, sino que dependa más bien de la potencia de transmisión P:

$$Q = Q(P) \qquad (1.2)$$



Figura 1.1. Ejemplo para determinar la Potencia Límite bajo la condición $\left|\frac{V}{S}\right| = \left|\frac{V}{R}\right|$

Sea $\Delta u' = u'_1 + ju'_q = (j.X_L.\underline{I}^2)/\underline{V}_R$ (1.3)

la caída de tensión relativa a lo largo de la línea; entonces para que se cumpla la condición (1) y haciendo $\underline{V}_{R} \cong V_{R} / \underline{O} = V / \underline{O}$

$$\left|\frac{V}{S}\right| = \sqrt{(V_{R} + u_{1})^{2} + u_{q}^{2}} = V_{R} \sqrt{(1 + u_{1}^{*})^{2} + u_{q}^{*2}},$$

por lo que se deberá cumplir que:

$$1 = (1 + u'_1)^2 + {u'_q}^2$$
(1.4)

Sea $\Delta \underline{u} = u_m + ju_n$ la caída de tensión total relativa entre <u>E</u> y <u>V</u>_R. Hagamos:

$$\frac{X_{L}}{X_{A} + X_{L}} = \frac{X_{L}}{X} = B \qquad (1.5)$$

$$Como \ \underline{S}_{2} = 3 \ \underline{V} \ \underline{I}_{2}^{*}, \text{ entonces } \underline{I}_{2} = -\frac{\underline{S}_{2}^{*}}{3V} = \frac{P - \underline{j}Q}{3V} \qquad (1.6)$$

$$Ahora, \ u_{1}^{*} = \operatorname{Re}\left\{\Delta \underline{u}^{*}\right\} = \operatorname{Re}\left\{\frac{j \ X_{L} \ \underline{I}_{2}}{V}\right\} = \operatorname{Re}\left\{\frac{j \ X_{L} \ \underline{I}_{2}}{\sqrt{2}}\right\} = \operatorname{Re}\left\{\frac{j \ X_{L} \ (P - \underline{j}Q)}{3V^{2}}\right\}, \text{ de donde}$$

$$u_{1}^{*} = -\frac{Q \ X_{L}}{3V^{2}}, \text{ además } u_{q}^{*} = \operatorname{Im}\left\{\Delta \underline{u}^{*}\right\} = -\frac{P \ X_{L}}{3V^{2}}, \text{ entonces}$$

$$u'_{1} = -\frac{Q}{3\sqrt{2}} - \frac{X}{2} - \frac{Q}{3\sqrt{2}} - \frac{X}{3\sqrt{2}} - B = B u_{m}$$
(1.7)

$$u'_{q} = \frac{P X_{L}}{3V^{2}} = \frac{P X_{--}}{3V^{2}} = B u_{n}$$

Ahora, a partir de la ecuación (4) se obtiene:

$$u_{\rm m} = \frac{1}{B} \left(-1 \frac{1}{2} \sqrt{1 - (B u_{\rm n})^2} \right)$$
 (1.8)

A partir de las ecuaciones (7) y (8) se puede encontrar la relación buscada Q = Q(P).

Si asuminos que existe un defasamiento δ entre <u>E</u> y <u>V</u>, entonces se cumplirá que:

$$tg \delta = -\frac{u_n}{1+u_m} = -\frac{u_n}{1+\frac{1}{B}\left(-1+\frac{1}{V}\sqrt{1-(Bu_n)^2}\right)}$$
(1.9)

Como u_n es una medida de la potencia activa, la ecuación (1.9) establece la dependencia entre la potencia activa de transmisión y el ángulo δ bajo la condición de que $\left|\frac{V}{S}\right| = \left|\frac{V}{R}\right|$.

En la Figura 2.2 se establece el curso de u_m y de u_n así como de la correspondiente tensión interna e = E/V en dependencia de δ , para un valor de B = 0.35. El valor máximo de u_n y por consiguiente el de la potencia activa de transmisión se localiza para δ = 123⁰.

Si llamamos α al ángulo entre \underline{V}_S y \underline{V} , tendremos

sen
$$\alpha = -\frac{q}{1}$$
 de donde u'(máx.) = 1

y por lo tanto, de acuerdo a la ecuación (1.7) se tiene:

$$u_{n(máx)} = 1/B, P_{(máx)} = \left(\frac{3V^2}{X}\right) \left(\frac{1}{B}\right) = \frac{3V^2}{X_L}$$
 (1.10)



Figura 1.2. C p d g

Caídas de tensión activa y reactiva como medida para las potencias reactivas y activas en dependencia de δ para un sistema de transmisión según la Figura 1.1 y bajo la condición: $|\underline{V}_{R}| = |\underline{V}_{S}|$ y B = 0.35 Como el ángulo entre \underline{V}_S y \underline{V}_R en este caso asciende a 90°, entonces δ será mayor que 90° encontrándose más allá del límite de la estabilidad estacionaria. El punto más alto de la potencia de transmisión de estabilidad estacionaria ocurre cuando $\delta = 90°$. Como tg 90 = ∞ , el denominador del lado derecho de la ecuación (1.9) debe ser cero. Esto ocurre cuando:

$$u_n = u_n (90) = \sqrt{\frac{2}{B} - 1} = \sqrt{1 + \frac{2X_A}{X_L}}$$
 (1.11)

de donde P = P(90) = $\frac{3V^2}{X}$ $\sqrt{1+2} \frac{X_A}{X_L}$ (1.12)

La correspondiente tensión interna es, para δ = 90, igual a la caída de tensión reactiva

$$\frac{E(90)}{V} = e(90) = u_{n}(90)$$
(1.13)

En la Figura 1.3 están representadas $P_{(máx)}$ y P(90) de acuerdo a un diagrama vectorial.

Cuando la máquina puede ser exitada sobre el valor E(90) o sea cuando $E_{(máx)} > E(90)$ entonces la potencia P(90) representa la potencial límite de transmisión. Para este caso entonces:

$$P_{(limite)} = P(90)$$
 (1.14)

Si por el contrario, la máquina no puede ser excitada hasta el valor E(90) o sea cuando $E_{(máx)} < E(90)$, entonces la máxima potencia de transmisión está limitada por la mayor excitación y la potencia límite es en este caso:

$$P_{(limite)} = P(E_{máx}) \qquad (1.15)$$



Figura 1.3. Diagrama vectorial de la transmisión según el circuito de la Figura 2.1 para (a) P = P(max) y (b) P = P(90).

La caída de tensión reactiva perteneciente a $P(E_{máx})$ se obtiene de la expresión

$$e^2 = (1 + u_m)^2 + u_n^2$$
 (1.16)

para e = $e_{(máx)} = E_{(máx)}/V$ y según la ecuación (1.8)

$$u_{n}(e_{m\acute{a}x}) = \sqrt{\frac{e_{m\acute{a}x}^{2} - 1}{2\left(\frac{1}{B} - 1\right)}} \left(\frac{2}{B} - \frac{e_{m\acute{a}x}^{2} - 1}{2\left(\frac{1}{B} - 1\right)}\right)$$
(1.17)

En la Figura 1.2 está registrado este valor para una tensión $E_{(máx)} \leq E(90)$ o, de otra manera, para $e_{(máx)} \leq e$ (90).

El valor de $P(e_{máx})$ se obtiene de la ecuación (1.7)

$$P(e_{máx}) = u_q(e_{máx}) - \frac{3V^2}{X}$$
 (1.18)

El cálculo de P(90) tomando en consideración los elementos conectados en shunt es esencialmente complicado, si bien el método de cálculo es el mismo. El circuito equivalente de una red de transmisión sin pérdidas puede siempre ser representado como un modelo en PI compuesto de inductancias y capacitancias. En general los elementos en serie son inductivos mientras que los elementos en paralelo con capacitivos. En la Figura 1.4 se encuentra representado este circuito.



Fig. 1.4 Circuito Equivalente de Transmisión con elementos capacitivos conectados en shunt.

Los dos elementos en paralelo del circuito en PI son iguales cuando la red de transmisión entre los bornes G y 2 es simétrica. Para la misma condición anterior $\left|\frac{V}{-S}\right| = \left|\frac{V}{-R}\right|$ la potencia máxima de transmisión estable será:

$$P(90) = \frac{3V^2}{X_A + X_L - X_A X_L B_S} \sqrt{(1 - X_A B_S)^2 + 2 \frac{X_A}{X_L} (1 - X_A B_S)} (1.19)$$

.10

El término óhmico B_2 en el borne 2 no tiene ninguna influencia siendo ésta más bien determinada por <u>V</u>.

Sin la condición (1) la máxima potencia transmitible sería

$$P_{(máx)} = \frac{3 E V}{X_{A} + X_{L} - X_{A} X_{L} B_{S}}.$$
 (1.20)

La tensión interna correspondiente a P(90) es

$$E(90) = V \sqrt{(1 - X_A B_S)^2 + 2(\frac{X_A}{X_L})(1 - X_A B_S)}$$
(1.21)

Es fácil demostrar que las ecuaciones (1.19) y (1.21) para $B_S = 0$ se convierten en las correspondientes ecuaciones (1.12) y (1.13). El desarrollo del presente subcapítulo se encuentra ampliamente detallado en la referencia 1/.

En la siguiente sección se hará un breve estudio de la <u>cargabilidad de la línea</u> y de sus factores limitantes <u>2</u>/. Como la expresión "capacidad de una línea" tradicionalmente usada es fácilmente confundida con las propiedades físicas de la línea (como capacidad térmica) se usa una expresión modificada, a saber, "cargabilidad de la línea", que describe la habilidad en el transporte de carga de una línea de transmisión operando bajo un conjunto especificado de criterios de operación.

A continuación, en la Figura 1.5 se muestran las curvas de la capacidad de transferencia de potencia de la línea de transmisión, también conocidas como curvas "St. Clair" y publicadas por primera vez en el año 1953.





De todos los factores limitantes que normalmente determinan cuánta potencia puede ser llevada por una línea de transmisión particular se consideran aquí los siguientes:

- a) limitación térmica
- b) limitación de caída de voltaje de la línea
- c) limitación de estabilidad de estado estacio-. nario

La limitación térmica puede ser considerada como un problema en el diseño de la línea antes que como un problema de operación. Es básicamente el problema de la correcta elección del conductor una vez que son conocidos los requerimientos de transporte de corriente y sus condiciones ambientales de operación. La limitación térmica es crítica especialmente en casos de líneas de bajo voltaje (138 Kv) y de una longitud de 50 millas o menos.

En cuanto a la segunda limitación, según estudios previamente realizados en los Estados Unidos se ha determinado que es razonable un límite del 5% en la caída de voltaje. Por otro lado, la limitación de estabilidad en estado estacionario se define en términos del margen deseado entre la habilidad de transferir máxima potencia (Pmáx) y el nivel de operación (Pnominal).

% Margen de Estabilidad =
$$\frac{P_{máx} - P_{nominal}}{P_{máx}}$$
 100 (1.22)

Se considera según estudios ya realizados que un margen del 30 - 35% es razonable para situaciones en las que la línea está bastante cargada.

Según se muestra en la Figura 1.6, esto corresponde a un desplazamiento angular de alrededor de $44 - 40^{\circ}$ a través del sistema, esto es, desde la fuente hasta la carga, incluida la línea bajo estudio junto con la reactancia equivalente de los sistemas en los bornes del transmisor y del receptor.



Figura 1.6. Margen de estabilidad en estado estacionario.

Conviene, antes de pasar a la siguiente sección, indicar el significado del SIL $\frac{3}{2}$.

SIL (Surge Impedance Loading) se define como la carga de factor de potencia unitario que puede ser entregada por una línea sin resistencia tal que el valor de I²X sea igual a los Kva de carga de la línea. Bajo esta condición <u>los dos voltajes terminal</u> y las corrientes serán iguales en magnitud pero diferentes en fase. El valor numérico del SIL se define como:

SIL (Mw) =
$$\frac{(Kv_{L-L})^2}{\sqrt{\frac{L}{C}}}$$
 (1.23)

1.2 EFECTO DE LA CAIDA DE VOLTAJE Y DEL CRITERIO DE ESTABILIDAD EN LA CARGABILIDAD DE LA LINEA

1.2.1 CRITERIO DE LA CAIDA DE VOLTAJE DE LA LINEA

La Figura 1.7 muestra el efecto del criterio de la caída de voltaje de la línea en la cargabilidad de la línea para un nivel de 1100 Kv. Este criterio para líneas de longitud corta o moderada sigue la ley de los retornos de disminución. Se puede observar que a medida que la caída de voltaje permisible aumenta, la cargabilidad de la línea mejora rápidamente hasta un punto - en este caso 6% o mayor donde la cargabilidad máxima esté determinada por el criterio de estabilidad. En ese punto, sin importar cuan grande sea la caída de voltaje, la cargabilidad podrá ser mejorada si se permite un margen menor de estabilidad. Para líneas largas, la cargabilidad está generalmente restringida por el margen de estabilidad antes que por la caída de voltaje.



Figura 1.7. Efecto de la caída de voltaje en la cargabilidad . de la línea.

1.2.2 CRITERIO DE LA ESTABILIDAD EN ESTADO ESTACIO-NARIO

La Figura 1.8 muestra el efecto de la variación del margen de estabilidad en la cargabilidad de la línea. La variación de la cargabilidad de la línea parece estar relacionada de una manera lineal con el cambio en el margen de la estabilidad; esto es, iquales decrementos en el margen de la estabilidad traen consigo iguales incrementos en la cargabilidad de la línea. Esto sin embargo, solamente es verdad para líneas largas, donde la estabilidad es un factor de control, mientras que para líneas cortas, la reducción en el margen de la estabilidad trae menos mejoras a no ser que se permitan altas caídas de voltaje lo cual es poco razonable. Consecuentemente, para líneas cortas, una manera de mejorar la cargabilidad de la línea consiste en escoger una aceptable combinación entre la caída de voltaje y la estabilidad en estado estacionario.



Figura 2.8. Efecto del criterio de estabilidad en estado estacionario sobre la cargabilidad de la línea.

1.3 LA ESTABILIDAD ESTACIONARIA

1.3.1 INTRODUCCION

El "American Institute of Electrical Engineers" define la estabilidad y el límite de estabilidad en la forma siguiente $\frac{4}{}$. La estabilidad usada con referencia a un sistema de energía, es el atributo del sistema, o parte de él, que le permite desarrollar en sus elementos fuerzas restauradoras, iguales o mayores que las fuerzas perturbadoras, que permitan establecer un estado de equilibrio entre los elementos.

El límite de estabilidad es el máximo flujo posible de energía que puede pasar por un punto particular determinado del sistema, cuando todo el sistema o la parte de él a la que se refiere el límite de estabilidad, está en régimen de estabilidad.

Los términos estabilidad y límite de estabilidad se aplican tanto al régimen permanente como al transitorio. El <u>límite de estabilidad en régimen permanente</u> se refiere al máximo flujo posible de energía que puede pasar por un punto determinado sin que haya pérdida de estabilidad cuando se aumenta la energía muy gradualmente $\frac{5}{}$.

1.3.2 MODOS DE INESTABILIDAD

Se conoce que ocurren cambios discretos en las condiciones de operación de un sistema, en operación normal o "planeada", cuando tienen lugar cambios en la gene-

ración y en la carga o cuando los circuitos son modificados para establecer configuraciones especificadas de grupos de circuitos. Cuando los cambios ocurren, independientemente o en combinación no-correlacionada, a través de la operación normal del sistema, ellos sugieren una interpretación del estado estable como un proceso dinámico continuo. Este es un proceso que, mientras el nivel de operación del sistema está en un estado de fluctuación continua, permite que se formen fuerzas de contrabalanceo que, en operación estable, retornan al sistema hacia su equilibrio estable cuando ocurre una desviación a partir del balance. Normalmente no aparecen efectos adversos a partir de estos cambios continuos pero pequeños en el nivel de operación o a partir de los períodos de oscilación amortiguada que los siguen, cuando un sistema está operando bien dentro de estos límites, pero adquieren significancia cuando el nivel de carga se incrementa gradualmente. En realidad, en condiciones de progresivo incremento de carga, se alcanza un punto en el cual las fuerzas restauradoras generadas por el pequeño impacto de un cambio operacional son insuficientes para asegurar un retorno a la operación normal de estado estable y entonces se inicia la inestabilidad. Esta es una primera forma de inestabilidad, provocada en el nivel más alto de la transmisión de potencia activa por los pequeños momentos transi-

torios de operación a los cuales está sujeto el sistema a través de toda su operación normal.

Cortocircuitos súbitos en líneas de transmisión y otros aspectos dentro del funcionamiento del sistema, dan lugar a que aparezcan disturbios de impacto más severos е inestabilidad a niveles más bajos de carga que cuando las condiciones transitorias de operación son de pequeña magnitud. Consecuentemente la inestabilidad subsiguiente a grandes desviaciones de las condiciones normales de operación es una segunda forma de inestabilidad, que aparece de condiciones de operación no-planeadas o no-esperadas. En comparación con los cambios continuamente cercanos en el estado estacionario planeado, los disturbios grandes tienen una incidencia mucho menor y su extensión y forma son desconocidos e impredecibles antes de su presencia. Estas son las diferencias esenciales en las causas y condiciones en las cuales puede aparecer la inestabilidad que sugieren una división preliminar de interés que se origina de las condiciones de carga gradualmente incrementales en pasos discretos en el estado estacionario, por una parte, y del impacto se- · vero de un disturbio mayor, por otra.

Aplicada a generadores sincrónicos, ya sea de una

simple unidad o en combinación arbitraria, la inestabilidad subsiguiente a un pequeño incremento en el nivel de operación de la carga, es conocida como INESTABILIDAD SINCRONICA EN ESTADO ESTABLE, cuyo estudio no corresponde a la presente Tesis de Grado, y el nivel de operación en el cual ésta ocurre, es el LIMITE DE ESTABILIDAD ESTACIDNARIA SINCRONICA que tampoco nos ocupa. El término INESTABILIDAD SINCRONICA TRANSITORIA es reservado para el caso de la inestabilidad que sigue a un gran disturbio, y la potencia de la carga de un pre-disturbio, sobre la cual un gran disturbio de severidad dada, no puede ser resistido sin inestabilidad, es el LIMITE DE ESTABILIDAD SINCRONICA TRANSITORIA.

Si bien pueden ser distinguidas por la forma del disturbio que las origina, ambas formas de inestabilidad conducen a una PERDIDA DE SINCRONISMO dentro del sistema y ello se deriva de desbalances en la potencia activa.

Igualmente, la inestabilidad puede aparecer de desbalances de potencia reactiva, y, como en el caso de desbalances de potencia activa, éstos pueden ser separados en las pequeñas desviaciones operacionales y los grandes disturbios transitorios. El primer caso, en el que la inestabilidad aparece de pequeños disturbios de potencia reactiva, y de las fluctuaciones asociadas de voltaje, es conoci-

da como INESTABILIDAD DE VOLTAJE EN ESTADO ESTACIONARIO y el límite en el cual ésta ocurre es el LIMITE DE ESTABILI-DAD DE VOLTAJE EN ESTADO ESTACIONARIO. La inestabilidad siguiente a grandes disturbios de potencia reactiva es llamada INESTABILIDAD DE VOLTAJE TRANSITORIA y las condiciones límites de operación del pre-disturbio en las cuales se localiza es el LIMITE DE ESTABILIDAD DE VOLTAJE TRANSITORIA.

A estas formas básicas de inestabilidad, la inestabilidad sincrónica y la de voltaje, cada una con divisiones correspondientes a pequeños disturbios operacionales y a grandes impactos transitorios, puede ser añadida una ter-·cera forma separada: la de la INESTABILIDAD TERMICA. Los límites térmicos de operación siempre dan lugar a que aparezcan los bien definidos límites superiores de la carga en las partes individuales de la planta, en circuitos de transmisión y distribución, y en sistemas interconectados. La operación más allá del límite térmico puede iniciar una secuencia de operación, en las partes individuales de la planta y en sistemas integrados, teniendo las propiedades y características esenciales de un proceso inestable. En este caso, la inestabilidad lleva a un desbalance térmico divergente, el cual puede aparecer durante las condiciones de cambio gradual de carga o cuando la operación normal es repentinamente perturbada por un gran disturbio. Existirán

2

TABLA 1-1 PRINCIPALES MODOS DE INESTABILIDAD

INESTABILIDAD TERHICA ESTACIONARIA TRANSITORIA	CORRIENTE	CIRCUITOS INTERCONECTADOS
INESTABILIDAD DE VOLTAJE ESTACIONARIA TRANSITORIA	POTENCIA REACTIVA	GENERADORES SINCRONICOS MOTORES ASINCRONICOS
INESTABILIDAD SINCRONICA ESTACIONARIA TRANSITORIA	PDTENCIA ACTIVA	GENERADORES Y MOTORES SINCRONICOS
MODOS DE INESTABILIDAD	PARAMETRO ASOCIADO	PARTE DISPUESTA A LA INESTABILIDAD

pues, según lo visto anteriormente, INESTABILIDAD TERMICA ESTACIONARIA e INESTABILIDAD TERMICA TRANSITORIA, y los límites superiores de carga de la operación estable serán los LIMITES TERMICOS ESTACIONARIO Y TRANSITORIO respectivamente. En la Tabla 1.1 se establecen estos distintos modos de inestabilidad, junto con los parámetros del sistema a los que se encuentran asociados, y las partes afectados por ellos.

1.3.3 ESTABILIDAD DE VOLTAJE EN ESTADO ESTACIONARIO

En la Figura 1.9 se muestra una curva típica de terminales para un circuito de transmisión en la cual la potencia activa transmitida hacia el receptor es expresada como función de dicho voltaje terminal. La figura ha sido determinada para carga estática y ésta indica que, dependiendo del valor del factor de potencia de la carga, hay un límite superior en la potencia activa que puede ser transmitida. Cuando la carga transmitida se incrementa en pasos discretos, es alcanzado un punto de máxima potencia transferible, cuando el incremento de la carga hace que baje el voltaje en el receptor en una cantidad igual al aumento en la componente de fase de la corriente en dicho terminal. Cualquier intento posterior de cargar el circuíto reduce la potencia transferida y la parte más baja de la curva potencia activa vs. voltaje tiene la característica de un pro-061838



('n'd)

¥. 275 Para Voltage Ś Potencia Activa Fig. 1.9

EL RECEPTOR (Mw)

EN

ACTIVA

POTENCIA

ceso inestable. Las dos formas de compensación, en serie y en shunt, que reducen los cambios del voltaje en el lado de la fuente cuando varía la carga, mejoran la estabilidad de la carga; sin embargo este aspecto será estudiado en otra sección.

1.4 METODOS PARA ELEVAR LA POTENCIA DE TRANSMISION

De las diversas posibilidades para elevar la potencia de transmisión o para mejorar la estabilidad, serán estudiados en la presente sección, el uso de condensadores en serie y en paralelo así como la toma de potencia reactiva. Para elevar la potencia de transmisión, existen dos posibilidades: elevar la tensión interna <u>E</u> o bien disminuir la reactancia de acople. Para conseguir el primer objetivo se tomará potencia reactiva de la máquina, mientras que para conseguir el segundo, se utilizarán condensadores dispuestos en la red de transmisión.

1.4.1 OPTIMIZACION DE LA ESTABILIDAD MEDIANTE EL USO DE CONDENSADORES EN LA RED DE TRANSMISION

Es fácil observar que la reactancia del circuito de transmisión se reducirá mediante el uso de condensadores en serie debido al carácter negativo de su reactancia. En

.27.

la Figura 1.10 se encuentra representada una línea de transmisión, que consta de un generador, un transformador, y la línea misma interrumpida por condensadores en serie.



Figura 1.10. Ejemplo para estudiar el comportamiento de un condensador en serie en la reactancia de acoplamiento de una línea de transmisión sin pérdidas.

Para el cálculo de la reactancia de acoplamiento entre los terminales 1 y 2 ha sido cortocircuitado el terminal 2 y encontrado el cociente E/I_2 para <u>V</u> = 0. Se encuentra luego de un estudio nada complicado, que haciendo las constantes de fase $\beta = \beta_1 + \beta_2$
$$X_{12} = Z_{o} \operatorname{sen}(\beta) + X_{A} \cos(\beta) - X_{C} \cos(\beta_{2}) \left(\cos(\beta_{1}) - \frac{X_{A}}{Z_{o}} \operatorname{sen}(\beta_{1})\right) (1.24)$$

De acuerdo con la ecuación (1.24) una reducción de la reactancia de acoplamiento solamente tendría lugar cuando la expresión que se encuentra encerrada entre paréntesis sea mayor que cero. Para conseguir una mayor reducción en la reactancia de acoplamiento, cuando se use un condensador de determinada capacidad, se deberá escoger convenientemente el sitio en donde se colocará al condensador.

Una similar reducción de la reactancia de acoplamiento puede hacerse por medio de la conexión de un condensador en paralelo según indica la Figura 1.11. Para este caso la reactancia resultante será:

$$X_{12} = Z_{o} \operatorname{sen}(\beta) + X_{A} \cos(\beta) - \frac{Z_{o}^{2}}{X_{C}} \operatorname{sen}(\beta_{2}) \left(\operatorname{sen}(\beta_{1}) + \frac{X_{A}}{Z_{o}} \cos(\beta_{1})\right)$$

.29

(1.25)



Figura 1.11. Ejemplo para estudiar el comportamiento de un condensador en paralelo en la reactancia de acoplamiento de una línea de transmisión sin pérdidas.

1.4.2 OPTIMIZACION DE LA ESTABILIDAD MEDIANTE TOMA DE POTENCIA REACTIVA

Por principio puede ser mejorada la estabilidad de la tranșmisión mediante la elevación del voltaje interno <u>E</u> del generador de alimentación. En la Figura 1.12 está representado un circuito de transmisión, a través de una línea de reactancia X₁, con el correspondiente diagrama vectorial de tensiones. En este diagrama se han considerado los valores de <u>E</u> y de <u>V</u>_S para potencia de transmisión constante. Al elevarse la tensión interna desde <u>E</u> hasta <u>E</u> y permaneciendo la potencia de transmisión constante (P = const), se presenta una disminución en el ángulo δ (δ _b $< \delta$ _a), mientras que la tensión <u>V</u>_S se agranda (V_S > V_S) y la potencia reactiva de transmisión aumenta en el sector inductivo.



Figura 1.12. Efecto de la elevación de la tensión interna desde E_a hasta E_b . Se harán $V_{S_a} \leqslant V_{S_b}$ y $\delta_b < \langle \delta_a \rangle$.

Una elevación de la tensión interna sin que aumente la tensión $\frac{V}{S}$, es posible, cuando simultáneamente es tomada en el borne G una apropiada cantidad de potencia reactiva a través de una bobina. El análisis de esta condición se encuentra indicado en la Figura 1.13.

El aumento de E_a hasta E_c = E_b, permaneciendo invariable $\frac{V}{S}$ e \underline{I}_2 , hace que el ángulo δ disminuya ($\delta_c < \delta_a$), el cual es sin embargo mayor que δ_b de la Figura 1.12. Este tipo de mejora en la estabilidad es mayor, cuando la máquina en la condición (a) está entregando potencia con un cos ϕ cercano a la unidad como es el caso de las Figuras 1.12 y 1.13.





Figura 1.13. Análisis de la elevación de la tensión interna desde E_a hasta E_c = E_b (ver figura anterior), mediante toma simultánea de potencia reactiva, de tal forma que $\frac{V_{S}}{c}$ no varíe. Se hace $\delta_{c} < \delta_{a}$.

CAPITULO II

OBTENCION DE LAS CURVAS POTENCIA ANGULO

2.1 ANALISIS TEORICO DE LA CARGA ESTATICA

Es común observar en la casi totalidad de libros que tratan de la estabilidad estacionaria en Sistemas Eléctricos de Potencia información suficiente sobre todos aquellos casos que consideran carga rotativa, más éstos no traen ninguna información sobre la obtención de las curvas Potencia-Angulo para los casos de carga estática; es por esta razón que indicaremos la casi totalidad del presente capítulo a tal estudio. El estudio se considera sólidamente realizado si se considera que ante la obtención de una curva en el laboratorio, se acompaña la curva proveniente del estudio teórico correspondiente.

Empezaremos por realizar el estudio de la máxima transferencia de potencia en un sistema que advierte la presencia de carga resistiva (estática) en su extremo receptor. El circuito base que servirá para nuestro análisis es el siquiente:



Fig. 2.1

Como podrá observarse en el circuito, el voltaje en el borne 2 no permanecerá constante a medida que aumente la potencia transmitida debido al aumento de corriente que provoca una mayor caída de tensión a lo largo de la líñea simulada de la manera más sencilla por el conjunto R + jX_L . Sin embargo el voltaje en el borne 1 trataremos que permanezca constante variando la excitación de la máquina sincrónica para obtener así mayor claridad en los resultados.

La expresión que nos permita obtener la potencia de transmisión viene deducida a continuación:

$$I = \frac{V}{(R + r) + jX_{L}}$$
 (2.1)

· ·

$$S = V . I^{*}$$
 (2.2)

$$S = V \cdot \frac{V^{*}}{(R + r) - jX_{L}} = |V|^{2} \frac{R + r + jX_{L}}{(R + r)^{2} + X_{L}^{2}}$$
(2.3)

De donde obtenemos:

٠ ـ

$$P = \frac{|v|^{2} (R + r)}{(R + r)^{2} + X_{1}^{2}}$$
(2.4)

Como no nos interesa estudiar un caso aislado, sino obtener la forma general de la curva, asignaremos valores en cierta manera aleatorios a los parámetro del circuito. Sean, entonces:

$$V = 60 V$$

R = 0.004 Ω
X_L = 50 Ω

Así pues, la expresión (2.4) se convertirá en la siguiente:

$$P = \frac{3600 (0.004 + r)}{(0.004 + r)^2 + 2500}$$
(2.5)

El gráfico de la ecuación anterior puede verse en la siguiente página. Podrá verse en el que hemos cumplido con el teorema de máxima transferencia de potencia; es decir que obtenemos potencia máxima transmitida para el valor:

$$r = \sqrt{X_L^2 + R^2} = 50\Omega$$



2.2 USO DEL LABORATORIO PARA OBTENER LAS CURVAS POTENCIA-ANGULO DE VARIOS CASOS DE CARGA ES-TATICA

A continuación mostraremos el estudio realizado en el laboratorio de Máquinas Eléctricas para los distintos casos de carga estática considerados.

Hemos hecho uso esencialmente de una bobina existente en el laboratorio con núcleo de hierro desmontable, y además, se construyó especialmente para el efecto una bobina en el taller con dos taps, a saber: de 45 vueltas y de 90 vueltas.

Se deberá de indicar sin embargo que el método para medir la desangulación a lo largo de la línea no ha sido ni mediante el uso del osciloscopio ni mediante el uso de los medidores del factor de potencia (cosfímetros) pues ambas maneras daban lugar a mucha inexactitud en las mediciones. Se procedió sin embargo de la manera siguiente: medimos los módulos de los voltajes tanto al comienzo como al final de la bobina así como la caída de voltaje en la misma. Habíamos obtenido así un triángulo de vectores que por la conocida ley de los cosenos nos permite encontrar el ángulo de defasaje entre los voltajes terminales de la línea de transmisión.

Presentamos, pues, en las páginas siguientes, la tabulación de las mediciones, así como las correspondientes curvas.

Para la obtención de la curva teórica haremos uso de la conocida expresión para la estabilidad estacionaria:

$$P = \frac{V_1 V_2}{X} \quad \text{sen } \delta \tag{2.6}$$

pues de acuerdo a las mediciones tanto de la resistencia como de la reactancia en la bobina observamos que la primera es despreciable comparada con la segunda. Se anotará que estas mediciones fueron realizadas en el Laboratorio de Circuitos de la EPN.

Sin embargo, para obtener mayor exactitud debe considerarse la expresión completa que será deducida en el Capítulo IV de la presente tesis:

$$Pij = \frac{Vi}{R^2 + X^2} \left[R \left(Vi - Vj \cos \delta \right) + XVj \sin \delta \right] (2.7)$$

TABLA 2.1. MEDICIONES EN LA BOBINA DEL LABORATORIO (SIN NUCLEO)

ô12	0.26	0.73	1.47	2.06	2.48	3.23	3.49	5.88	7.67	9.50	11.66	13.51	14.40	14.57	14.99	15.79	16.17	16.64	17.50
W2	15.0	20.0	. 24.5	28.0	32.0	40.0	47.5	67.3	82.3	95.7	110.5	122.5	124.4	124.8	125.0	126.5	127.0	129.0	130.3
1M	15.0	20.0	25.0	29.0	33.5	41.3 -	50.0	74.1	92.5	110.0	132.0	153.7	157.5	160,0	165.0	170.0	172.5	177.5	189.0
V2	58.25	57.80	57.80	57.33	57.00	56.22	55.45	53.70	52.00	50.75	48.48	45.22	45.00	44.50	43.15	42.50	41.82	40.80	38.50
٧3	1.77	2.32	2.85	3.40	3.93	5.00	5.75	8.58	10.95 .	13.00	15.90	19.20	19.86	20.30	21.45	22.33	23.00	23.95	26.00
۲۸	09	60	60	. 09	. 60	60	60	60	60	60	60	60	60	60	60	60	60	60	60

.



MEDICIONES EN LA BOBINA DEL LABORATORIO (CON NUCLEO) TABLA 2.2.

ô12	. L	1.12	. 14.21	22.21	29.63	39.21	49.13	58.08	62.66	64.21	65.31	64.39	
W2	37 C	(1.)	14.0	19.5	22.5	25.0	23.25	18.30	13.25	11.50	11	7.5	
LW	7 75	C/•/	14.50	20	24.25	27.50	26.60	23.50	19.10	17	16.25	13.5	
V2	ц 1 1	C.1C	55.3	51.7	47.7	40.5	31.7	. 22.26	15.25	13.30	12.25	æ	
V3		C7.8	15	23	30	38.4	. 94	51.8	54.7	55.52	56	57.0	
۲۸	Ċ	рЦ	60	60	60	60	60	60	60	60	60	. 60	



OFFSET AMAZONAS - QUI

QUITO

MEDICIONES EN LA BOBINA CONSTRUIDA (90 VUELTAS)

612 1.90 2.38 2.31 2.33 4.32 2.47 2.57 2.57 2.53 2.63 2.61 2.79 2.99 3.20 3.45 0.73 1.01 1.29 3.71 ł 1 202.25 218.25 258.50 273.85 224.0 197.5 213.6 227.5 137.5 80.5 295.0 42.5 105 128 200 210 7 205 236 250 ₩Z 297.50 204.25 261.25 276.50 220 225.0 7 42.5 80.5 139.5 197.5 230.0 252.5 105 128 200 238 215 205 210 М 59.20 58.13 58.25 58.30 58.15 58.13 58.00 58.00 58.00 59.00 58.80 58.70 58.50 58.35 58.25 58.00 57.80 59,00 59.30 58,00 ٧2 3.088 TABLA 2.3. 2.90 2.98 3.00 3.15 1.10 1.45 2.36 2.88 3.20 3.29 3.35 3.50 00.00 0.55 1.80 3.67 3.85 4.08 4.40 ٤٧ 60 60 60 60 60 60 60 60 60 60 60 60 60 60 60 60 5



AMAZONAS ı QUITO

2.3 CURVA POTENCIA-ANGULO DEL CASO GENERADOR-BARRA INFINITA

Para este caso indicaremos que se hizo uso de la línea existente en el laboratorio, para una longitud de 100 Km. (ver referencia 6/) cuyos parámetros reales se muestran en la siguiente figura:



Fig. 2.6

La fórmula para potencia transmitida será la misma que (2.7) como se comprueba a continuación. Sea el cir- . E cuito de la figura siguiente:



$$Iij = \frac{Vi}{-jX_{C}} + \frac{Vi - Vj}{r + jX_{L}}$$
(2.8)

Sij = - j
$$\frac{Vi^2}{X_C}$$
 + $\frac{r + jX_L}{r^2 + X_L^2}$ (Vi² - ViVj cos δ - jViVj sen δ)

De donde

$$Pij = \frac{Vi}{r^2 + X_L^2} \left(r \left(Vi - Vj \cos \delta \right) + X_L V_j \sin \delta \right)$$
(2.9)

Esto se debe a que no existe dispersión de potencia activa en las ramas en paralelo debido a que la conductancia es cero (C = O). Las curvas así detenidas se muestran a continuación. Se debe notar además que la admitancia en paralelo influye directamente en los niveles de voltaje Vi y Vj. TABLA 2-4

MEDICIONES DEL SISTEMA GENERADOR - BARRA INFINITA LINEA DE 100 KM.

- P12 (w) calculado	18.25	36.11	43.90	60.04	67.81	. 78.81	91.51	102.68	110.63	114.60	123.10	131.03	132.54	135.74	140.08	
612	0.96	1.90	2.31	3.16	3.57	. 4.15	4.82	5.41	5.83	6.04	6.49	6.91	6.99	7.16	7.39	
P12 (w) medido	17.5	35.7	42.1	58.2	66.3	77.1	90.2	100.4	108.1	112.6	121.2	130.1	132.5	136.3	142.2	
۲З	6	8.25	8.75	11	12.15	13.8	15.75	17.5	18.75	19.4	20.75	22	22.25	22.75	23.45	
٧2	200	200	200	200	200	200	200	200	200	200	200	200	200	200	200	
LV .	195	. 195	195	195	195	195.	. 195	195	195	195	195	195	195.	1:95	1.95	



2.4 ESTUDIO DE LA CARGA ESTATICA EN EL ANALIZADOR DE REDES

Las curvas obtenidas en el analizador pueden apreciarse en la gráfica siguiente.



CAPITULO III

LIMITACIONES DE LAS LINEAS DE TRANSMISION

3.1 GENERALIDADES

Las limitaciones que se encuentran en una línea de transmisión obedecen en general a dos causas principales:

- 1) Limitaciones de diseño; y,
- 2) Limitaciones del sistema.

Las primeras se deben a las principales características que el proyectista de líneas ha colocado como hipótesis de funcionamiento de la línea. Será conveniente mencionar, con la debida demostración matemática, casos de limitaciones en que el sistema, del cual forma parte la línea se ve imposibilitado de operar correctamente, a causa de la línea de transmisión.

Entre estas últimas, podemos mencionar la desangulación que se produce entre los puntos extremos de una línea, al transmitir potencia por ella y que refleja en un cierto grado la capacidad de la totalidad del sistema (fuentes de energía, consumos de ella y configuración del sistema) para permitir esta transmisión. La obtención de la potencia de transmisión se obtiene como sigue:

Sea el siguiente sistema simple de línea de transmisión:

Iij



Figura 3.1

entonces Sij = Vi (Iij)^{*}

$$= \operatorname{Vi} \left(\frac{\operatorname{Vi} - \operatorname{Vj}}{r + jx} \right)^{*}$$
$$= \frac{\operatorname{Vi} \underline{\delta}}{r - jx} \quad (\operatorname{Vi} \underline{\delta} - \operatorname{Vj})$$

$$= \frac{Vi}{r - jx} \quad (Vi - Vj / \delta)$$

$$= \frac{\text{Vi}(r + jx)}{r^2 + x^2} (\text{Vi} - \text{Vj}\cos\delta - j\text{Vj}\sin\delta)$$

Sij =
$$\frac{Vi}{r^2 + x^2}$$
 (r (Vi - Vj cos δ) + x Vj sen δ) +

+
$$j \frac{Vi}{r^2 + x^2}$$
 (x (Vi - Vj cos δ) - r Vj sen δ)

de donde:

$$Pij = \frac{Vi}{r^2 + x^2} \left(r \left(Vi - Vj \cos \delta \right) + x Vj \sin \delta \right)$$
(3.1)

$$Qij = \frac{Vi}{r^2 + x^2} \left(x \left(Vi - Vj \cos \delta \right) - r Vj \sin \delta \right)$$
(3.2)

a partir de lo cual, si se desea obtener la potencia máxima de transmisión se deberá igualar la primera derivada a cero, lo que nos da, para la potencia activa:

r Vjsenδ =-x Vjsenδ

.

 $o \quad tg \delta = \frac{-x}{r}$ (3.3)

y para la potencia reactiva:

$$xVj \text{ sen } \delta = rVj \cos \delta$$

o
$$tg \delta = \frac{r}{x}$$
 (3.4)

Se deberán, pues, satisfacer las condiciones (3.3) y (3.4) para obtener máxima potencia activa y reactiva respectivamente.

Si reemplazamos la expresión (3.3) en (3.1) obtendremos:

$$Pij (máx) = \frac{ViVj}{|Z|} \left(\frac{Vi}{Vj} \cos \theta - 1 \right)$$
(3.5)

y reemplazando (3.4) en (3.2) se obtiene para la potencia reactiva:

$$Qij(máx) = \frac{ViVj}{|Z|} \left(\frac{Vi}{Vj} \operatorname{sen} \theta - 1 \right)$$
(3.6)

en las cuales
$$|Z| = \sqrt{r^2 + x^2}$$
 (3.7)

$$\Theta = tg^{-1} \frac{x}{r}$$
 (3.8)

Estas ecuaciones se transforman en las siguientes ecuaciones, si se desprecia la resistencia de la línea, quedando sólo la reactancia, es decir, para

$$Z \longrightarrow x / 90^{\circ}$$

Pij = $\frac{\text{Vi Vj}}{X}$ sen δ (3.9)

$$Qij = \frac{Vi}{X} (Vi - Vj \cos \delta) \qquad (3.10)$$

Si el sistema no es capaz de trabajar en estas condiciones, la tensión de llegada bajará fuera de los límites permitidos, lo que obligará por una parte a aumentar δ para obtener la potencia P_R requerida por el receptor, y por otra, a aumentar las componentes activa y reactiva de la corriente. Este aumento de δ también aumenta Q_S y Q_R . Para mejor comprensión, haciendo uso de la misma simplificación de considerar sólo la parte reactiva de la impedancia de la línea, se tendrán las siguientes ecuaciones:

$$P_{S} = \frac{E_{S} E_{R}}{X} \text{ sen } \delta \qquad (3.11)$$

$$P_{\rm R} = \frac{E_{\rm S} E_{\rm R}}{X} \quad \text{sen } \delta = P_{\rm S} \tag{3.12}$$

$$Q_{S} = \frac{E_{S} E_{R}}{X} \left(\cos \delta - \frac{E_{S}}{E_{R}} \right)$$
(3.13)

$$Q_{R} = \frac{E_{S}E_{R}}{X} \left(-\cos\delta + \frac{E_{S}}{E_{R}}\right)$$
(3.14)

Esta sucesión de aumentos de los valores de y de la corriente, traen consigo nueva variación de E_R, es decir se llega a una situación inestable al pasar este límite. En algunos casos el límite de regulación puede llegar antes del límite de estabilidad, y aún provocar un problema de operación por sobrepasar antes el límite de corriente permisible por diseño de la línea.

En resumen, para dejar nombrados los límites de operación de sistemas en algún orden, podemos decir que existe una potencia de transmisión en las líneas, que está limitada por uno o varios de los factores siguientes:

a) Estabilidad Permanente:
$$P_R = \frac{L_S}{X}$$

- b) Estabilidad transitoria: valor de δ de recuperación estable.
- c) Regulación de la Tensión: reglamentos y suministro de KVAR.

Entremos ahora en la exposición de las limita-

ciones de diseño de una línea. Una línea está sometida a dos tipos de influencias físicas: aquellas controlables a voluntad, y las eventuales. Las primeros pueden considerarse relativamente constantes en toda la línea; las restantes son de carácter aleatorio, es decir, dependen del lugar y del tiempo considerado, y para las cuales pueden utilizarse criterios probabilísticos.

Las características controlables a voluntad en cierto modo son la tensión de servicio y la corriente, ya que en general existen medios de protección contra sobrecorrientes y aún contra sobretensiones. Las eventuales son las condiciones meteorológicas que rodean la línea, los vehículos o personas situadas en su cercanía, etc.

3.2 TENSION

El diseño correcto deberá contemplar con diferente probabilidad los siguientes casos:

3.2.1 TENSION DE SERVICIO

Como es lógico el proyecto de aislación constituida tanto por los aisladores soportes como por el aire circundante, debe considerar la máxima tensión de operación

posible en 60 ciclos y asignarle un carácter permanente en el tiempo. A lo largo de la línea, especialmente en el caso de desconexión involuntaria, el valor de la tensión puede ir en aumento por el llamado efecto Ferranti, que en líneas de muy alta tensión es considerable.

La tensión como magnitud variable a voluntad, estará limitada al valor de diseño correspondiente.

3.2.2 TENSION DE MANIOBRA

En general se trata de trenes de ondas producidas por el cambio de configuración del sistema, al operar algún elemento de el que provoque conexión o desconexión de algún tramo, con el consiguiente cambio de energía que representa las partes frente al todo. Se caracterizan por tener forma rectangular de unos 400 x 2000 microsegundos de duración, con magnitudes que pueden alcanzar entre 2,5 y 5 veces el valor nominal. Como su ocurrencia en plena magnitud es de baja probabilidad ya que dependen del estado del sistema y del momento en que se produce la conexión o desconexión frente a la sinusoide de voltaje, a este fenómeno se le asigna coincidencia con los estados meteorológicos más permanentes (sin sobrecargas de hielo y vientos moderados) en el caso de su aislación a estructuras. En lo que respecta a distancia al suelo, puede considerarse también una ocurrencia simultánea con objetos permanentes bajo la línea, reconociendo la bajísima probabilidad combinada que ocurre entre estas sobretensiones en plena magnitud y la presencia de vehículos o personas bajo la línea. Excepción posible de realizar en el proyecto de una línea, es la que constituye caminos principales y autopistas, en que se sabe de un tránsito casi continuo de vehículos, puntos especiales en los que se deberá tener especial cuidado para mantener mayor distancia, mediante el subterfugio de no proyectar estos cruces de manera de dejarlos en el lugar más desfavorable de la catenaria para el conductor.

Estas tensiones no son posible controlar directamente, sino en forma indirecta a través del cumplimiento de las instrucciones para maniobras, que deben ser redactadas de acuerdo a las hipótesis de funcionamiento del sistema. Su valor máximo está relacionado, entre otras cosas, con la tensión de servicio a que se hace operar.

3.2.3 TENSIONES DE ORIGEN ATMOSFERICO

Al igual que las anteriores, no es posible con-

trolarlas directamente, sino a través de un correcto mantenimiento de la aislación, puestas a tierra, cable de guardia y en ciertos casos, también del funcionamiento del pararrayos.

Por otra parte, tanto las sobretensiones anteriores como éstas, provocan daños relativamente moderados, que son de carácter transitorio en la mayoría de los casos y que permiten una reconexión exitosa, dada la característica de fugacidad que tienen estos fenómenos.

3.3 CORRIENTE

En el análisis de los efectos de la corriente en las líneas, no debemos perder de vista los fenómenos anteriores, ya que sus condiciones se suman. En efecto, con el paso de la corriente por el conductor, su temperatura varía, modificando sus condiciones de templado, de manera de aumentar su flecha. A manera de ilustración puede indicarse que la flecha aumenta aproximadamente 3 a 4 cm. por ^OC de temperatura en líneas de cobre, ACSR o aluminio puro, para luces entre 300 y 500 mt.

Este último factor, dada su importancia y amplias posibilidades de variación, lo analizaremos en detalle.

Como se indicó anteriormente, la corriente de una línea de transmisión depende de muchos factores y puede considerarse como la suma de dos componentes: las partes activa y reactiva de ellla.

La componente activa de la corriente está gobernada única y exclusivamente por la desangulación entre las tensiones de los extremos terminales, la que obedece a la potencia que está entregando en su extremo receptor.

La componente reactiva de la corriente se debe al factor de potencia del consumo y al paso de la corriente total a través de la inductancia x de la línea. Su valor es función de las magnitudes de las tensiones de los extremos emisor y receptor.

Desde el punto de vista de calentamiento, la corriente total resultante de estas condiciones, causará, a su vez, pérdidas de potencia activa, llamada efecto Joule, y además pérdidas de potencia reactiva.

Junto a las características del ambiente, (temperaturas del aire, presencia de viento y de sol) la corriente resulta ser el único parámetro que finalmente limitará la potencia transmitida por una línea, si se quiere obtener distancias al suelo superiores a un valor fijado. Antes de proseguir el análisis del proceso de calentamiento de un conductor, deberemos referirnos a este límite de distancia.

3.4 DISTANCIA LIMITE DEL SUELO

Como expresamos anteriormente, la experiencia reflejada en los reglamentos de los diversos países considera como criterio de distancia mínima, un valor tal que se tenga cierta "seguridad" en la distancia escogida, aplicada a una posición o configuración límite.

Existe la posibilidad de mirar este problema desde un punto de vista probabilístico, siempre que se tenga adecuada información sobre:

- a) Probabilidad de tener una forma de carga (corriente en función del tiempo) dada.
- b) Probabilidad de existir temperatura y viento (brisa) de ciertas magnitudes en la línea considerada.
- c) Errores de perfil topográfico y errores de templado posibles.
- d) Dispersión de la tensión de descarga entre electrodos sumergidos en el aire.

Considerar simultáneamente estas probabilidades es un trabajo que se está realizando recién en estos años en todos los países, buscando un método menos laborioso que el simple establecimiento matemático de estos parámetros.

3.5 LIMITE TERMICO EN CONDUCTORES

Los materiales de los cuales se fabrican actualmente conductores, han sido objeto de numerosas investigaciones para determinar cuál sería el límite térmico aceptable para conductores. Los resultados de estas investigaciones indican que es posible trabajar permanentemente con cobre, aluminio, o las aleaciones de aluminio hasta 90°C sin hacer peligrar sus características mecánicas. Sin embargo debe considerarse las condiciones más desfavorables que pueden producirse, por ejemplo: bajo las uniones grampas o aún prensas de mal diseño o en mal estado, por lo que se adopta un valor de 10°C inferior a este máximo. Por otra parte, debe aceptarse que estos 10° C cubrirán también cualquier error de apreciación o variación en la temperatura ambiente, en la carga transmitida por la línea, en la topografía o aún en el templado.

A estas condiciones permanentes podrán superponerse condiciones transitorias como por ejemplo: corrientes de corto - circuito, que por su carácter momentáneo pueden aceptarse siempre que no acerquen la temperatura final de los conductores a los valores de recocido de los metales, lo que sería peligroso. Aún cuando las temperaturas de fusión de los metales son bastante diversas, la temperatura de recocido es relativamente cercana entre ellos. Se recomienda no sobrepasar por cálculo las temperaturas de 210°C en el cobre y 200°C en el aluminio. En todo caso, debe tenerse presente que este tipo de esfuerzos térmicos, si alcanzan a valores mayores de 90°C en los conductores, van debilitando acumulativamente el conductor.

El calentamiento de los conductores es un proceso físico bastante conocido. Las reglas a las que está sometido pueden resumirse diciendo que un conductor elemental, por ejemplo un trozo de longitud unitaria recibe la influencia de fuentes calóricas que aumentan su temperatura respecto del medio ambiente con lo que provoca inmedia-

tamente una transmisión de esa energía calórica, motivada por la diferencia de temperatura entre el conductor y el medio ambiente.

Los fenómenos termodinámicos que esta diferencia provoca son principalmente dos: convección del aire alrededor del conductor, y radiación al ambiente. El tercer fenómeno termodinámico, la conducción del calor, es despreciable en su magnitud frente a los otros dos.

Investigaciones realizadas en los laboratorios de la firma ALCOA permiten establecer las siguientes fórmulas para la convección y radiación, respectivamente:

$$q_{c} = 0.072 P_{f}^{1/2} D^{3/4} (tc - ta) W/pie$$
 (3.15)
 $q_{r} = 0.138 E D \left[\left(\frac{Kc}{100} \right)^{4} - \left(\frac{Ka}{100} \right)^{4} \right] W/pie$ (3.16)

Donde:

q_c = potencia calórica disipada por convección, en vatios por pie de conductor. q_r = potencia calórica disipada por radia= ción, en vatios por pie de conductor. Pf = densidad relativa del aire, a nivel del
mar = 1; depende de la temperatura del
aire y de la altura sobre el nivel del
mar.

) = diá	metro del	conductor	en	pulgadas.
---------	-----------	-----------	----	-----------

- tc = temperatura media del conductor en $^{\circ}$ C.
- ta = temperatura ambiente, en grados $^{\circ}C$.
- E = factor de superficie del conductor = 0,23 para conductor nuevo; = 0,91 para conductor ennegrecido; = 0,5 promedio considerado aceptable.
- Kc = temperatura Kelvin·del conductor $(0^{\circ}K = 273, 16^{\circ}C)$.

Ka = temperatura Kelvin del ambiente.

La ecuación (3.15) se refiere a la convección <u>natural</u> del conductor al medio ambiente considerado quieto. Sin embargo, su valor cambia notablemente si se considera que el ambiente que lo rodea está en movimiento, como suele estarlo debido al tiraje por diferencia de temperatura entre el aire inmediatamente en contacto con el conductor y el resto, aún cuando no haya brisa alguna.

Los valores de esta brisa artificial que se han

medido son del orden de 0,1 a 0,2 m/seg.

Por otra parte, sólo en situaciones de orografía muy especiales las máximas temperaturas ambiente, y por ende, las condiciones más desfavorables de temperatura de los conductores, se desarrollan sin presencia de vientos suaves, por lo que en general es costumbre asociar a estas temperaturas, una brisa mínima de 0,6 m/seg. en total (2 Km/h), a no ser que las circunstancias de la orografía que atraviesa la línea indiquen lo contrario. En este caso, la ecuación (3.15) que representa la convección natural se rremplaza por las siguiente que toman en cuenta la convección forzada:

$$q_{cf} = \left[1,01+0,371\left(\frac{D\rho_{f}}{\mu_{f}}\right)^{0.52}\right] K_{f} (tc - ta) W/pie (3.17)$$

Siempre que:

 $0,1 < \frac{D_{0} \rho_{f} v}{\mu_{f}} < 1000$

y
$$q_{cf} = 0,1695 \left(\frac{D \rho_{6} V}{\mu_{f}}\right)^{0,6} K_{f} (tc - ta) W/pie$$
 (3.18)
para valores $1000 < \frac{Do \rho_{6} V}{\mu_{f}} < 18000$

donde, además de los parámetros definidos anteriormente,

$$V = Velocidad del flujo de aire (pie/Km)$$

$$\mu_{f} = Viscosidad absoluta del aite (lb/h.pie)
que varía entre 0,0415 y 0,0526 con la
temperatura del aire entre 0° y 100°C.
$$K_{f} = Coeficiente de la conductividad térmica
del aire, (W/pie cuadrado . °C) y que
varía entre 0,00739 y 0,00966 para una
temperatura (tf) promedio del ambiente
entre 0° y 100°C, donde tf = $\frac{tc + ta}{2}$
Do = Diámetro medido en pies = $\frac{D}{12}$.$$$$

Fórmulas más aproximadas en ambos casos son las siguientes, que pueden utilizarse con menos cálculos:

$$q_{cf} = 0.5388 (1.01 + 43.22 D^{0.52}) W/pie$$
 (3.19)

para viento de 0,6 m/seg.

Siempre que
$$D \leq 1,6"$$

 $q_{cf} = 22.5 D^{0.6} W/pie$ (3.20)

la pérdida por radiación tiene también una fórmula aproximada:

$$q_r = 6.73 \text{ D}$$
 W/pie para $E = 0.5$ (3.21)

El conductor, atravesado por una corriente I, constante, irá recibiendo energía calórica debido a las pérdidas Joule a razón de $P = r I^2$ (W/pie) si r es la resistencia por unidad de longitud (ohm/pie)a la temperatura considerada.

Este conductor, antes de ser energizado, tenía la temperatura del ambiente. A medida que las pérdidas Joule le van entregando energía calórica, estas calorías hacen que suba la temperatura. Esta alza de temperatura sigue hasta buscar un equilibrio entre la temperatura tc (y Kc) de las fórmulas para q_c y q_r , que produzca una pérdida de energía calórica tal que compense las pérdidas joule. Sin embargo, no debe olvidarse la posibilidad de recibir calor mediante la radiación solar. En el equilibrio, es decir en el estado permamente final, se puede escribir:

$$q_{c} + q_{r} = q_{s} + I^{2}r$$
 W/pie (3.22)

si $q_s = a \cdot A' \cdot Qs \cdot sen \Theta$ (3.23)

Donde:

les.

Como en los casos anteriores, se puede tener una fórmula aproximada más útil considerando:

a = 0,5 y una línea de Este a Oeste a los 30° de latitud q_s = 3.87 D (W/pie) (3.24)

Existe también la necesidad de tomar en cuenta la variación de la resistencia del conductor en función de su temperatura to según la conocida fórmula:

$$rc = ra \left(1 + a (tc - ta) \right) . \qquad (3.25)$$

en que el coeficiente depende del material en cuestión:

α = 0.004 para aluminio a 25⁰C.
 α = 0.00353 para aleación de aluminio 5005
 α = 0.00347 para aleación de aluminio 6201

 $\alpha = 0.00374$ para aleación de cobre

3.6 CALCULO DE LA TEMPERATURA FINAL DE EQUILIBRIO TERMICO

Cuando se tiene una variación entre una potencia transmitida permanente, y una nueva condición de carga permanente, es indudable que de la temperatura que equilibraba el proceso térmico de calentamiento y el de convección-radiación al ambiente, deberá pasarse a una nueva temperatura final en que se restablezca el equilibrio entre energía calórica entregada al conductor y la energía perdida por éste al ambiente.

Con las ecuaciones indicadas anteriormente, pueden escribirse las ecuaciones de equilibrio térmico en la forma siguiente, tomándolas por unidad de longitud.

1) Temperatura anterior al cambio de potencia:

$$(1 + \alpha \text{ tc}) \text{ Ro } I_1^2 = K(\text{tc} - \text{ta}) + L\left[\left(\frac{Kc}{100}\right)^4 - \left(\frac{Ka}{100}\right)^4\right] - 3.87 \text{ D} (3.26)$$

 Temperatura de equilibrio final a que se llega:

$$(1 + \alpha tf) \text{ Ro } I_2^2 = K (tf - ta) + L \left[\left(\frac{Kf}{100} \right)^4 - \left(\frac{Ka}{100} \right)^4 \right] - 3.87 \text{ D} (3.27)$$

Donde:

Ro = resistencia a 0° C de la unidad de longitud del conductor.

ta = temperatura del ambiente
$$(^{\circ}C)$$
.

Kc, Ka, Kf = valor en ^OKelvin de las temperaturas tc, ta, y tf.

D = diámetro del conductor en pulgadas.

Los valores numéricos de las constantes K y L serían, como antes:

$$K = \left[1.01 + 0.371 \left(\frac{D \rho_{f} V}{\mu_{0}} \right)^{0.52} \right] KF \quad W/\text{pie} \ ^{\circ}\text{C} \qquad (3.28)$$
$$L = 0.138 \text{ ED} \quad W/\text{pie} \ ^{\circ}\text{K} \qquad (3.29)$$

3) Conocidos los valores to y tf, temperaturasdel conductor antes y después del cambio puede calcularse

en forma muy aproximada y haciendo algunas hipótesis, el tiempo que se demora en llegar al estado final de equilibrio térmico.

Se supone que el proceso de cambio de una temperatura inicial to hasta llegar a la temperatura final tf, podrá dividirse en intervalos iguales y suficientemente pequeños para que pueda considerarse lícitamente que todo otro parámetro permanece invariable en el intervalo.





Fig. 3.2 Variación de Régimen de Corriente en Conductores

.76

Ъ



Fig. 3.3 Variación de Régimen de Temperatura en Conductores

La cantidad de energía calórica recibida por cada unidad de longitud del conductor, durante el intervalo considerado ∆ri, será:

Ei =
$$\begin{cases} (1+\alpha ti) & \text{Ro I}_2^2 - K (ti - ta) - K (ti - ta) \end{cases}$$

$$-L\left[\left(\frac{\text{Ki}}{100}\right)^{4}-\left(\frac{\text{Ka}}{100}\right)^{4}\right]+3.87 \text{ D}\right\} \quad \Delta \text{Fi} \quad (W \quad \text{S})$$

$$(3.30)$$

donde el subíndice "i" se aplica a la temperatura del conductor en el intervalo $\Delta\Gamma$ i considerado, y los valores α , K, L, se mantendrán constantes durante todo el intervalo $\Delta\Gamma$ i.

Toda la energía calórica Δ Ei, producto de las pérdidas que no es capaz de disipar el conductor, pot tener sólo la temperatura ti, provocará un alza de su temperatura que supondremos se hará efectiva en el último instante del intervalo. Esta aproximación será más real mientran más pequeña sea la duración de Δ Fi. El alza de temperatura al final del intervalo será pues:

$$\Delta ti = \frac{\Delta Ei}{Cc} \cdot K \quad (^{O}C) \quad (3.31)$$

en la que Cc es la capacidad calórica del material en:

Kcal / unidad longitud ^OC y K es el factor $K = \frac{0.860}{3600}$ ($\frac{Kcal}{W.S}$)

para convertir unidades de energía eléctrica en calorías.

Algunos valores de Cc son los siguientes:

Cobre	0,0928	Kcal/Kg	°C
Aluminio	0,214	Kcal/Kg	°C
Acero	0,115	Kcal/Kg	°с

Para ACSR deberá formarse la suma ponderada según los pesos de sus componentes.

Obtenido _Ati de la ecuación (3.31), al fin del intervalo, la temperatura del conductor habrá subido a:

$$t_{i+1} = t_i + \Delta t_i$$
 (3.32)

De una nueva aplicación de la fórmula (3.30), hecha para el nuevo valor t_{i+1} que reemplazará a t_i en ella, variando el parámetro K que se ve afectado por la temperatura del conductor a través de Kf, según las ecuaciones (3.28), (3.17) y (3.16), se podrá obtener el nuevo Δt_i de la ecuación (3.31).

Este proceso deberá extenderse desde el interva-

lo i, que comprenderá al momento inicial de cambio de I₁ al valor I₂, con t_i = t_c, hasta que los intervalos sucesivos, aplicando (3.32), de finalmente t_{i+1} = t_f de la ecuación (3.27). Sin embargo, debido a que la temperatura del conductor va subiendo, Δ Ei disminuye con los pasos sucesivos y, en los últimos intervalos Δ F el alza Δ t_i es mínima, acercándose ti + 1 a tf como asíntota, es decir el tiempo que ocupa en llegar (suma de Δ Fi) es infinito.

Se ha desarrollado un programa para la computadora Hewlett Packard modelo 9100 B en la empresa ENDESA de nacionalidad chilena, en que puede calcularse este proceso de integración y dar como resultado la suma de intervalos necesarios, mediante la aproximación de dar por finalizado el proceso cuando la temperatura del conductor es tal que la energía de pérdidas disipada por convección y radiación, restada la energía solar, ha sobrepasado el 95% de la energía de pérdidas (Joule). De este programa (referencia <u>B</u>/) se han sacado los siguientes resultados, a manera de ilustración:

Conductor (sección)	1/O AWG	1/0	2/0	4/0	4/0
Material	cobre	cobre	cobre	ACSR	AASC
Diámetro mm	9.36	9.36	10.5	14.31	14.31
I ₁ A	145	145	170	170	170
I ₂ A	300	300	340	340	340
Tc (^o C)	50	50	· 50	50	49
ta (^o C)	.35	40 .	35	35	35
tf (^o C)	80	80.	80	74	72
tiempo total (seg.)	580	330	980	1310	1210

SE INCLUYE ACCION DEL SOL

TABLA 3.1

COMENTARIOS

- 1. Las dos primeras columnas corresponden al mismo conductor a diferente temperatura ambiente $(35^{\circ} y 40^{\circ})$.
- Las tres últimas columnas corresponden al mismo conductor equivalente sometido a las mismas cargas. La temperatura inicial to

es muy semejante, difiriendo sólo la aleación en 1°C.

- 3. En los cinco casos se vió que existe una demora en alcanzar 80°C. En los dos últimos conductores, el proceso se había detenido a los 74 y 72°C respectivamente por acción de la aproximación lenta, citada arriba. Para las temperaturas de 74 y 72 en el conductor, las energías disipada y recibida tenían una relación inferior a 0.95.
- Este programa integra por intervalos de 10 seg. de duración.

CAPITULO · · · IV

PROGRAMA DIGITAL PARA CALCULAR LA CARGABILIDAD DE UNA LINEA DE TRANSMISION MEDIANTE UN MODELO MATEMATICO

4.1 MODELO MATEMATICO Y DIAGRAMAS DE FLUJO

El modelo matemático de una línea de transmisión junto con las impedancias terminal del sistema se muestra a continuación:



Figura 4.1. Modelo Matemático de una L/T

Donde:

rio de estabilidad estacionaria.

Este programa, como se verá a continuación, emplea el llamado equivalente TT de una línea en vez del nominal TT. Como es conocido, el primero es mucho más apegado a la realidad, sobre todo para líneas de iongitud bastante grandes (500 Km.). La diferencia que existe entre tales circuitos se muestra a continuación en la siguiente tabla:

Nominal	Equivalente	
Ζ.	Zo Sinh (Yl)	Impedancia Serie
<u>Y</u> 2	$\frac{1}{20}$ tgh $\frac{\gamma 1}{2}$	Admitancia Shunt (a cada extremos de la línea)

TABLA 4.1. Diferencias entre los circuitos equivalente y nominal.

En la siguiente página se muestra el diagrama de flujo del programa principal y posteriormente el de la subrutina principal que utiliza el método de Newton -Raphson para resolver el circuito. Existen además subrutinas de grafización de resultados que no han sido expuestas en forma de diagramas de flujo por considerarles demasiado elementales. Ante todo, conviene indicar que todo el programa está codificado en lenguaje BASIC aplicable a la computadora TEXTRONIX 4051 existente en el departamento de electrónica de la Escuela Politécnica Nacional. La operación del programa se la hace por medio de una unidad de disco en la cual se encuentra grabado el presente trabajo y su manipuleo no presenta la menor complicación. Cualquier persona con minimos conocimientos del manejo del HARDWARE está perfectamente capacitada para poner en funcionamiento el programa que nos ocupa en el presente capitulo de este trabajo de tesis.

Por otro lado, indicaremos los datos con los cuales ha sido corrido el programa para obtener los resultados que luego se expondrán:

> Resistencia Serie de la L/T = 0.0003323 p.u./Km. Reactancia Serie de la L/T = 0.0015907 p.u./Km. Conductancia = 0 Susceptancia de la L/T = 0.0010224 p.u./Km. Reactancias Terminal en ambos extremos (transmisor y receptor) = 0.20 p.u. Voltaje al comienzo de la línea = E3 = 1.06 p.u. Voltaje en el extremo receptor = E2 = 1.0 p.u. Margen de estabilidad = 35% Voltaje límite al final de la línea = 1.01 p.u. o caída de voltaje a lo largo de la línea máxima del 5%.

Angulo incremental para E1 = 1 grado.

Se trata, pues de obtener las llamadas Curvas de St. Clair publicadas por primera vez en 1953 y que no son otra cosa que el estudio de la cargabilidad de una línea de transmisión como función de su longitud. Las bases de potencia y voltaje escogidas para resolver el presente circuito son de 125 MVA y de 200 KV indicándose que el proceso si se realiza en forma manual resultaría muy tedioso y extrema-

damente largo pues se obtiene un sistema de ecuaciones cuyas variables se encuentran en forma implícita y que recomiendan necesariamente el uso de una computadora. El programa es en extremo versátil y solamente tiene dos limitaciones importantes que se indicarán en otro apartado del presente capítulo.

DIAGRAMA DE FLUJO



Figura 4.2. Programa Principal



Figura 4.3. Cálculo de $E_R = f(\theta_1)$ por el Método de Newton - Raphson

El método de Newton - Raphson para resolver un sistema de ecuaciones cuyas variables se encuentran en forma implícita se muestra a continuación:

Sea X un vector de variables y W(X) el sistema de ecuaciones; entonces se tendrá:

$$H(X) = 0$$
 (4.1)

Sea ahora $X^{i+1} = X^i + \Delta X^i$ (4.2)

Se resuelve el sistema de ecuaciones cuando se encuentre el valor de ΔX^{i} que se obtiene del producto matricial siguiente:

$$\begin{bmatrix} -\frac{\partial W}{\partial X} & (X^{i}) \end{bmatrix} \begin{bmatrix} \Delta X^{i} \end{bmatrix} = -W(X^{i})$$
(4.3)

Como se verá, esta solución sería demasiado larga hacerla manualmente.

2 Ξ 0 231363 IN -0-0010000 : ļ 1.4 1 ; ; ļ -----; 1 i ; i i ; . . ı "S1(1)=Resistencia serie del circuito `FI' nominal de la L/T" PRESIONE CRETURNS ł • P1(2)=Suscertancia en raralelo del circuito 'FI' de la L/T' REM ENTRADA DE DATOS DE LOS PARAMETROS DE LA LINEA DE TRANSMISIUM 1/7 ET 30 .LJUUNA LINEA DE TRANSMISION HEDIGNTE UN HODELD HATEMATICO. i 1 ----, ; "X1(2)=Reactancia terminal del lado de la fuente (F.u.)' ! . . "N1=compensacioH'n shunt al comienzo de la linea (en 2)' : ÷ ; ; I ; ļ 1 . . . (/ Hellesuit st ap tsull te turus V. Holdesubawoo=ZN. į i. "E3=moH'dulo del voltaJe al comienzo de la linea" SI(2)=Keactancia serie del circuito 'FI' nominal 22=moH'dulo del voltade al lado de la carsald' ester at oper rap reutwist storedaeaX=(7)2X. , PRESIONE CRETURN' . 4 DELETE Z1,Y1,X1,X2,E1,E2,E3,E4 DIM Z1(2),Z3(2),Z4(2),Y1(2),X1(2),X2(2),S1(2),P1(2) • . LUJENTRADA DE LOS VALORES DE COMPENSACION 'LOS DATOS DE LA LINEA SERAN EN (P.U./km)". 'N=compensacioH'n en serie (en porcentaje)' FRESIONE CRETURNJ. : SE ASUME EL VOLTAJE E2 COMO REFERENCIA. ı ENTRADA DE LOS VALORES DE CONFENSACION FRESIONE CRETURND PARA UN CIRCUITO 'PI' NOMINAL JJENTRADA DE DATUS DE LA LINEA. REM ENTRADA DE DATOS DE VOLTAJES • 1 . 1 1 . LULULULULU. 350 PRINT 'LALAS 'S1(2)= "; 4Þ. 2 -F1(2)= "X2(2)= E2= ; S1(1) 1110 F1 (2) X1(2) TNFUT X2127 545 INFUT Ca C Ы Ш 1) T **ま**五 390 FRINT 395 FRINT 375 PAGE 380 PRINT 270 INFUT TNFUT 285 FRINT FRINT 345 INFUT PRINT FRINT FRINT INFUT 265 FRINT 1111 FRINT PRINT FRINT TURNI FRINT FRINT INFUT 255 PRINT FRINT INTN-220 PRINT FRINT 250 INFUT FRINT JULNY 285 FRINT INFUT PRINT FRINT FRINI FRINT FRINT FRINT FRINI アナナドト FRINT FRIN PAGE 0=6H PAGE 310 PAGE PAGE DO PAGE KEN REM 325 500 200 06 340 345 360 170 061 210 200 200 200 240 われ 300 010 わらう 398 400 52 2 0 M 4 230 493 322 242 050 280 347 6/5 10 50 сл С ŝ 40 20 09 80 81 ÷ ; 1 1 1 ! 6 i 6 7 72 23 ñ Ξ ň î 9 Ţ 2 27 \$ 3 22 3 z 5 56 22 58 5 3 7 5 2 7 16 26 28 5 ï 36 3 2 å r : 5 5 2 7 2 2 ñ 29 Ξ 2 : 20 2 27 Ć

405 INPUT D4 415 FRINT N1 425 FRINT N1 430 INPUT N1 435 INPUT N1 435 INPUT N1 435 FRINT N1 435 FRINT N1 435 FRINT N1 435 FRINT N1 435 FRINT N1 440 INPUT N2 445 FRINT N2 455 FRINT N2 555 FRINT S0 557 F
744 744

:

.

I

	00 DIM W(2) 20 DIM W(2)=EVER_HITTATA
, 2	104 W (4)-EAT (*ULII/) 584 W(1)#+0.5%CDS(U1(2))%(M(2))+1/W(2))
. 11	388 Z1(1)=Z0(1)*M(1)-Z0(2)*M(2)
	590 Z1(2)=Z0(1)#U(2)+U(1)#Z0(2)
	592 KEN CALCULU DE LA NUEVA AUMITANCIA EN PARALELU
	594 REM 7/2=(1/Z0)#16H(U1/Z) 596 REM CALCULO DE LA TGH(U1/Z)=Y1(1)+JY1(2)
Ĩ	598 UI(I)=UI(I)/2
~ ~	600 U1(2)=U1(2)/2 602 PB=EXP(2*U1(1))
	504 F9=1/F8
	505 Y2=(P8+P9)%0,5+COS(2*U1(2))
	1/1/1/1/1/1/1/1/1/1/1/2/1/2/1/2/1/2/1/2
	514 REM Z0(NUEVA)=1/Z0
, u	516 Y2=Z0(1)~2+Z0(2)~2
-	215 Z0(1)=Z0(1)/Y2
	522 Y1(1)=Z0(1)*Y1(1)-Z0(2)*Y1(2)************************************
	224 YI(2)=20(1)%YI(2)+YI(1)%20(2)
	526 REM LOS VALORES ANTERIORES ME DAN LÀ ADMITANCIÀ DEL CIRCUITO °PI' 230 dem controlente
	230 REM EDECUCION DE LA COMPENSACION EN SERIE I EN SHORI
1	532 Y2=(100-N)/100
	534 Z1(2)=Y2*Z1(2)
	535 72=(100-N1)/100 537 DIM Y3(2)+Y4(2)
	538 Y3(2)=Y2*Y1(2)
	540 Y2=(100-N2)/100
,	544 Y3(1)=Y1(1)
	545 Y4(1)=Y1(1)
	548 PAGE 550 PRINT "JJJJJ INICIALIZAK T1(radianes) T1= ";
	652 INPUT TI
	554 PAGE
;	555 REM SUBRUTINA PARA ENCONIRAR E4=F(II) FUR EL METULU DE REWIUN
	559 Z3(1)¤(3(1))(((3(1) 2+(3/2) 2))
	540 Z3(2)=-Y3(2)/(Y3(1)^2+Y3(2)^2) 542 Z4(1)=Y4(1)/(Y4(1)^2+Y4(2)^2)
	294 Z4(S)=-\4(S)/(L4(T)_S4/4(S)_S)
	998 M6=Z3(Z)/X/(Z) 201 N/(Z)IX/(Z)
	570 HB= (Z3(I)+Z1(I)+Z3(2)+Z1(2))/(Z1(I)-2HZ1(Z)-2)
	672 NB=(Z3(2)*Z1(1)-Z3(1)*Z1(2))/(Z1(1)^2+Z1(2)^2)
	6/4 []=1+Mo+M8
	are dz=marwa 478 C3=(C1-2+C2-2)^0.5
-	680 63=C3*E3
	582 M7=(M5 21R5 27 0.5
	684 64=63/ñ/ 484 M9=(M8^2+N8^2)^0.5
	1 / Ways a start of the start o
	290 G9=64/G7 490 H=69

•

.

•

			1
**	694 B=G		
5	696 N7=1	711 (H5/M6)	
2	698 C4=1		
7	700 CG=	[1+N2	
3	702 66=1	04-1CV	
•	704 C9=-	196 197 197	ı
	706 NJ=	21(2)+23(2)+24(2)	
:	710 MA=7	21 (1) + Z 3 (1) + Z 4 (1)	
1	712 N4=		ı
-	714 H5=1	24(1)	
15	716 N5=2	24(2)	
	718 06=-	-M4/X1(2)	ı
17	720 05=1	14/X1 (2)	1
8	722 112=	(N3*Z1(1)-M3*Z1(2))/(Z1(1)-Z+Z1(2))///////////////////////////////////	, 1
6	724 11=	CM3×21(1)+N3×21(2))/(21(1)''Z+Z1(2)'Z)	
50	1-81 0N/		•
21			1
			1
	734 56=6	\\\\\\\\\\\\\\\\\\\\\\\\\\\\\\\\\\\\\\	,
2	736 []=-1		I
9	1=6N 822	ATN(NS/MB)	
	140 DO-1		I
			1
	746 61=		,
	/48 H1=1	12%203(11)	ı
~ .	750 F9=F	((13382IN(114)+1178SIN(118))124(1138118(114)+1178C13(118))122)10.5 53条F5	
	754 H5=1		ī
	756 G=H5		,
	758 F2=-	-H5/X3(3).	ı
	760 F1=1	45/X2(2)	ı
	744 F7=-	210(FZ/F1) - ref-04F909/10,5)	•
	766 137=1		I
:	768 H2=(32×COS(F4) · · · · · · · · · · · · · · · · · · ·	;
	770 H4=	42/H1	i
	772 H=-1	14	ı
_	774 F7=	- ((D3%CDS(D4)+F3%CDS(F4)) ''2+(D3%SIN(D4)+F3%SIN(F4)) ''2)''0'5)	·• «
	1-=r 8/2	13	ן זנכ
	780 F9=1	23%F5	25 4 4 11
	782 H&=1	1/*51R(G1)	≥04
~ ~	1-11 40/	57 FIG	001
	788 H7=(22*SIN(F4)	0000
	190 H9=	17/H6	۳ <i>۴</i> ا
	792 L1=		1
-	794 HB=		=
	798 F8=4	5 ATN((D3*SIN(D4)+F3*SIN(F4))/(D3*COS(D4)+F3*COS(F4)))-PI	<u>°</u>
	1-=0 652		
9	BOI KEN		` `
	805 IF B	ABS/E4-277XE-4 HER JUL	`
	806 IF	IDIC NHH STAL	~ ~
~ .	808 T1=	T1+2.9*(F1/180) 15.450	n
			~

.

· ·

1200 UEFE Z.X.W.M.C.X 1200 Verter 1200 Net 1201 Net <th></th> <th>1100 F</th> <th>AGE</th>		1100 F	AGE
1240 DTH A(2,2), Z(2), A(Z), X(Z) 1250 EFF1, DE-5 DTA 1250 BF1, DD-5 DTA 1250 BF1, DD-1 DTA 1250 BF1, PEN-1 DTA 1260 BF1, PEN-1 DTA 1270 BF1, PEN-1 DTA 1280 BF1, PEN-1 DTA 1290 BF2, PEN-1 DTA 1200 BF1, PEN-1 DTA	4	1230 D	IELETE Z,X,W,A
1250 Xe0 1250 Xe0 1220 Bible 200 1220 Bible 200 1220 Bible 700 1220 Bible 700 1230 Bible 700 1230 Bible 700 1240 Discontine 700 1240 Bible 700 1240 Discontine 700 1241 Bible 711-177********************************	۶	1240 0	IN A(2,2),Z(2),W(2),X(2)
1220 EFF1.0E-5 1220 Mark 2000 1220 BBUB 2000 1220 BBUB 2000 1330 BBUB 2000 1300 B	ę	1.250 X	0=
1220 Neo 1220 Neo 1230 Netti 1230 Saugu 2000 1230 Netti 1230 Saugu 2000 1230 Netti 1230 Saugu 2000 1230 Netti Saugu 2000 1240 Netti Saugu 2000 1250 Ne		1260 E	9=1.0E+5
1200 0000 1200 000000 1310 000000 1310 000000 1310 000000 1310 000000 1310 000000 1320 000000 1320 000000 1320 000000 1320 000000 1320 000000 1320 000000 1320 0000000000 1320 00000000000000000 1320 000000000000000000000000000000000000	8	1270 N	0=
1200 GAUR 3000 1210 GAUR 3000 1230 TAUN 244(2)~2 <ep 1401<br="" then="">1230 GAUR 3000 1230 FRUNT 921:7ENNIA FOR CUMPLIK SON IFERACIONES 1330 FRUNT 921:7FENNIA FOR CUMPLIK SON IFERACIONES 1300 FRUNT 921:7JI= 717 1400 X (12)=Y(1)=Y(1)= 717 1400 X (12)=Y(1)=Y(1)= 717 1410 FRUNT 921:7JI= 7201 7217 1410 FRUNT 921 1410 FRUNT 921:7JI= 7201 7217 1410 FRUNT 921 7217 1410 FRUNT 9210 1410 FRUNT 9210 FRUNT 921 1410 FRUNT 921 7217 141</ep>		1280 6	105UB 2000
1310 GISUB 3000 1320 GISUB 3000 1320 Tr W(1) 7244(12) 72465 THEN 1401 1325 Tr W(1) 7244(12) 72465 THEN 1401 1325 Tr W(1) 7244(12) 72465 1325 Cr W(1 931) TERNINA FOR CUMPLIK 500 ITERACIONES 1320 FULT 931 745 TR TAJO 1320 Tr W(1) 731 745 TR TAJO 1320 Tr W(1) 731 745 TR TAJO 1320 Tr W(1) 731 745 TR TAJO 1320 Tr W(1) 751 745 TR TAJO 1410 Cl T6498505 TR TAJO 1410 Cl 00 604 1411 FLW 551 1.15 TL TAJO 1411 FLW 551 1.15 TL TAJO 1410 Cl 00 604 1411 FLW 551 1.15 TL TAJO 1411 FLW 551 1.15 TL TAJO 1410 Cl 00 604 1411 FLW 551 1.15 TL TAJO 2000 AESTIN(7,1)=0) 2000 AESTIN(7,1)=0) 2000 AESTIN(7,1)=0) 2000 ML2012 K(1)=0) 2000 ML2012 K(1)=0) 2000 ML2012 K(1)=0) 2000 ML2012 K(1)=0) 2000 ML2012 K(1)=0) 2000 ML2012 K(1)=0) 2000 ML2012 TAJO 2000 TA		1250 1	[+ <u>N</u> =]
1320 Neware Frout 1320 Neware Frout 1330 F MEJOD TEMIL3-YC 1330 F MEJOD TEMIL3-YC 1330 F NALON TEMIL3-YC 1400 F = UERSUUS/CL)-D-JAE-NEUREUS/CL)-D) 1400 F = UERSUUS/CL)-D-JAE-NEUREUS/CL)-D) 1400 F = UERSUUS/CL)-D 1401 F NUL SSI: JULE TITY 1402 F = UERSUUS/CL)-D 1403 F = UERSUNAL 1404 F = UERSUNAL 1405 F = UERSUNAL 1410	-	0021	
1330 1530 05401 1330 1401 1330 17 M(1)*2400 1401 1330 17 M(1)*2400 1401 1330 1840 1351 15600 1401 1330 0511 1400 1401 1401 1330 0511 1401 1401 1401 1330 050 010 1400 1401 1340 X(1)=X(1)=Y(1) Y(1)=X(1)=Y(1) 141 1401 X(1)=X(1)=Y(1) Y(1)=Y(1)=Y(1) 141 1401 PERTIN PERTIN Y(1)=X(1)=Y(1) 1410 D0 D0 141 D0 141 1410 D1 PERTIN Y(1)=X(1)=Y(1) Y(1)=X(1)=Y(1) 1410 D1 D0 D		0 V94-	
<pre>1330 Fr Ward for the 1401 1330 Fr Ward for Converts 1330 Friend Est: "FRUNA FOR CUMPLIES 1330 Friend Est: "FRUNA FOR CUMPLIES 1330 Friend Est: "FRUNA FOR CUMPLIES 1400 Friend Est: "FRUNA FOR FOR FOR FOR FOR FOR FOR FOR FOR FOR</pre>	-		
<pre></pre>	-	1 240 1	UGGUD 2000 F W(1)^224W(2)^224=E9 THEN 1401
<pre></pre>			
	:		
1330 03 10 430 1407 X13-H10FUDSIAN 100 140 1407 X13-H10FUDSIAN 100 140 1407 X13-H10FUDSIAN 100 140 1400 X13-H10FUDSIAN 100 140 1400 Y21 141 111 111 1410 X13-H10FUDSIAN 100 111 111 1410 X13-H10FUDSIAN 100 111 111 1410 X13-H10FUDSIAN 100 111 111 1410 X13-H10 111 111 111 1411 Y11 Y11 Y11 Y11 Y11 1411 Y11 Y11 </td <td></td> <td>1.170 F</td> <td>VEIN DIST.TERMINA FOR CUMPLIR 500 ITERACIONES'</td>		1.170 F	VEIN DIST.TERMINA FOR CUMPLIR 500 ITERACIONES'
<pre> [130 E = USG IK(X) - C9)/SIN(X(2)-E) 140 E = USG IK(X) - C9)/SIN(X(2)-E) 140 X [11:X180/F] 141 FALU X[11:X180/F] 141 C [01 0 00 T 0 001 141 C [01 0 00 160 T 0 00 T 0 001 141 C [01 0 00 T 0 001 141 C [01 0 00 160 T 0 00 160 T 0 00 T 0 001 141 C [01 0 00 160 T 0 00 160 T 0 00 160 T 0 00 16 T 0 00 17 T 0 0 17 T 0 00 17 T 0 0 17 T 0 0 17 T 0 0 17 T 0 17 T</pre>		1380 P	<pre>/// #21:12 //////////////////////////////////</pre>
1402 EleidŠiv(X(1)-CP>/SIN(X(2)-E) 1407 EleidŠiv(X(1)-U)-JRE4RUGS(X(2)-U) 1410 Ed 10 804 1411 FILM EG11-JN=4:TISPE 1412 FILM EG11-JN=4:TISPE 2000 Al=SIN(X(1)-CP) 2000 Al=SIN(X(1)-CP) 2000 Al=SIN(X(1)-D) 2000 Al=SIN(X(1)-D) 2000 Al=SIN(X(1)-D) 2000 Al=SIN(X(1)-D) 2000 Al=SIN(X(1)-D) 2000 Al=SIN(X(1)-D) 2000 Al=SIN(X(1)-D) 2000 Al=SIN(X(1)-D) 2000 Al=SIN(X(1)-D) 2000 Al=SIN(X(2)-D) 2000 Al=SIN(X(1390 6	n TU 1450
1407 El=HIREUS(X(1)-U)-JEFARUDS(X(2)-U) 1407 X(1)=X(1)*X180/FI 1408 X(2)=X(2)*X180/FI 1410 G0 D604 1411 FXIN ES1:.UX='X(1);' 1410 D7 D601 1411 FXIN ES1:.UX='X(1);' 1412 FXIN ES1:.UX='X(1);' 2006 Al=XEDS(X(1)-D) D0 2010 Al=XEDS(X(1)-D) D0 2020 Al=XEDS(X(1)-D) D0 2020 Al=XEDS(X(1)-D) D0 2020 Al=XEDS(X(1)-D) D0 2020 Al=XEDS(X(2)-E) D0 2020 Al=XEDS(X(1)-D) D0 2020 Al=XEDS(X(1)-D) D0 2020 Al=XEDS(X(1)-D) D0 2020 Al=XEDS(X(1)-D) D0 2020 B=LODS(X(1)-D) D0 2020 B=LODS(X(1)		1401 E	4=U*SIN(X(1)-C9)/SIN(X(2)-E)
1407 X(1)=XISNOFT 1408 X(1)=XISOFT 1410 GDT 06 GDT 051: JX= '1X(1); Y= '1X(2); E4= '1E4; E1= '1E1 1415 GDT 051: JX= '1X(1); Y= '1X(2); E4= '1E4; E1= '1E1 1456 GDT 051: JX= '1X(1): C9 2000 A1=SIN(X(1)-E9) 2000 A1=SIN(X(1)-E9) 2000 A1=SIN(X(1)-E9) 2000 A1=SIN(X(1)-E9) 2000 A1=SIN(X(1)-E9) 2000 A1=SIN(X(1)-E9) 2000 A1=SIN(X(2)-E1) 2000 A1=SIN(X(2		. 1402 E	1=+++6*CUS(X(1)-D}-D*E4*CDS(X(Z)-D)
1409 X(2)×1281B0/FI	-	1 1407 X	(1)=X(1)*180/FI
1400 GD T1890/F1 1411 FKINT E31: 'X 'X(1):', Y= 'X(2)', E4= 'E4' 1411 FKINT E31: 'X 'X(1): 'F) 2000 H35N(X(1)-C9) 'X(2) 2000 H411/X(2)-C1) 'X(2) 2000 H411/X(2)-C1) 'X(2) 2000 H411/X(2)-C1) 'X(1)-C1) 2000 H411/X(2)-C1) 'X(2)-C1) 2000 H410/X(2)-C1) 'X(2)-C1)	;	X 8041	(2)=X(2)×180/FI
141 FRIN E31:'1.= '17' 141 FRIN E31:'1.= '17' 141 FRIN E31:'1.= '17' 2000 A1=S1(X(1)-C9) 2000 A1=S1(X(1)-C9) 2000 A1=ST(X(1)-C9) 2000 A1=ST(X(1)-C9) 2000 A1=ST(X(1)-C9) 2000 A1=ST(X(1)-C9) 2000 A1=ST(X(1)-C9) 2000 A1=ST(X(1)-C1) 2000 A1=ST(X(1)-C1) 2000 A1=ST(X(1)-C1) 2000 A1=ST(X(1)-C1) 2000 B1=C12(X(1)-C1) 2000	ľ	1.409	14/081*11=6
1412 FXUNI #511*11# 1412 FXUNI #511*11# 2000 Al=SIN(X(1)-E9) 2000 Al=SIN(X(1)-E9) 2000 Al=SIN(X(1)-E9) 2000 Al=SIN(X(1)-E9) 2000 Al=SIN(X(1)-E1) 2000 Bl=CGS(X(1)-C2) 2000 Bl=CGS(X(1)-C2) 2000 Bl=CGS(X(1)-C2) 2000 Bl=CGS(X(1)-D1) 2000 Bl=CGS(X(1)-D1) 2000 Bl=CGS(X(1)-D2) 2000 Bl=CGS(X(1)-D1) 2000 Bl=CGS(X(1)-D1) <t< td=""><td></td><td>1410 5</td><td>0 TO 804 NoTAT BS:(***Y≤ **YC1)); Y= *;YC2);* F4= *;F4;* F1= *;F1</td></t<>		1410 5	0 TO 804 NoTAT BS:(***Y≤ **YC1)); Y= *;YC2);* F4= *;F4;* F1= *;F1
1450 60 T0 500 2000 A3=FXLOFS(X(1)-CP) 2000 A3=FXLOFS(X(1)-CP) 2003 A3=FXLOFS(X(1)-D) 2004 A5=TXLOFS(X(1)-D) 2006 W(1)=UKR1/A2-(A3-A4H)/(A5-A6) 2006 W(1)=UKR1/A2-(A3-A7-L1)/(A5+AB) 2006 W(1)=UKR1/A2-(A3-A7-L1)/(A5+AB) 2008 D4=S1N(X(1)-D) 2008 U12)=UKR1/A2-(A3-A7-L1)/(A5+AB) 2008 U12)=UKR1/A2-(A1-A1/A1/A2) 2008 U12)=UKR1/A2-(A1-A1/A1/A2)/(FKB5-JKB) 2008 C2=FKB-JKB9 2008 C		1 1111	
2000 AI=SIN(X(I)-E9) 2020 AFEKEUS(X(I)-E9) 2020 AFEKEUS(X(I)-E9) 2020 AFEKEUS(X(I)-E9) 2030 AFEKEUS(X(I)-E) 2050 AFENEUS(X(I)-E) 2050 AFENEUS(X(I)-E) 2050 AFENEUS(X(I)-E) 2060 U(I)=URAI/A2-(A3-AA7-L1)/(A5+AB) 2000 BI=E05(X(I)-E9) 2000 BI=E05(X(I)-E9) 3000 BI=E05(X(I)-E9) 30	:	1450	
2010 A2=5IN(X(1)-E9) 2020 A3=FACDS(X(1)-D) 2030 A4=FACDS(X(1)-D) 2030 A5=FACDS(X(1)-D) 2036 A5=FACDS(X(1)-D) 2056 W(1)=UKA1AA2-(A3-A4+H)/(A5-A6) 2056 W(1)=UKA1AA2-(A3+A7-L1)/(A5+AB) 2050 W(2)=UFX1X(X)-D) 2050 W(2)=UFX1X(Y)-D) 2050 W(2)=UFX1Y(Y)-D) 2050 W(2)=UFX1Y(Y		2000 4	11=5IN(X(1)-C9)
2020 A3=F#LDS(X(1)-UY) 2030 A3=F#LDS(X(1)-UY) 2050 A4=USC(X(1)-UY) 2050 W(1)=UFA1/A2-(A3-A4H)/(A5-A4) 2050 W(1)=UFA1/A2-(A3-A4H)/(A5-A4) 2050 W(1)=UFA1/A2-(A3-A4H)/(A5-A4) 2070 A9=HFS1N(X(1)-D) 2090 W(2)=UFA1/A2-(A3-A7-L1)/(A5+AB) 2000 B1=CDS(X(1)-CP) 3000 B1=CDS(X(1)-CP) 3020 B3=SIN(X(1)-D) 3020 B3=SIN(X(1)-D) 3020 B3=SIN(X(1)-D) 3030 B1=CDS(X(1)-CP) 3030 B1=CDS(X(1)-CP) 3030 B1=CDS(X(1)-CP) 3030 B1=CDS(X(1)-D) 3030 B1=CDS(X(1)-D) 3030 D1=EFRI-TERFH 3110 C2=FFREFHER 3120 A(1,1)=UFRI-CFREF-LSF(HFREF-LFREP)/C4^22 3120 A(1,1)=UFRI-SFREF-LSF(HFREF-LFREP)/C4^22 3120 A(1,1)=UFRI-SFREF-FREP)/C4^22 3120 A(1,1)=UFRI-SFREF-FREP/FREP/FREP)/C4^22 3120 A(1,1)=UFRI-FREF-FREP/FREP/FREP/FREP/FREP/FREP/FREP/FREP/		3 0107	15=EIN(X(Z)-E)
2010 RS=FRUUGS(X(1)-U) 2050 Ad=J#COS(X(2)-D) 2050 Ad=J#COS(X(2)-D) 2060 MU(1)=U#A1/A2-(A3-A7H1)/(A5+A8) 2000 AB=HEXIN(X(1)-D) 2000 BE=COS(X(1)-C9) 2000 BE=COS(X(1)-C9) 3010 RE=COS(X(1)-C9) 3020 BE=COS(X(1)-C9) 3020 BE=COS(X(1)-C9) 3030 DE=COS(X(1)-D) 3030 DE=COS(X(2)-E) 3040 R2=SIN(X(1)-D) 3050 DE=COS(X(2)-E) 3050 DE=COS(X(2)-D) 3050 DE=COS(X(2)-D)	~	UNON C	
2050 65=#CDS(X(2)-E) 2050 65=#CDS(X(2)-E) 2060 W(1)=U*A1/A2-(A3-A4+H)/(A5-A6) 2080 A5=#YSIN(X(2)-D) 2080 A5=HYSIN(X(2)-D) 2090 B1=CDS(X(1)-C9) 2000 B1=CDS(X(1)-C9) 3000 B1=CDS(X(1)-C9) 3030 B1=CDS(X(1)-U) 3030 B5=CDS(X(1)-U) 3030 B5=CDS(X(1)-D) 3030 B5=CDS(X(1)-D) 3030 B1=CDS(X(2)-E) 3030 B1=CDS(X(2)-E) 3030 B1=CDS(X(2)-D) 3030 B1=CDS(X(2)-D) 3030 B1=CDS(X(2)-D) 3030 B1=CDS(X(2)-D) 3030 B1=CDS(X(2)-D) 3030 B1=CDS(X(2)-D) 3030 B1=CDS(X(2)-D) 3030 C1=F#B1-U#B1/B2-((F#B5-U#B2))/(F#B5+U#B2)) 3110 C4=F#B1/B2-((F#B6-BFB3))/(F#B5+U#B2)) 3120 A(1) 1=U#B1/B2-((F#B6-BFB3))/(F#B5+U#B2)) 3130 A(2) 2)==U#B2/B2-((F#B6-BFB3))/(F#B5+U#B2)) 3130 A(2) 2)==U#B2/B2-((F#B6-BFB3))/(F#B5+U#B2))/(A^2) 3130 A(2) 2)==U#B2/B2-((F#B6-BFB3))/(F#B5+U#B2))/(A^2) 3130 A(2) 2)==U#B2/B2-((F#B6-BFB3))/(F#B5+U#B2))/(A^2) 3130 A(2) 2)==U#B2/B2-((F#B6-BFB3))/(F#B5+U#B2))/(A^2) 3130 A(2) 2)==U#B2/B2-((F#B6-BFB3))/(F#B5+U#B2))/(A^2) 3130 A(2) 2)==U#B2/B2-((F#B6-BFB3))/(F#B5+UB2))/(A^2) 3130 A(2) 2)==U#B2/B2-((F#B6-BFB3))/(F#B5+UB2))/(A^2) 3140 A(1) 2)==U#B2/B2-((F#B6-BFB3))/(F#B5+UB2))/(A^2) 3140 A(1) 2)=U#B2/B2-((F#B6-BFB3))/(F#B5+UB2))/(A^2) 3150 A(2) 2)==U#B2/B2-((F#B6-BFB3))/(F#B5+UB2))/(A^2) 3160 B1=CDS(X(2)-D) 3170 A(1) 2)=UFB2/B2-((F#B6-BFB3))/(F#B5+UB2))/(A^2) 3160 B1=CDS(X(2)-D) 3170 A(1) 2)=UFB2/B2-((F#B6-BFB3))/(F#B5+UB2))/(A^2) 3160 B1=CDS(X(2)-D) 3170 A(1) 2)=UFB2/B2-(2)=(0) 3170 A(1) 2)=D#B2/B2-(0) 3170 A(1) 2)=UFB2/B2-(2)=(0) 3170 A(1) 2)=(1)=UFB2/B2-(2)=(0) 3170 A(1) 2)=(1)=UFB2/B2-(2)=(0) 3170 A(1) 2)=(1)=(1)=(1)=(1)=(1)=(1)=(1)=(1)=(1)=(1		2020 1	14=6%COS (X(1)-U)
2006 W(1)=UKAI/A2-(A3-A4HH)/(A5-A6) 2070 A7=K*SIN(X(1)-U) 2070 A7=K*SIN(X(1)-U) 2090 M=PHSIN(X(2)-U) 2090 W(2)=UKAI/A2-(A3-A7-L1)/(A5+AB) 2000 B1=CDS(X(1)-C9) 3010 R2=SIN(X(2)-E) 3020 B5=SIN(X(1)-U) 3030 B5=SIN(X(1)-U) 3030 B5=SIN(X(1)-U) 3030 B5=SIN(X(1)-U) 3030 B5=SIN(X(1)-U) 3030 B5=SIN(X(2)-E) 3030 B5=SIN(X(2)-E) 3030 B5=SIN(X(2)-D) 3030 B5=SIN(X(2)-D) 3030 B5=SIN(X(1)-U) 3030 B5=SIN(X(2)-D) 3030 B5=SIN(X(2)-D) 3030 B5=SIN(X(1)-U) 3030 B5=SIN(X(1)-U) 3040 B5=SIN(X(1)-U) 3050 B5=SIN(!.	4 040N	IQ=FXCUS(X(Z)−E) A= IVPOS(X(Z)−D) ···································
2070 A/=K*SIN(X(1)-U) 2080 A8=h*SIN(X(2)-U) 2090 W(2)=U*A1/A2-(A3+A7-L1)/(A5+AB) 2100 KEIUKN 3000 B1=C0S(X(1)-C9) 3010 B2=SIN(X(1)-U) 3030 B4=SIN(X(1)-U) 3030 B5=C0S(X(2)-E) 3040 B5=C0S(X(2)-E) 3040 B5=C0S(X(2)-E) 3050 B5=C0S(X(2)-E) 3050 B5=C0S(X(2)-E) 3050 B5=C0S(X(2)-D) 3050 B5=C0S(X(2)		10902	100~100~100~10~10~10~10~10~10~10~10~10~1
2080 A8=H#SIN(X(2)-0) 2000 M(2)=U*A1/A2-(A3+A7-L1)/(A5+A8) 2100 W(2)=U*A1/A2-(A3+A7-L1)/(A5+A8) 2000 B1=COS(X(1)-C9) 3000 B1=COS(X(1)-C9) 3020 B4=SIN(X(1)-D) 3030 B5=COS(X(2)-E) 3050 B5=COS(X(2)-E) 3050 B5=COS(X(2)-D) 3050 B5=COS(X		2070 6	57=K*SIN(X(1)-U)
2090 W(2)=U#AL/A2-(A3+A7-L1)/(A5+AB) 2100 RETURN 3000 B1=CDS(X(1)-C9) 3010 R2=SIN(X(1)-U9) 3020 B4=SIN(X(1)-U9) 3050 B4=SIN(X(1)-D) 3050 B5=CDS(X(2)-E) 3050 B5=CDS(X(2)-E) 3050 B5=CDS(X(2)-D) 3050 B5=CDS(X(2)-D) 3050 B5=CDS(X(2)-D) 3050 B5=CDS(X(2)-D) 3050 B5=CDS(X(2)-D) 3050 B5=CDS(X(2)-D) 3050 B5=CDS(X(2)-D) 3050 B5=CDS(X(2)-D) 3050 C1=F#B1-U#B2B5/B2 3110 C4=F#B5-U#B3 3110 C4=F#B5/B2^-2+C3#(M#B0-F#B2)/(F#B5+H#B7) 3120 A(1)1)=U#B1/B2-(K#B6+B#B3)/(F#B5+H#B7) 3120 A(1)1)=U#B1/B2-(K#B6+B#B3)/(F#B5+H#B7) 3120 A(1)1)=U#B1/B2-(K#B6+B#B3)/(F#B5+H#B7) 3110 C4=F#B1-U#B3F5/B2^-2+C3#(M#B0-F#B2)/(F#B5+H#B7) 3110 C1=F#B1-FF2-(K#B6+B#B3)/(F#B5+H#B7) 3110 C1=FFB1-D5B2F5/B2^-2+C3#(M#B0-F#B2)/(F#B5+H#B7) 3120 A(1)1)=U#B1/B2-(K#B6+B#B3)/(F#B5+H#B7) 3110 C1=FFB1-B2-(K#B6+F#B3)/(F#B5+H#B7) 3120 A(1)1)=UFB1/B2-(K#B6+F#B3)/(F#B5+H#B7) 3110 C1=FFB1-B2-(K#B6+F#B3)/(F#B5+H#B7) 3120 A(1)1)=UFB1/B2-(K#B6+F#B3)/(F#B5+H#B7) 3120 A(1)1)=UFB1/B2-(K#B6+F#B3)/(F#B5+H#B7) 3120 A(1)1)=UFB1/B2-(K#B6+F#B3)/(F#B5+H#B7) 3120 A(1)1)=UFB1/B2-(K#B6+F#B3)/(F#B5+H#B7)/(F#B5+H#B7) 3120 A(1)1)=UFB1/B2-(K#B6+F#B3)/(F#B5+H#B7)/(F#B7)/(F#FB7)/(F#FB7)/(F#B7)/(F#FB7)/(F#B7)/(F#B7)/		2080 4	18=₩\$ZIN(X(3)-C)
<pre>2100 KEIUKN 3000 B1=COS(X(1)-C9) 3020 B3=SIN(X(2)-U9) 3020 B3=SIN(X(1)-U9) 3040 B3=SIN(X(1)-U) 3040 B5=COS(X(2)-E) 3040 B5=COS(X(2)-E) 3040 B5=COS(X(2)-D) 3040 B5=COS(X(2)-D) 3050 B6=COS(X(2)-D) 3050 B6=COS(X(2)-D) 3050 C1=F#B1-U#B3+L1 3050 C1=F#B1-U#B3+L1 3100 C1=F#B1-U#B2+CK#B6-E#B3)/(F#B5+U#B9) 3100 C1=F#B5-H#B4 3100 C1=F#B5-HB2/FR2=CFC##B5-J#B8 3100 C1=F#B5-HB2 3100 C1=F#B5-HB2 3100 C1=F#B5-HB2 3100 C1=F#B5-HB2 3100 C1=F#B5-HB2 3100 C1=F#B5-HB2 3100 C1=FBFB1-UFB2 3100 C1=FBFB1-UFB2 3100</pre>		1 0602	J(2)=U\$A1/A2-(A3+A7-L1)/(A5+A8)
3000 BL=CDS(X(1)-C9) 3010 B2=SIN(X(1)-L9) 3020 B5=SIN(X(1)-U9) 3050 B5=CDS(X(2)-E) 3050 B5=CDS(X(2)-E) 3050 B5=CDS(X(2)-D) 3050 B7=SIN(X(2)-D) 3050 B2=SIN(X(2)-D) 3050 C1=F#8L-UFB63 3070 B8=CDS(X(2)-D) 3080 C1=F#8L-UFB63 3110 C4=F#8L-UFB63FH 3110 C4=F#8L-UFB63FFFF 3110 C4=F#8L-UFB63FH 3110 C4=F#8L-UFB63FH 3110 C4=F#8L-UFB63FH 3110 C4=F#8L-UFB63FH 3110 C4=F#8H1-UFB63FH 3110 C4=F#8H-UFB63FH 3110 C4=F#8H1-UFB63FH 3110 C4=F88H1-UFB63FH 3100 C2=F88H1-UFB63FH 3100 C2=F88H1-UFB63FH 310 C42+F88H1-UFB63FH 3100 C2=F88H1-UFB63FH		2100 1	KETURN
3020 B5=SIN(X(1)-LY) 3020 B4=SIN(X(1)-LY) 3030 B4=SIN(X(1)-LY) 3030 B4=SIN(X(1)-LY) 3030 B4=SIN(X(2)-D) 3040 B7=CUS(X(2)-D) 3050 B6=CUS(X(2)-D) 3040 B7=SIN(X(2)-D) 3050 B6=CUS(X(2)-D) 3060 C1=F#EH-U=KE5+H 3090 C2=F#E5-J#E8 3100 C3=B*E1+K*E9+L 3110 C4=F*E5-J#E8 3120 A(1,1)=U=KE1/B2-(K*E6-E\$*E3)/(F*E5+J*E8) 3130 A(1,1)=U*E1/B2-(K*E6-E\$*E3)/(F*E5+J*E7) 3130 A(2,1)=U*E1/B2-(K*E6-E\$*E3)/(F*E5+J*E7) 3130 A(2,1)=U*E1/B2-(F*E3*(H*E8-F*E7)/C3^2 3140 A(1,1)=U*E1/B2-(F*E3*(H*E8-F*E7)/FE3)/(F*E5+J*E7) 3150 A(2,1)=U*E1/B2-(F*E3*(F*E3*(H*E8-F*E7)/FE3)/(F*E5+J*E7)/FE3)/(F*E5+J*E7)/FE3 3150 A(2,2)=-U*E3*E5/B2^2/25+C3*(H*E8-F*E2)/(C3^2/2)/FE3 3150 D(2,2)=-U*E3*E5/B2^2/25+C3*(H*E8-F*E2)/(C3^2/2)/FE3 3100 DFFINN 4000 DY 4000 DY 4010 F <dy< td=""> 4020 F<dy< td=""> 4</dy<></dy<>	: ;	3000 1	X1=COS(X(1)-C9) ************************************
3050 B4=SIN(X(1) - D) 3050 B4=SIN(X(1) - D) 3040 B5=CDS(X(2) - E) 3050 B4=SIN(X(2) - D) 3050 B4=SIN(X(2) - D) 3050 B4=CDS(X(2) - D) 3050 B5=CDS(X(2) - D) 3050 B8=CDS(X(2) - D) 3050 B8=CDS(X(2) - D) 3090 C2=F48FJ-U486 3090 C2=F48FJ-L186 3100 C2=F48FJ-L182 3110 C3=F48FJ-NE4 3110 C3=F48FJ-NE4 3110 C3=F48FJ-NE4 3110 C3=F48FJ-NE4 3120 A(1, 1) =U48J/R2 3120 A(2, 1) =U48J/R2 3120 A(2, 1) =U48J/R2 3150 A(2, 1) =U48J/R2 3150 A(2, 1) =U48J/R2 3150 A(2, 2) =U485/R2 3150 A(2, 2) =U4853K5/R2 3150 A(2, 2) =U485			
3040 E5=COS(X(2)-E) 3050 B6=CUS(X(2)-D) 3050 B8=CUS(X(2)-D) 3050 B8=CUS(X(2)-D) 3050 B8=CUS(X(2)-D) 3070 B8=CUS(X(2)-D) 3080 C1=E#85-J#86 3100 C2=F#85-J#86 3100 C2=F#85-J#86 3100 C2=F#85-J#86 3100 C2=F#85-J#86 3110 C4=F#85-J#86 3110 C4=F#85-J#87 3120 A(1,1)=U#B1/B2-(5#R4-B#83)/(F#B5+J#87)/C2 2 3120 A(1,1)=U#B1/B2-(5#R4-B#83)/(F#B5+J#87)/C2 2 3120 A(1,1)=U#B1/B2-(5#R6-B#83)/(F#B5+J#87)/C2 2 3120 A(1,1)=UFB1/B2-(5#R6-B#83)/(F#B5+J#87)/C2 2 3120 A(1,1)=UFB1/B2-(5#R6-B#83)/(F#B5+J#87)/C2 2 3120 A(1,1)=UFB1/B2-(5#R6-B#83)/(F#B5+J#87)/C2 2 3120 A(1,1)=UFB1/B2-(5#R6-B+B*83)/(F#B5+J#87)/C2 2 3120 A(1,1)=UFB1/B2-(5#R6-B+B*83)/(F#B5+J#87)/C2 2 3120 A(1,1)=UFB1/B2-(5#R6-B+B*83)/(F*B5+J#87)/C2 2 3120 A(1,1)=UFB1/B2-(5*R6-B+B*83)/(F*B5+J#87)/C2 2 3120 A(1,1)=UFB1/B2-(F#B5+J#87)/C2 2 3120 A(1,1)=			(d-(1)/)) 34=51X(X(1)-()
3050 B6=CU5(X(1)-U) 3060 B7=SIN(X(2)-U) 3060 B7=SIN(X(2)-U) 3080 C1=EFKB-J*EB 3090 C1=EFKE-J*EB 3100 C3=EFKE-J*EB 3100 C3=EFKE-J*EB 3110 C4=FFKE-J*EB 3120 A(1,1)=U*B1/B2-(5*P4-E*E3)/(F*E5-J*EB) 3120 A(1,1)=U*B1/B2-(5*P4-E*E3)/(F*E5-J*EB) 3120 A(1,1)=U*E1/B2-(5*P4-E*E3)/(F*E5-J*EB) 3120 A(1,1)=U*E1/B2-(5*P4-E*E3)/(F*E5-J*EB) 3120 A(1,1)=U*E1/B2-(5*P4-E*E3)/(F*E5-J*EB) 3120 A(1,1)=U*E1/B2-(5*P4-E*E3)/(F*E5-J*EB) 3120 A(1,1)=U*E1/B2-(5*P4-E*E3)/(F*E5-J*EB) 3120 A(1,1)=U*E1/F2-(5*P4-E*E3)/(F*E5-J*EB) 3120 A(1,1)=U*E1/F2-(5*P6-E*E3)/(F*E5-J*EB) 3120 A(1,1)=U*E1/F2-(5*P6-E*E3)/(F*E5-J*EB) 3120 A(1,1)=U*E1/F2-(5*P6-E*E3)/(F*E5-J*EB) 3120 A(1,1)=U*E1/F2-(5*P6-E*E3)/(F*E5-J*EB) 3120 A(1,1)=U*E1/F2-(5*P6-E*E3)/(F*E5-J*EB) 3120 A(1,1)=U*E3/F2-(5*P6-E*E3)/(F*E5-J*E3)/(F*E5-J*EB) 3120 A(1,1)=U*E3/F2-(5*P6-E*E3)/(F*E5-J*E3		3040	35=COS(X(2)-E)
3040 B7=SIN(X(Z)-U) 3040 B7=SIN(X(Z)-U) 3040 C1=F#85-J#E8 3040 C1=F#85-J#E8 3100 C3=F#85-J#E8 3100 C3=F#85-J#E8 3100 C3=F#85-J#E8 3110 C4=F#85-J#E8 3120 A(1,1)=U#B1/B2-(5#P4-B#E3)/(F#B5+H*B7) 3120 A(1,1)=U#B1/B2-(K#B6-F#B3)/(F#B5+H*B7)/C2 2 3130 A(1,2)=-U#B3*B5/B2^2+C3*(M*E8-F#B2)/C4^2 3150 A(2,1)=U#B3*B5/B2^2+C3*(M*E8-F#B2)/C4^2 3150 A(2,2)=-U#B3*B5/B2^2+C3*(M*E8-F#B2)/C4^2 3150 A(2,2)=-U#B3*B5/B2^2+C3*(M*E8-F*B2)/C4^2 3150 A(1,2)=-U#B3*B5/B2^2+C3*(M*E8-F*B2)/C4^2 3150 A(1,2)=-U#B3*B5/B2^2+C3*(M*E8-F*B2)/C4^2 3150 A(1,1)=UFB3*B5/B2^2+C3*(M*E8-F*B2)/C4^2 3150 A(1,1)^2+D4^2+C3^2+C3*(M*E8-F*B2)/C4^2 3150 A(1,1)^2+D4^2+C3^2+C3^2+C3^2+C3^2+C3^2+C3^2+C3^2+C3		3050	s6=c0s(X(1)-μ)
3080 C1=F#FH-UF#85TH 3090 C2=F#E5-J#B8 3100 C3=E#E1-UFB8 3110 C4=F#E5-J#B8 3120 A(1,1)=UFB1/B2-(G#P4-B#E3)/(F#E5-J#E8) 3130 A(2,1)=UFB1/B2-(G#P4-B#E3)/(F#E5-J#E8) 3130 A(2,1)=UFB1/B2-(F#E6-EFFF)/C2-2 3130 A(2,1)=UFE3/B2-(F#E6-FFF)/C2-2 3150 A(2,1)=UFE3/B2-(F#E6-FFF)/C2-2 3150 A(2,1)=UFE3/B2-(FFFE)/C2-2 3150 A(2,1)=UFE3/B2-(FFFE)/C2-2 3160 FTURN 4010 FF D9 <c0 4050<br="" then="">4020 FFINT '56E66666 DET=0'</c0>		3040	37=SIM(X(2)+D)
3090 C2=F*B5-J*B8 3110 C3=B*B1+K*B4+L1 3110 C3=B*B1+K*B4+L1 3110 C4=F*B5+M*B7 3110 C4=F*B5+M*B7 3110 C4=F*B5+M*B7 3120 A(1,1)=U*B1/B2-(6*B4-B*B3)/(F*B5+H*B7) 3130 A(2,1)=U*B3/B2-(6*B4-B*B3)/(F*B5+H*B7) 3130 A(1,2)=-U*B3*B5/B2-(F*R6+B*B3)/(F*B5+H*B7) 3150 A(2,1)=U*B3*B5/B2-2+C3*(H*B8-F*B2)/C4^2 3150 A(2,2)=-U*B3*B5/B2^2+C3*(H*B8-F*B2)/C4^2 3160 RETURN 40100 IFFRIAN 4020 FRINT<'GB666666		3080 1	
3100 C3=B*B1+K*B4'-L1 3110 C4=F*B5+M*B7 3120 A(1,1)=U*B1/B2-(5*R4-B*B3)/(F*B5+D*B7) 3130 A(2,1)=U*B1/B2-(5*R4-B*B3)/(F*B5+D*B7) 3130 A(2,1)=U*B1/B2-(5*R5+B*B3)/(F*B5+D*B7) 3130 A(2,1)=U*B1/B2-(5*R5+D*B7)/(F*B5+D*B7) 3140 A(1,2)=-U*B35*B5/B2^22+C1*(-F*B2+D*B7)/(C4^2) 3150 A(2,2)=-U*B3*B5/B2^22+C3*(H*B8-F*B2)/C4^2 3150 A(2,2)=-U*B3*B5/B2^22+C3*(H*B8-F*B2)/C4^2 3160 RFTURN 4000 I7=R(1,1)*R(2,2)-A(2,1)*H(1,2) 4010 IF D7<0 HEN 4050	- 0	30602	
3110 C4=F*H5+M*B/ 3120 A(1,1)=U*B1/B2-(G*E4-E*E3)/(F*E5-U*E8) 3130 A(2,1)=U*E1/B2-(G*E4-E*E3)/(F*E5+H*E7) 3140 A(1,2)=-U*E5*E2'E2'E2'E2'E2'E2'E2'E2'E2'E2'E2'E2'E2'E	_	3100 0	33=8×81+N×84-L1
3120 A(1,1)=U#B1/B2-(5*E4-E*E3)/(F*E5-J*E8) 3130 A(2,1)=U*E1/B2-(5*E4-E*E3)/(F*E5+H*E7) 3140 A(1,2)=-U*E3*E5/F2 3150 A(2,1)=U*E3*E5/F2 3150 A(2,2)=-U*E3*E5/F2 3160 RETURN 3160 FFE7 3160 FFT2 3160 FFT2 3160 FFT2 3160 FFT2 3160 FFT2 3160 FFT2 3160 FFT1 3160 FFT2 3160 FFT2 3160 FFT2 3160 FFT1 3160 FFT2 3160 FFT1 3160 FFT1 3160 FFT1 3160 FFT1 3160 FFT1 3160 FFT1 3160	-	3110 1	2 H H H H H H H H H H H H H H H H H H H
3130 H(2)1)-U#B1/B2 H(A)2) 3140 A(1)2)=-U#B3%B5/B2^2/B2^2/B23%(M%B8-F*B2)/C4^2 3150 A(2)2)=-U#B3%B5/B2^2+C3%(M%B8-F*B2)/C4^2 3160 RFINRN 4000 FFURN 4010 F 4020 FRINT<''''		3120	4(1、1)=1米日1/日2-(5米日4-5米日3)/(5米日5-1米28) メイカ・イン=1米日~1~2~1~5~5~1~1~4~5~2~1~4~1~4~2~2~2~2~2~2~2~2~2~2~2~2~2~2~2
3150 A(2,2)=-U*B3*B5/B2^2+C3*(M*F8-F*B2)/C4^2 3160 RETURN 4000 U9=A(1,1)*A(2,2)-A(2,1)*H(1,2) 4010 IF D9<>0 THEN 4050 4020 FRINT 'GGGGGGGG DET=0*		0975	4(2)1 - 11年11年11月21日、12年20日、12年20~17日年17日、17日21日、17日1日、17日1日第17日、17日1日第17日、17日1日第17日、17日1日第17日、17日1日
3160 RETURN 4000 [19=A(1,1)*A(2,2)-A(2,1)*H(1,2) 4010 IF D9<>0 THEN 4050 4020 FRINT 'GGGGGGGG DET=0*	~ ~	102120	×(2,2,2)===U*B3×B5/B2/B2/B2/C3*(X*B8=F*B2)/C4^2
4000 [9=A(1,1)%A(2,2)-A(2,1)%H(1,2) 4010 IF D9<>0 THEN 4050 4020 PRINT 'GGGGGGGG DET=0*		3160 1	KETURN.
4010 IF D9<>0 THEN 4050 4020 FRINT 'G666666 DET=0*		4000	1)7546(1,1)%4(2,2)-4(2,1)%4(1,2)
	~ ~	4010	IF D9<>0 THEN 4050 PRINT 'GGGGGGGG DET=0'
	;		

•

.

.

•

. . . .

* "	4030 STDP 4050 Z(1)=(-W(1)*A(2,2)+W(2)*A(1,2))/D9	
9	4060 Z(2)=(-W(2)*A(1,1)+W(1)*A(2,1))/D9	,
2	40/0 KETURN Hood Fey of the other of the states of the states	
89 D-	3080 REM CALCULU JE LA CANGABILIJAN DE LA LINEA 5090 REM CARGABILIDAD=152/SILi	
10	5100 REM SE DESPRECIA LA CONSTANTE DE ATENUACIÓN (W8=0)	
11	5101 W8=0 5102 DIM K3(2),K4(2),E5(2),E6(2)	
[]	5103 X(1)=X(1)*FI/180	
11	5104 X(2)=X(2)%PI/180 5110 X3(1)=E3%CDS(X(1))	
16	5120 K3(2)=-E3%SIN(X(1))	
. , . .	0140 N4(1)=E4*CUS(X(2))	
61	5150 Y2=K4(1)"2+K4(2)"2	
20	5120 E3(1)=(K3(1)*K4(1)+K4(2)+K3(2)*K4(1))/Y2 5120 E3(2)=(K3(1)*K4(2)+K3(2)*K4(1))/Y2	
<i>u</i>	5180 E5(1)=E5(1)-C05(49)	
5	5200 E5(2)=E5(2)/SIN(W7)	
25	5210 E4(2)=E5(1)	
26	15220 氏よく(1)=一氏5(2) 15230 国フ=(氏ふく1) 12+氏ろ(2) 12) 10,5米日402	
82	5235 E6(1)=E6(1)XE4~2	
29 20	<pre>>5240 FRINT @51:"CARGABILIDAD DE LA L/T= 'fE6(1);'P.U';' LONG= 'f27;''Nm'' " " '''''''''''''''''''''''''''''</pre>	
	5260 STOP	
26	6000 Z7=Z7+20 4400 GD TD 5240	•
-	6150 PAGE	•
	- 6160 FRINT "LUSUBRUTINA FARA GRAFIZAR LA CARGABILIDADJJJJ"	
۶C	61/0 FKINT ENTRE LUS VALURES DE LURGIUNI LARGABILIMATIONELARABILIZATATA 61/0 PETRIT "	
85	6190 INFUT A\$	
39	6195 PAGE	
40 41	6200 UIM LAIZUJICAIZU A910 FDR T=1 TD Z0	
	6220 FRINT 'L('\$1)'')=''; '''''''''''''''''''''''''''''''	
[}	6230 INPUT L(I)	
t ≎	6250 INPUT C(T)	
4.6	6260 NEXT I	
48	62/0 FKINI EXISTEN DAVOS DE DUTA CUTVAT (SI D NO) 6280 INPUT A\$	
4.5	6290 IF A\$="NO" THEN 2000	
3 5	\$310 FRINT "L(';1;')" + ;	
52	S320 INPUT L(I)	
5	6330 FKIRI UCTITTT = 7	
55	6350 NEXT 1	
8	6360 PRINT "Exister datos de otra curva? (Si o No)" 6370 INFUT As	٠
	6380 IF As='NO' THEN 7500	
65 60	63300 FDR I=61 TO 90 To	
. 11		
3		[]

.

.

.

í

. .

	AAIO TA		
· 5	6420 FF		
Ą	6430 IN	PUT C(I)	١
- -	6440 NE	XT I	
83	6450 PF	INI "Existen datos de otra curva? (Si o No)"	
6	6460 IN	FUT As	
10	6470 IF	A\$="ND' THEN 8000	
= :	6480 FL	IR I=91 TO 120	;
	XL 0022		
	4510 FF	<pre># = { . : : : : : : : : : : : : : : : : : :</pre>	
15	6520 IN	PUT C(I)	
16	6530 NE		
	70000 Pr		
	U 1004	EUPDRY 30,120,20,100	
20	7020 W	NDOW 0,300,0,25	
21	7030 A)		
72 4	10702	NG E\1710\1717 VE E\1710\77	
	7050 KI	RAM L(I+1)-L(I),C(I+1)-C(I)	
25	7050 NE		•••
26	7070 EN		
28	/500 Pf	(6):	
62	7501 V.	EUPORT 30,120,20,100	
30	M OIC/		
15 25	7530 M	10 E L(1), C(1)	•
	7540 FL	JR I=1 TO 29	
34	7350 KI	NRHW L(I+I)-L(I)/C(I+I)-C(I)	
35	V7570 MC	XII. (XI. 1.) (XI.) (XI	
36	7580 81	が、「「「は」」、「、、、、、、、、、、、、、、、、、、、、、、、、、、、、、、	
. 12 BI	7590 NE	XTI	
. 46	7500 EI	1D	
40			
41	8010 W	EWFURI 5011207201100	
	13020 h	cts.20,2	
7 # 3	18030 MI	0VE L(1),C(1) 0R I=1 TO 29	
1	30.70 FI	\Red L (1+1)~L(1),C(1),C(1).C(1)	
· · · · · · · · · · · · · · · · · · ·	10 0708		
18			
49 50	8090 FI	DRAU L(I+1)-L(I),C(I+1)-C(I)	
51	IN OOTS		
:	8120 FI		
1	8130 KI	12 14 L(I+1)-L(I),C(I+1)-C(I)	
	N OFTS		
5.6 .	8100 F	40E	•
	N TOPR	DEMPURI 501120120100	
59	8510 W	(NDQM 0,600)0,50 (NDQM 0,600)0	
: :			
]

• .

.

. .

r

			ι
	8530 HOVE L(1),C(1) 8540 FDR I=1 TD 29		
	8550 MUKH L(171/-L(1/)/C(171/-C(1/) 8560 NEXT I 18570 MOVE L(31),C(31) 0550 GDE T-31 TO 50		(
	8550 RURAM L(I+1)-L(I),C(I+1)-C(I) 86400 NEXT I 18610 MOVET I		
	8420 FOR I=61 TO 89 8430 RDRAW L(I+1)-L(I),C(I+1)-C(I) 8440 NEXT I		
	'8650 MOVE L(91),C(91) 8660 FOR I≓91 TO 119 8670 RDRAW L(I+1)-L(I),C(I+1)-C(I)		
	8680 NEXT I '8690 MOVE L(101),C(101) . 8700 RJRAW 120,0		
	'9710 MDVE L(80),C(80) 8720 RDRAW 120,0 8730 MDVE L(50),C(50)		
	8740 RUKAM 120,0 8750 MDVE L(40),C(40) 8760 RDKAM 120,0		
	18780 END		
			•
:		•	
• • •			
		• " "	
		C	

.






4.3 ANALISIS DE RESULTADOS Y LIMITACIONES DEL PROGRAMA

Antes de analizar este preciso tema conviene para fines de mejor comprensión del programa, ampliar el concepto del SIL (carga de la impedancia de sobretensión) el cual será usado indistintamente junto con el concepto de Potencia Natural.

Supondremos conocidas las siguientes ecuaciones (referencia $\underline{7}/$):

$$V = V_R \cosh \gamma l + I_R Zo \sinh \gamma l \qquad (4.4)$$
$$I = I_R \cosh \gamma l + \frac{V_R}{Zo} \sinh \gamma l \qquad (4.5)$$

para la tensión y la corriente en cualquier punto de una línea. Si suponemos una línea sin pérdidas de potencia activa (R = C = O) obtendremos a partir de las anteriores, las siguientes ecuaciones:

 $V = V_R \cos{(\beta l)} + j I_R Zo Sen (\beta l)$ (4.6)

$$I = I_R \cos(\beta l) + j \frac{V_R}{Zo} Sen(\beta l) \qquad (4.7)$$

Además indicaremos que la impedancia característica (Zo) y la SI (Seurge Impedance), impedancia de sobretensión serán conceptos usados indistintamente para una línea de transmisión sin pérdidas. Ahora bien, en lo que a los resultados mismos del programa se refiere podemos expresar lo siguiente:

- La curva de cargabilidad de una línea de transmisión muestra dos zonas: la primera debida a la limitación de caída de voltaje que se refiere a líneas de longitud corta y la segunda debida a la restricción del margen de estabilidad que se refiere a unalongitud mayor para las mismas líneas.
- Un aumento de la compensación serie se traduce en un aumento de la cargabilidad de la línea.
- 3) Un aumento de la compensación shunt casi no produce variación alguna en la cargabilidad de una línea.

4) Asumiendo una línea sin pérdidas de poten-

donde Zo es la impedancia característica, l es la longitud de la línea, γ es la constante de propagación y β es la constante de fase como es comúnmente conocido.

Si colocamos al final de la línea una carga igual a la impedancia característica Zo la potencia en el extremo receptor será:

$$P_{R} = \frac{V_{R}^{2}}{Z_{0}}$$
(4.8)

y la ecuación (4.6) se transforma en la siguiente:

$$V = V_R \cos (\beta 1) + j \frac{V_R^2}{Zo V_R}$$
 Zo Sen ($\beta 1$)

o lo que es lo mismo:

$$V = V_R (\cos \beta l + j \sin \beta l) = V_R e^{j\beta l}$$
 (4.9)

esto es, la tensión a lo largo de la línea permanece en valor absoluto invariable, encontrándose únicamente una diferencia de ángulo entre el comienzo y el final de la línea de $\delta = \beta l$.

Es por esto que la potencia P $_{N} = \frac{V_{R}^{2}}{Zo}$ es llamada Potencia Natural. cia activa (R = C = O), el cociente entre la cargabilidad de la línea y su SIL es independiente de los parámetros eléctricos de la línea, dependiendo exclusivamente de la línea y de sus voltajes terminales, como puede verse a continuación.

Conociendo que:

Zp ·	=	impedancia serie de la línea por Km.
Yр	=	admitancia shunt de la línea por Km.
Zo	Ξ.	√ Zp/Yp. (4.10)
Ϋ́	=	$\alpha + j\beta = \sqrt{Zp Yp}$, constante de
		propagación (4.11)
α	=`	constante de atenuación.
β	=	constante de fase.
Es,	Er	= voltajes en los extremos emisor y
		receptor (complejos) (4.12)
Is,	Ir	= corrientes en los extremos de la lí-
		nea (complejas) (4.13)

Entonces:

$$S_{R} = P_{R} + j Q_{R} = E_{R} I_{R}^{*}$$
(4.14)

e

$$I_{R} = \frac{E_{S} - E_{R}}{2} - \frac{Y}{2} E_{R} = \frac{2E_{S} - 2E_{r} - 2YE_{r}}{22} \qquad (4.15)$$

Siendo:
$$\frac{Y}{2} = -\frac{1}{Z_{0}} \text{ thg } -\frac{Y_{1}}{2} \qquad (4.16)$$

como se indicó anteriormente.

Donde:

Cuando todas las cantidades están expresadas en p.u., se tendrá:

$$\frac{S_{R}}{SIL} = \frac{E_{r}I_{r}^{*}}{\frac{1}{SI}} = SI \left(\frac{2E_{S} - 2E_{r} - ZYE_{r}}{2Z}\right)^{*} E_{r} =$$

 $= SI \left[\frac{2 \frac{E_S}{E_r} - 2 - (Zo \sinh Yl) \left(\frac{2}{Zo} tgh \frac{1}{2}\right)}{2Zo \sinh (Yl)} \right]^* \left| E_r \right|^2$ $= \frac{SI}{Zo^*} \left(\frac{\frac{E_S}{E_r} - \cos (Yl)}{\sinh (\beta l)} \right) \left| E_r \right|^2 \quad (4.17)$

Ahora, como la resistencia R de una línea es mucho menor que su reactancia inductiva X, la constante de atenuación, α , es muy pequeña, y la constante de propagación γ se aproxima a la constante de fase, j β , y también Zo^{*} se aproxima a SI. Entonces la ecuación (4.17) se reduce a:

$$\frac{S_{R}}{SIL} = j \frac{\left(\frac{E_{S}}{E_{R}}\right)^{*} - \cos(\beta l)}{Sen(\beta l)} \left| \frac{E_{R}}{E_{R}} \right|^{2}$$
(4.18)

Como limitaciones del programa, podemos indicar que el proceso es relativamente lento, tardándose aproximadamente una hora para la obtención de todos los resultados. Además no funciona cuando se hace la compensación shunt igual al 100% porque en este caso se trabaja con coeficientes muy grandes que salen del marco de capacidad de la máquina. En cualquier otra situación funciona perfectamente bien.

CAPITULO V

APLICACIONES DEL PROGRAMA DIGITAL PARA CALCULAR LA CARGABILIDAD EN LINEAS DE TRANSMISION

5.1 GENERALIDADES

Se ha estimado conveniente, y como aplicación del programa que se presenta en el capítulo anterior, realizar un estudio de las líneas que conforman la red actual del Sistema Nacional Interconectado en lo referente a su cargabilidad. En el plano que se presenta a continuación se puede apreciar dicha red que nos facilita su estudio. Conviene indicar, además, que se han contemplado para las diversas líneas cuyo estudio se muestra también a continuación, varias posibilidades en lo que a compensación se refiere. Así, pues, los primeros resultados de Cargabilidad corresponden a la cargabilidad de la línea sin ningún tipo de compensación y luego se consideran tanto ciertos casos tomandos al azar de compensación serie porcentual como de compensación shunt, y ésta a su vez dividida a manera de



dos alternativas que no significan otra cosa que un estudio más completo de la línea; estas alternativas son, a saber, N1 que es la compensación shunt al comienzo de la línea mirada desde el lado de transmisión y N2 que es la compensación shunt al final de la línea.

Por otro lado, y en lo que a las dos restricciones del programa se refiere, se ha creído necesario presentar los resultados para varios casos de dichas restricciones que son: Margen de Estabilidad y Caída de Voltaje a lo largo de la línea. No debe olvidarse, sin embargo, que los resultados de cargabilidad vienen expresados en por unidad de la potencia natural o SIL que tiene un valor determinado para cada línea y que se ha explicado ampliamente en capítulos anteriores.

	EL SISTEMA NACIONAL INTERCUNECIADU ALIVAL
]* 	INEA FASCUALES - QUEVEDO ********************
ב <u>ר</u>	=0+000295 ·····
Ϋ́́α	=0.000566
Ľ,	ONGITUD= 144 Km
Ξĉ	ARGEN DE ESTABILIDADE 352 Arba ne nou raier esta arba arba arba arba arba arba arba ar
5	אדהא הב המרואסב מע
63	ARUABILIDAD(Sin compensacion)=0.48757 p.u. ARGABILIDAD(Compensacion serie 50%)=1.78101 p.u.
	INEA QUEVEDO - SANTO DOMINGO
*	*****************
2 2	015000.0
< E	
žò	ARGEN DE ESTABILIDAD=16% Aida de voltaje=5%
00	AKGABILIDAD(Sin compensacion)=0.98753 p.u. AKGABILIDAD(Compensacion serie 50≿)=6.45107 p.u.
ڌ	
	INEA-SANTO DOMINGO SANTA ROSA
ŝ	=0,000311
Xal	
έŭ	AKDEN DE ESTABLLIDADEZOZ AIDA DE VOLTAJE=4%
300	ARGABILIDAD(Sin compensacion)=1.63344 p.u. ARGABILIDAD(Compensacion serie 50%)=4.17898 p.u. ARGABILIDAD(Compensacion serie 30%)=3.85099 p.u.
<u>ت</u>	ANGABILIDAD COMPENSATION SHURT YOK JAKINI PAUL PAUL

•

. ._

R=0.000701 X=0.002447 X=0.00257 B=0.00257 LONGITU2=105 UANUEN PE EE UAIDA DE VOL CAIDA DE VOL CARGABILIDAI	
CARGABILIDA CARGABILIDA CARGABILIDA CARGABILIDA	Kin
CARGABILIDAL CARGABILIDAL CARGABILIDAL	TAJE=5%
	/(Sin compensacion/=4.51467 P.u. /(Compensacion/serie 50%)=6.16466 P.u. /(Compensacion serie 20%)=3.57728 P.u.
L (NEH VICEN)	ТИН — ІЬйККА КЖЖЖЖЖЖЖЖЖ
R=0.000710 X+0.002608	
рания 10001100 1000100 1000100 100010 1000000 1000000 10000000 1000000 100000000	Km stabilidab=352
CARGABILIDAI	l(Sin comPensacion)=3,58776 P.u.
CHRGABILIDHI CARGABILIDHI CARGABILIDHI	ACOMPENSACION SETIE 30X)=5.91216 P.U H(ComPensacion serie 20X)=5.91216 P.U
LINEA PUCARE	A - AMBATO
ሰ.ኮሞ ቀ ቀ ቀ ጥ ጥ ጥ ጥ ጥ ጥ ጥ ጥ ጥ ጥ ጥ ጥ ጥ ጥ ጥ ጥ	
N=0.000710 X=0.002477 B=0.000267	
LONGTTUD=30 NARGEN DE EE CAIDA DE VOL	Kun ITABILIDAD=52%
CARGABILIDA CARGABILIDA CARGABILIDA	(Sin compensacion)=22.60243 P.u. (Compensacion serie 20%)=27.28378 P.u. ((compensacion serie 20%)=26.2828 P.u.
CARGABILIDAL CARGABILIDAL CARGABILIDAL	recommensation shurt N2=50%)=22.63754 p.u.
NULA: 105 VE N1=600 N2=600	ilores de K/X/#/ estan en P.u./km Pensación shurt al comienzo de la línea Prensación shurt al final da la línea

•

-¹.

• .

•

ANALISIS DE RESULTADOS Y ALCANCES DEL PROGRAMA

53.

Ante todo, se debe indicar, que en todos los casos se ha introducido como dato del programa un voltaje en el lado de transmisión de 1.06 p.u. el cual se toma como referencia para estudiar las diferentes posibilidades de caída de voltaje a lo largo de la línea. Por otro lado, es de tener en cuenta la utilidad práctica que presenta el programa para poder realizar cualquier tipo de estudio de cargabilidad aplicado a una línea indiferente de nuestro sistema de transmisión poniendo especial cuidado en introducir correctamente los datos que requiere el programa; es decir, las constantes de la línea de transmisión vendrán expresadas en p.u./Km. y la longitud de la línea en Km.

En cuanto al análisis de resultados se refiere, éstos no son otra cosa que una manera de comprobar los estudios teóricos realizados anteriormente y que a simple vista puede decirse son los siguientes:

> a) La compensación serie optimiza la cargabilidad de una línea de transmisión independientemente de su longitud.

b) La compensación shunt consigue similar efecto.

Sin embargo puede observarse de acuerdo a los resultados presentados que en ciertos casos se consigue diferentes respuestas para los mismos valores de compensación N1 y N2 pero ambos están orientados en el mismo sentido, es decir a aumentar la máxima potencia de transmisión.

c) En una línea de transmisión, y a medida.que aumenta su longitud, es la restricción de caída de voltaje la que actúa primero y luego se hace la restricción del margen de estabilidad indiferentemente de cuáles sean los valores a ellas asignados.

Sin embargo, debe decirse, que la duración de una corrida completa oscila entre 20 y 30 minutos lo cual puede explicarse por el hecho que la computadora se vuelve bastante lenta para programas que tienden a copar su memoria.

neas convencionales aéreas aparece como el . más favorable en los tiempos actuales.

- e) La limitación de estabilidad de líneas largas no está presente para transmisión en corriendirecta. Las ventajas de transmisión con corriente continua se incrementan con la distancia de transmisión y con el costo de la línea por unidad de longitud.
- f) La compensación shunt, la cual es generalmente requerida para propósitos de control de sobrevoltaje tiene un efecto decreciente en la cargabilidad.
- g) El criterio de la caída de voltaje tiene una influencia primaria en la cargabilidad de líneas cortas, mientras que el criterio de estabilidad tiene una influencia primaria en líneas largas.
- h) Asumiendo una línea sin pérdida, el cociente
 de la cargabilidad de la línea a su SIL es
 independiente de los parámetros eléctricos

de la línea. Depende exclusivamente de la · longitud de la línea y de los voltajes terminal.

APENDICE

FORMA DE UTILIZACION DEL PROGRAMA DIGITAL PARA OBTENER LAS CURVAS DE CARGABILIDAD DE UNA LINEA DE TRANSMISION MEDIANTE UN MODELO MATEMATICO

El modelo matemático utilizado es el que se muestra en la Figura 4.1 y contempla los siguientes parámetros de entrada que corresponden a un sistema simple con un circuito PI nominal:

51(1)	Ξ	resistencia	serie	del	circuito	ΡI	nominal	de	la
			/// m						
			· KIII •						

- S1(2) = reactancia serie del circuito PI nominal de la L/T en p.u./Km.
- P1(2) = susceptancia en paralelo del circuito PI nominal de la L/T en p.u./Km.
- X1(2) = reactancia terminal del Lado de la fuente en p.u.
- X2(2) = reactancia terminal del lado de la carga en p.u.
 E3 = módulo del voltaje al comienzo de la línea en p.u.

.106

5

módulo del voltaje en el lado de la carga (nor-Ξ malmente este valor será de 1 p.u. y se lo toma- . rá como voltaje de referencia). compensación en serie de la L/T (en %). = compensación en shunt al comienzo de la L/T = (en %), compensación en shunt al final de la L/T (en %). = valor límite del ángulo en el lado de la fuente = (en radianes). Este valor corresponde a la res- \leq tricción del límite de estabilidad en estado estacionario. módulo del voltaje al final de la línea en p.u. Ξ longitud inicial de la línea de transmisión (en Ξ Km.).

E 2

Ν

N1

Ν2

Z 8

Ζ9

Ζ7

- NOTA: el valor de Z9 corresponde a la segunda restricción del programa que es el de la caída de voltaje a lo largo de la línea.
- T1 = valor inicial (en radianes) del ángulo en el lado de la fuente.

Las variables de salida del programa son las siguientes:

E4 = valor del voltaje al final de la línea en p.u.

- E1 = voltaje en el lado de la fuente en p.u.
- T1 = valor del ángulo (en radianes) en el lado de la fuente.
- N = número de iteraciones que se han efectuado. Si se hubieren realizado 500 iteraciones el programa se detiene automáticamente pues se considera que es un número suficientemente alto.
- W7 = módulo de la cargabilidad de la línea en p.u. del SIL (o Potencia Natural).

E6(1) = cargabilidad real de la línea en p.u. del SIL.

Además tenemos las siguientes variables:

U1 = constante de propagación.

Zo = impedancia característica.

- Z1 = nueva impedancia serie del circuito PI equivalente.
- Y1 = nueva admitancia shunt del circuito PI equivalente.

Se debe indicar que si se hubieran obtenido en la unidad de salida los valores de cargabilidad conjuntamente con los valores de longitud de la línea, en la pantalla aparecerá lo siguiente:

STOP IN LINE 5260 PRIOR TO LINE 6000

entonces, y únicamente si se desea grafizar estos valores se deberá accionar en el teclado lo siguiente:

RUN 6150

y luego se deberá presionar la tecla RETURN.

REFERENCIAS BIBLIOGRAFICAS

- GRUNDLAGEN DER UBERTRAGUNG ELEKTRISCHER ENERGIE, P..
 Denzel. Springer Verlag, pags. 350-355. Berlin 1966.
- ANALYTICAL DEVELOPMENT OF LOADABILITY CHARACTERISTICS FOR EHV AND UHV TRANSMISSION LINES. R.D. Dunlop, R. Gutman, P. Marchenko. Transactions IEEE, Marzo 1979. pags. 606-617.
- 3. ELECTRICAL TRANSMISSION AND DISTRIBUTION REFERENCE BOOK. Westinghouse Electric Corporation. Pennsylvania, 1964. pag. 479.
- AMERICAN STANDARD DEFINITIONS OF ELECTRICAL TERMS, American Institute of Electrical Engineers, Nueva York, 1942.
- ANALISIS DE SISTEMAS ELECTRICOS DE POTENCIA, William
 D. Stevenson, McGraw-Hill, 1978, pag. 342.

تي.

- 6. ESTUDIO DE UNA LINEA DE TRANSMISION MEDIANTE UN MO-DELO. M. Ramiro Rodas P., 1970.
- ELEKTRISCHE ENERGIEUBERTRAGUNG UND VERTEILUNG, Walter
 V. Mangoldt, Siemens, 1960, pags. 64-74.
- 8. CURSO DE LINEAS DE TRANSMISION PARA PROFESIONALES, Julio Doggenweiler, ENDESA, 1972.
- BERECHNUNG ELEKTRISCHER VERBUNDNETZE, H. Edelmann,
 Springer Verlag, Berlin, 1963, pags. 194-198.
- DREHSTROM HOCHSTSPANNUNGSUBERTRAGUNG, Siemens, pags.
 18-25.
- STABILITY OF LARGE ELECTRIC POWER SYSTEMS, Richard
 T. Byerty, Edward W. Kimbark, TRANSACTIONS IEEE, Febrero 1937, pags. 260-280.
- 12. ELECTRIC POWER TRANSMISSION, M.P. Weinbach, The Macmillan Company, New York, 1948.
- 13. CURSO DE ENGENHARIA DE OPERACAO DE SISTEMAS ELECTRI-COS (DESPACHO E SUBDESPACHO), Electrobras, Noviembre 1979.

14. POWER SYSTEM STABILITY, Vol. 1, Selden B. Crary, New York, 1945, Capítulo 3 y Capítulo 7.

۶

5

Ø

z · *