

(17) 1157

INSTITUTO DE INGENIERIA ELECTRICA - Departamento de POTENCIA
Curso de Máquinas Eléctricas (5602) – Examen Febrero 2014 – 14 de Febrero 2014.

Examen Parcial

Pregunta No. 1 (35%): Estabilidad de Máquinas sincrónicas de polos lisos en régimen lineal
 Una MS trifásica de rotor cilíndrico y sin saturación, de la cual se conocen sus parámetros (reactancia sincrónica X_s y resistencia de estator R_s despreciable), se encuentra funcionando como generador movida por un motor primario, y conectada en sus bornes a su tensión nominal V_s (entre fase y neutro) a una red trifásica de frecuencia constante y cuya tensión es independiente de la corriente inyectada.

- a) (8/35) Suponiendo que ni la potencia del motor primario ni la corriente de estator limitan la potencia eléctrica entregable por MS, sino que en este caso la limitación está dada por la corriente de excitación ($E_{máx} = k^* i_{exc\ máx}$) y el ángulo de guarda γ , expresar la máxima potencia activa entregable en régimen permanente por MS en sus bornes, en función de $V_{s,nom}, E_{máx}, X_s$ y el ángulo γ .

Suponiendo ahora que, estando en la situación anterior de máxima potencia activa entregada por MS, se produce una reducción de tensión permanente en la red (y por lo tanto en bornes de MS) de $V_{s,nom}$ a $\alpha^{*}V_{s,nom}$ ($\alpha < 1$):

- b) (10/35) Calcular la máxima reducción de tensión teóricamente posible de modo de tener aún un funcionamiento que pueda ser estable en régimen permanente, entregando la misma potencia activa que en a), y sin modificar la corriente de excitación de su valor máximo. Se expresará ese valor mínimo de α en función de $V_{s,nom}, E_{máx}, X_s$ y el ángulo γ .
- c) (17/35) Empleando la "Ley de las Áreas" determinar la máxima reducción realista de tensión admisible en las mismas condiciones anteriores, de forma que durante el transitorio resultante del cambio de tensión MS permanezca estable. Hacer un gráfico explicando la forma de aplicación de la "Ley de las Áreas" en este caso, y expresar las relaciones que determinan el valor mínimo de α , sin resolver esas ecuaciones.

Pregunta No. 2 (35%): Fuerzas y pares en circuitos magnéticos

Se tiene un convertidor electromecánico de rotación con 2 bobinas eléctricas, una en el rotor (subíndice 1) y otra en el estator (subíndice 2). Se conoce la matriz de los flujos totales Ψ_1 y Ψ_2 enlazados por ambas bobinas en función de las corrientes:

$$\begin{bmatrix} \Psi_1 \\ \Psi_2 \end{bmatrix} = \begin{bmatrix} L_1 & M \cos \theta \\ M \cos \theta & L_2 \end{bmatrix} \cdot \begin{bmatrix} i_1 \\ i_2 \end{bmatrix}$$

Donde θ representa la coordenada angular de posición del rotor. El dispositivo trabaja en régimen lineal, las inductancias L_1, L_2 y M son constantes.

Se pide (justificando las respuestas):

- a) (5/35) Determinar la expresión del par electromagnético F de este dispositivo.
- b) (12/35) Suponiendo que el rotor está girando a una velocidad dada Ω , constante, que la corriente i_1 es continua, de valor constante, y que la corriente i_2 es alterna sinusoidal de pulsación eléctrica ω , indicar cuál debe ser la frecuencia de i_2 (o su pulsación eléctrica) para que el par electromagnético medio sea distinto de cero.
- c) (18/35) Suponiendo que el bobinado 1 tiene resistencia despreciable (=0 en la práctica) y, a diferencia de b) se encuentra ahora cortocircuitado, determinar la expresión del par electromagnético F en este caso e indicar cuál debe ser la frecuencia de i_2 para que el par electromagnético medio sea distinto de cero cuando el rotor gira a velocidad Ω constante.

Pregunta No. 3 (30%): Diagrama de Mordey.

- a) (15/30) Describir el diagrama de Curvas "en V" (o diagrama de Mordey) de una Máquina Sincrónica (MS) de polos lisos en régimen lineal. Indicar qué parámetros del funcionamiento de la máquina se grafica en abscisas y en ordenadas, y qué familia de curvas se representa en el diagrama, bajo qué hipótesis.
- b) (15/30) A partir del diagrama fasorial de la MS, supuesta con resistencia de fase de estator despreciable, dar una explicación a la forma general de la familia de curvas representada en el diagrama de Mordey, para $P \neq 0$ y $P = 0$.

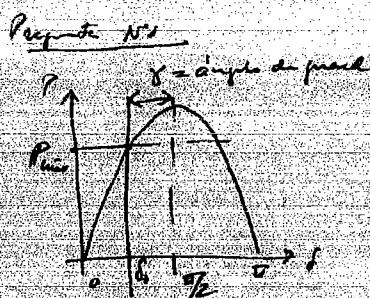


(17)

2157

INSTITUTO DE INGENIERIA ELECTRICA - Departamento de POTENCIA
Curso de Máquinas Eléctricas (5602) – Examen Febrero 2014 – 14 de Febrero 2014.

Pregunta 1



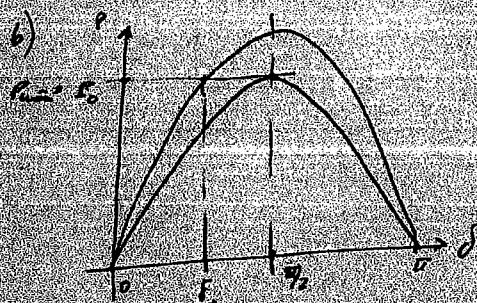
$$P = \frac{3V_{\text{nom}} E}{X_s} \cos \delta$$

$$P_{\text{máx}} = \frac{3V_{\text{nom}} E_{\text{máx}}}{X_s} \sin \delta$$

$$\sin(\frac{\pi}{2} - \delta) = \cos \delta$$

$$\cos \delta_0 = \frac{P}{E} \cdot \gamma$$

$$\Rightarrow P_{\text{máx}} = \frac{3V_{\text{nom}} E_{\text{máx}} \cos \gamma}{X_s}$$

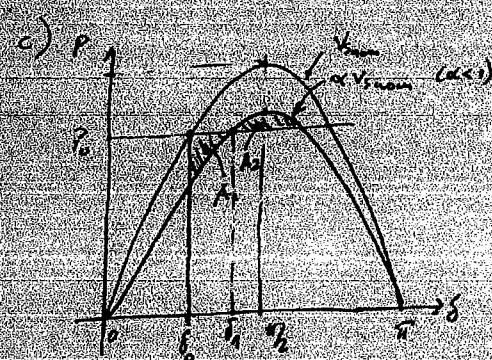


Reducir en el eje X la parte de potencia:

$$P_{\text{máx}} = \frac{3V_{\text{nom}} E_{\text{máx}}}{X_s}$$

$$\frac{3V_{\text{nom}} E_{\text{máx}}}{X_s} \cos \delta_0 = \frac{3V_{\text{nom}} E_{\text{máx}} \cos \gamma}{X_s}$$

$$10_{\text{máx}} = \cos \gamma$$



Establecer el momento aplicado
en la curva de la potencia:

$$A_1 = \int_{\delta_1}^{\delta_2} (\sin \delta_0 - \alpha \sin x) dx$$

$$A_2 = 2 \int_{\delta_1}^{\delta_2} (\alpha \sin x - \sin \delta_0) dx$$

$$A_1 = \sin \delta_0 (\delta_1 - \delta_0) + \alpha [\cos \delta_1 - \cos \delta_0]$$

$$A_2 = 2 \left[\alpha \left(\cos \delta_1 - \cos \frac{\pi}{2} \right) - \sin \delta_0 \left(\frac{\pi}{2} - \delta_1 \right) \right] = 2 \alpha \cos \delta_1 - 2 \sin \delta_0 \left(\frac{\pi}{2} - \delta_1 \right)$$

$$\textcircled{1} \quad (A_1 - A_2) \cos \delta_1 + \alpha \cos \delta_1 - \alpha \sin \delta_0 = 4 \alpha \cos \delta_1 - 2 \cos \delta_1 \left(\frac{\pi}{2} - \delta_1 \right)$$

$$\textcircled{2} \quad (A_2 - A_1) \cos \delta_1 - \alpha \cos \delta_1 - \alpha \cos \delta_1 - 2 \cos \delta_1 \left(\frac{\pi}{2} - \delta_1 \right) \quad \delta_0 = 90^\circ$$

$$\textcircled{3} \quad \alpha \sin \delta_1 = \sin \delta_0 \quad \text{se determina}$$

3157

INSTITUTO DE INGENIERIA ELECTRICA - Departamento de POTENCIA
Curso de Máquinas Eléctricas (5602) – Examen Febrero 2014 – 14 de Febrero 2014.

Pregunta 2

Pregunta 2

(1)

$$\begin{bmatrix} \dot{\varphi}_1 \\ \dot{\varphi}_2 \end{bmatrix} = \begin{bmatrix} L_1 & M_{12}\cos\theta \\ M_{21}\cos\theta & L_2 \end{bmatrix} \begin{bmatrix} i_1 \\ i_2 \end{bmatrix} \quad \begin{bmatrix} \varphi_1 \\ \varphi_2 \end{bmatrix} = [X(\theta)] \begin{bmatrix} i_1 \\ i_2 \end{bmatrix}$$

Relación Lineal:

$$P = \frac{1}{2} [Z]^{-1} \left[\frac{\partial Z}{\partial \theta} \right] [i] \quad (\text{relación general para sistemas lineales})$$

$$P = \frac{1}{2} [Z]^{-1} \begin{bmatrix} i_1 \\ i_2 \end{bmatrix} \left[\begin{bmatrix} L_1 & M_{12}\cos\theta \\ M_{21}\cos\theta & L_2 \end{bmatrix} \right] \begin{bmatrix} i_1 \\ i_2 \end{bmatrix} =$$

$$P = -\frac{1}{2} [Z]^{-1} \begin{bmatrix} i_1 \\ i_2 \end{bmatrix} \begin{bmatrix} 0 & M_{12}\sin\theta \\ M_{21}\sin\theta & 0 \end{bmatrix} \begin{bmatrix} i_1 \\ i_2 \end{bmatrix} = -\frac{1}{2} [Z]^{-1} \begin{bmatrix} i_1 \\ i_2 \end{bmatrix} \begin{bmatrix} M_{12}i_2 \sin\theta \\ M_{21}i_1 \sin\theta \end{bmatrix}$$

a) $\boxed{P = -M \dot{\theta}_1 i_2 \sin\theta}$

b)

$$\dot{\varphi}_1 = \omega t = \dot{\varphi}_{10}$$

$$\theta = \theta(t) = \omega t + \theta_0$$

$$i_2(t) = \sqrt{2} I_2 \cos(\omega t - \varphi)$$

$$P = -M \dot{\varphi}_{10} \sqrt{2} I_2 \sin(\omega t + \theta_0) \cos(\omega t - \varphi)$$

$$\sin a \cos b = \frac{1}{2} [\sin(a+b) + \sin(a-b)]$$

$$P = -M \dot{\varphi}_{10} \sqrt{2} I_2 \frac{1}{2} [\sin((\omega t + \theta_0) + (\theta_0 - \varphi)) + \sin((\omega t + \theta_0) - (\theta_0 - \varphi))] \rightarrow \text{Siempre } P \neq 0?$$

Para que $\bar{P}_m = \frac{1}{T} \int_0^T P(t) dt \neq 0 \Rightarrow T \omega = w \quad (\text{condición para la cancelación de la frecuencia})$

$$\boxed{\bar{P}_m = -\frac{\sqrt{2}}{2} M \dot{\varphi}_{10} I_2 \sin(\theta_0 + \varphi)}$$

c) Bobina 2 en entrañamiento:

$$v_1 = \tau_1 \dot{\varphi}_1 + \frac{d\varphi_1}{dt}, \quad \text{si } \tau_1 = 0, \text{ y } \dot{\varphi}_1 = 0 \Rightarrow \frac{d\varphi_1}{dt} = 0$$

como debe ser un sistema: $\Rightarrow \omega \neq 0$

$$0 = L_1 \dot{i}_1 + M_{12}\cos\theta i_2$$

$$\dot{\varphi}_2 = M_{12}\cos\theta \dot{i}_2$$

$$\dot{i}_1 = -\frac{M_{12}\cos\theta}{L_1} \dot{i}_2 \rightarrow \dot{\varphi}_2 = M_{12}\cos\theta \left(-\frac{M_{12}\cos\theta}{L_1} \dot{i}_2 \right) + L_2 \dot{i}_2$$

$$\dot{\varphi}_2 = L_2 \underbrace{\left[1 - \frac{M_{12}^2 \cos^2\theta}{L_1 L_2} \right]}_{L_2(\theta)} \dot{i}_2$$

$$\boxed{P = \frac{1}{2} \frac{\partial L_2}{\partial \theta} \dot{\varphi}_2^2}$$



(2)

$$P = \frac{1}{2} L_2 \left[-\frac{M^2}{L_1 L_2} 2 \cos \theta (-\sin \theta) \right] I_2^2$$

$$P = \frac{1}{2} \frac{M^2}{L_1} \underbrace{\sin \theta \cos \theta I_2^2}_{\frac{1}{2} \sin 2\theta} \underbrace{(\sqrt{2} I_2 \cos(\omega t - \phi))^2}_{1 + \cos 2(\omega t - \phi)}$$

$$P = \frac{M^2 I_2^2 \sin 2\theta \cos^2(\omega t - \phi)}{L_1} \frac{1 + \cos 2(\omega t - \phi)}{2}$$

$$P = \frac{1}{2} \frac{M^2 I_2^2}{L_1} \sin 2(\omega t + \theta_0) [1 + \cos 2(\omega t - \phi)]$$

$$P = \frac{1}{2} \frac{M^2 I_2^2}{L_1} \left\{ \sin 2(\omega \Omega t + \theta_0) + \underbrace{\sin 2(-\Omega t + \theta_0) \cos 2(\omega t - \phi)}_{\frac{1}{2} [\sin(2(\Omega t + \omega)t + \theta_0 + \phi) + \sin(2(\omega t - \phi))]} \right\}$$

$$P_m = \frac{1}{T} \int P(t) dt \neq 0 \quad \text{Sólo si } \boxed{\omega = \omega_0} \quad \begin{array}{l} \text{fuerza constante} \\ \text{con la "condición de} \\ \text{funcionamiento de sincronismo} \end{array}$$

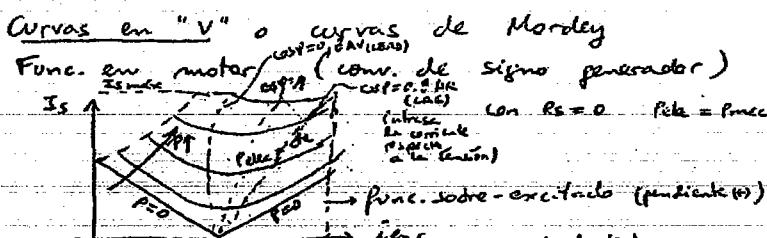
Obs. conceptual: Este funcionamiento es similar al de una máquina de inducción "mono-fásica" (En este caso ideal sin armónicos), estator y rotor, es decir como en las máquinas mono-fásicas de inducción, que solo tienen mono-fásico el estator.)

Pero la condición de rotar con resistencia = 0 implica que el rotor no puede tener pendiente, y por lo tanto el único funcionamiento posible es con el modo sincrónico $\omega = \omega_0$.

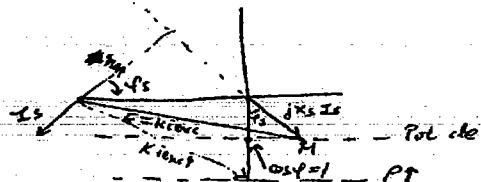


INSTITUTO DE INGENIERIA ELECTRICA - Departamento de POTENCIA
 Curso de Máquinas Eléctricas (5602) – Examen Febrero 2014 – 14 de Febrero 2014.

Pregunta 3



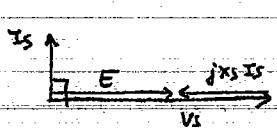
Se pueden explicar con el diagrama de Behn-Eschendorf.



La I_S ↑ hasta $\omega S^2 = 1$ y luego T
 (ver curva V y este dibujo)

$\omega \uparrow P_mec \Rightarrow$ el mínimo se produce para $i_{exc} >$ (se ve t.d. en las curvas V)

$$\begin{aligned} E &= V_S + X_S I_S \\ k_{exc} &= V_S + X_S I_S \quad (\text{pendiente } +jX_S) \\ I_S &= \frac{1}{X_S} (k_{exc} - V_S) \rightarrow \text{relación lineal entre } I_S \text{ y } i_{exc}. \\ &\quad (-\text{en otras, pues curvas en } V \text{ se hacen con conv. g. motor}) \end{aligned}$$



$$E = V_S - X_S I_S$$

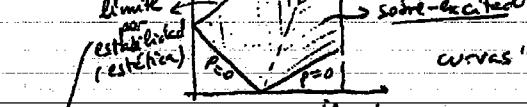
$$k_{exc} = V_S - X_S I_S$$

$$I_S = \frac{1}{X_S} (V_S - k_{exc}).$$

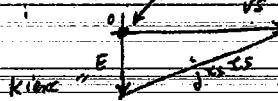
$X_S \rightarrow$ zona de pendiente $(+jX_S)$ de curvas "V".

sob-excitado

Hay límites:



Relación no lineal entre I_S e i_{exc} .



aroma con $i_{exc} = 0$, hasta I_S límite T

(estoy en límite de estabilidad)

Las curvas "V" pueden revalidarse experimentalmente (o sacarse del modelo de Behn-Eschendorf) \Rightarrow al T_{exc} puede aparecer saturación (con $i_{exc} \gg I_S$ alta). Se tiene en cuenta entonces que X_S no es constante.