

Examen de Sistemas Lineales 1

12 de diciembre del 2005

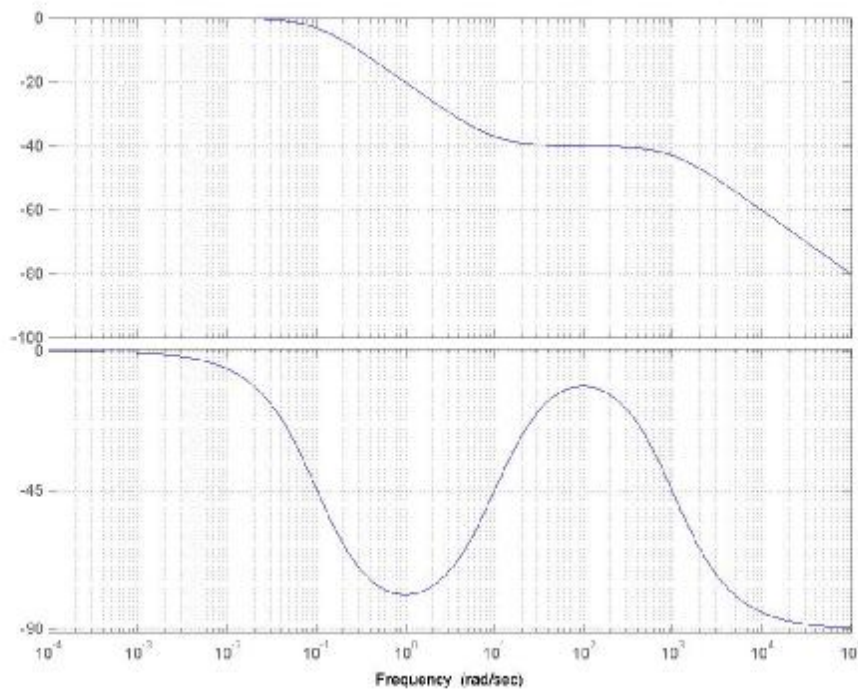
Se recuerda que para aprobar la prueba es necesario tener al menos un ejercicio completo. Se sugiere justificar o explicar cada uno de los pasos realizados. Si utiliza algún resultado o propiedad, enúncielo correctamente.

Ejercicio 1

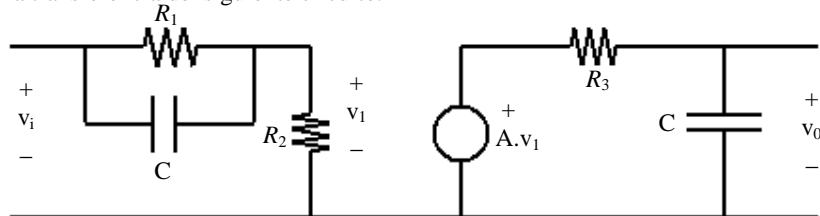
En la figura se muestran los Diagramas de Bode reales de una transferencia $H(j\omega)$.

- a) Se sabe que $H(j\omega)$ es de la forma $H(j\omega) = \frac{\omega_0(j\omega + a)}{(j\omega + b)(j\omega + c)}$, con ω_0 , a , b y c reales y positivos.

A partir de los Diagramas, asignar valores razonables a ω_0 , a , b y c . **Justificar.**



- b) Hallar la transferencia del siguiente circuito.



- c) Se sabe que $R_1 = \frac{R_3}{100}$ y que $\omega_3 = \frac{1}{R_3 C} = 0,1 \text{ rad/s}$. Hallar R_2 (en función de R_1) y A tales que la transferencia del circuito sea $H(j\omega)$.
- d) Hallar exactamente la frecuencia ω_C a la cual el circuito introduce en régimen una atenuación a la salida de 2 db.

Ejercicio 2

Sea el circuito de la figura 1, en régimen sinusoidal y con el **transformador perfecto**.

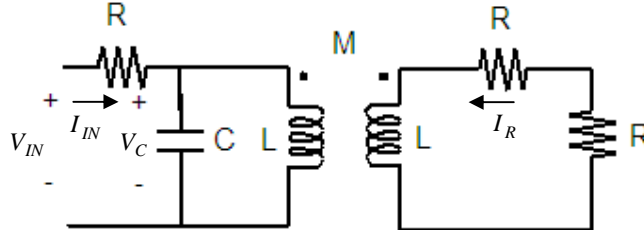
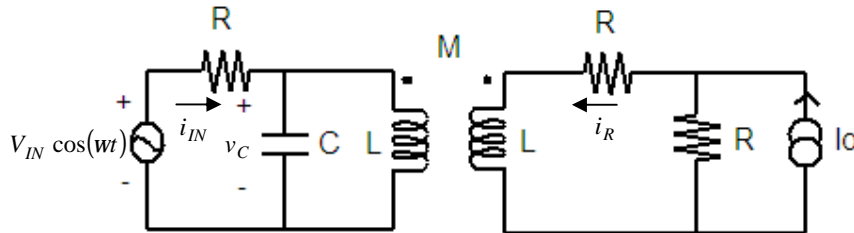


Figura 1

- Calcular la transferencia $H(j\omega) = \frac{V_C(j\omega)}{V_{IN}(j\omega)}$
- Deducir las expresiones para las transferencias $G_1(j\omega) = \frac{I_R(j\omega)}{V_{IN}(j\omega)}$ y $G_2(j\omega) = \frac{I_{IN}(j\omega)}{V_{IN}(j\omega)}$

Sea el circuito de la figura 2, con fuente de **tensión alterna**, fuente de **corriente continua** y con el **transformador perfecto**.



Datos:

$$V_{IN} = \sqrt{2} \cdot 220V \quad I_O = 10A$$

$$R = 1\Omega \quad L = 10mH \quad C = 1mF$$

$$\omega = 100p \frac{rad}{s}$$

Figura 2

- Calcular las expresiones temporales en régimen para $v_C(t)$, $i_{IN}(t)$ e $i_R(t)$. **Justificar claramente como trabaja con las fuentes y el circuito resultante en cada caso.**
- Representar en un diagrama, los fasores asociados a los términos sinusoidales de $v_C(t)$, $i_{IN}(t)$ e $i_R(t)$. Incluir también el fasor asociado a la fuente de tensión.
 - Ubicar a grandes rasgos (darle importancia al sentido), el fasor asociado al término sinusoidal de $i_C(t)$ (corriente por el condensador C).
 - Hallar gráficamente el fasor asociado al término sinusoidal de la corriente por el primario del transformador. **Justificar**
- Calcular la potencia activa consumida a la fuente de tensión.
 - Calcular la potencia consumida a la fuente de corriente.

Examen de Sistemas Lineales 1

29 de julio del 2005

Se recuerda que para aprobar la prueba es necesario tener al menos dos preguntas completas. Se deberá justificar o explicar cada uno de los pasos realizados. Asimismo se pide justificar debidamente las afirmaciones realizadas. Si utiliza algún resultado o propiedad, enúncielo correctamente. Si tiene dudas respecto a si debe probar o no determinado resultado o propiedad que utiliza, consulte al docente. Fuera de este tipo de consultas, sólo se responderán dudas sobre la letra.

Pregunta 1

Son conocidas las propiedades de la distribución impulso:

$$\begin{cases} t\delta = 0 \\ t\delta' = -\delta \end{cases}$$

- a) Calcular $t\delta''$ en función de δ'
- b) Calcular $t^2\delta''$ en función de δ
- c) Calcular en general $\alpha(t)\delta''(t)$, si $\alpha(t)$ es una función continua en 0 y verificar los resultados hallados en 1) y 2).
- d) Aplicación: Calcular $\langle (t^2 - t)\delta'' \rangle$, $\cos t - \sin t$, justificando que se aplique la distribución a una función de soporte no acotado.

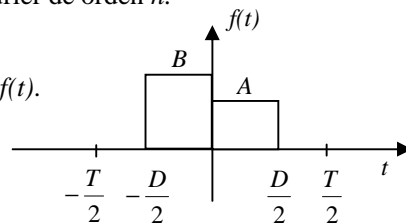
Pregunta 2

Se considera la función periódica $f(t)$ de periodo T que se muestra en la figura.

- a) Calcular el valor medio de la señal.
- b) Calcular la potencia media.
- c) Si $D = \frac{T}{4}$, hallar en función de A y B, **justificando claramente y sin usar la parte d)**,

la suma $\sum_{n=1}^{\infty} |c_n|^2$, siendo n el coeficiente de Fourier de orden n .

- d) Si $D = \frac{T}{4}$, hallar los coeficientes de Fourier de $f(t)$.

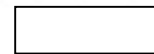
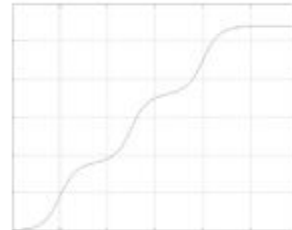
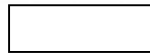
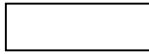
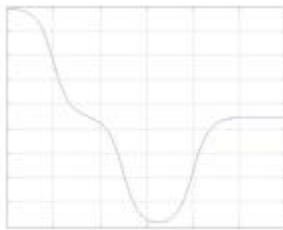


Pregunta 3

Sean $0 < a < b < c$. Se consideran las siguientes transferencias:

$$H_1(j\omega) = \frac{(j\omega - b)}{(j\omega + a)(j\omega - c)} \quad ; \quad H_2(j\omega) = \frac{(j\omega + b)}{(j\omega - a)(j\omega + c)} \quad ; \quad H_3(j\omega) = \frac{(j\omega + b)}{(j\omega - a)(j\omega - c)} \quad ;$$

- Mostrar analíticamente que tienen todas el mismo Diagrama de Bode real de módulo.
- Indicar cuál de los siguientes Diagramas de Bode de fase corresponde a cada transferencia. **Justificar detalladamente.**

**Pregunta 4**

- Enunciar y demostrar el Teorema de Blondell, para cargas en estrella o en triángulo, explicando claramente cómo usa las hipótesis.
- Describir claramente el Método de los dos vatímetros para medir potencia en un sistema trifásico, incluyendo contexto de aplicación, esquema de conexionado y fundamentación teórica.

SISTEMAS LINEALES 1: DICIEMBRE 2005

①

Ejercicio 1:

$$H(j\omega) = \frac{\omega_0 (j\omega + a)}{(j\omega + b)(j\omega + c)} \quad \omega_0, a, b, c \in \mathbb{R}^+$$

En primer lugar se observa que $\lim_{\omega \rightarrow 0} H(j\omega) = 1$ ya que $\begin{cases} \lim_{\omega \rightarrow 0} |H(j\omega)|_{dB} = 0 \\ \lim_{\omega \rightarrow 0} \arg(H(j\omega)) = 0 \end{cases}$

$$\Rightarrow 1 = \frac{\omega_0 a}{bc} \Rightarrow \omega_0 = \frac{bc}{a}$$

Del Bode de fase se obtiene que $H(j\frac{1}{10}) \approx -\frac{\pi}{4}$, $H(j10) \approx -\frac{\pi}{4}$, $H(j1000) \approx -\frac{\pi}{4}$

Del Bode de módulos se obtiene que $|H(j\frac{1}{10})|_{dB} \approx -3dB$, $|H(j1)|_{dB} \approx -20dB$, $|H(j10)|_{dB} \approx -37dB$
 $|H(j100)|_{dB} \approx -40dB$, $|H(j1000)|_{dB} \approx -43dB$, $|H(j10^4)|_{dB} \approx -60dB$

Se puede deducir de estos datos, el efecto de un polo en parte real negativa en $\frac{1}{10} \text{ rad/s}$. Este introduce una caída en módulos a $-20 \frac{dB}{dec}$ y un retardo de fase de $\frac{\pi}{2}$.

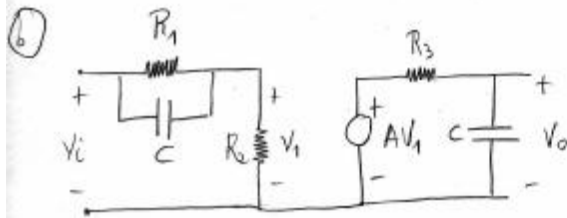
Luego se observa que el módulo se torna constante ($-40dB$) y la fase sufre un adelanto de $\frac{\pi}{2}$. De esto se deduce la presencia de un cero en parte real negativa en $10 \frac{rad}{s}$. Observa que el cero y el polo se encuentran a los decadas, y por eso el comportamiento, por ejemplo, en torno al polo en $\frac{1}{10}$ es similar a un sistema con transferencia $\frac{1}{j\omega + \frac{1}{10}}$.

Finalmente se observa el efecto de un nuevo polo en parte real negativa en $1000 \frac{rad}{s}$ ya que el módulo cae nuevamente a $-20 \frac{dB}{dec}$ y hay un retardo de fase de $\frac{\pi}{2}$.

Es razonable suponer:

$$\begin{aligned} a &= 10 \frac{rad}{s} \\ b &= \frac{1}{10} \frac{rad}{s} \\ c &= 1000 \frac{rad}{s} \\ \omega_0 &= 10 \frac{rad}{s} \end{aligned}$$

$$H(j\omega) = \frac{10 (j\omega + 10)}{(j\omega + \frac{1}{10})(j\omega + 1000)}$$



Del divisor a la entrada:

②

$$V_1 = \frac{R_2}{R_2 + R_1 // \frac{1}{j\omega C}} V_i \Rightarrow V_1 = \frac{R_2(R_1 j\omega + 1)}{R_2(R_1 j\omega + 1) + R_1} V_i$$

Del divisor a la salida: $V_o = \frac{A V_1}{R_3 j\omega + 1} \Rightarrow V_o = \frac{A R_2 (R_1 j\omega + 1)}{(R_2 R_1 j\omega + R_1 + R_2)(R_3 j\omega + 1)} V_i$

$$\Rightarrow H(j\omega) = \frac{A R_2 (R_1 j\omega + 1)}{(R_2 R_1 j\omega + R_1 + R_2)(R_3 j\omega + 1)}$$

⑦ $R_1 = \frac{R_3}{100}$, $\omega_3 = \frac{1}{R_3 C} = \frac{1}{10} \text{ rad/s} \Rightarrow \omega_1 = \frac{1}{R_1 C} = 10 \text{ rad/s}$

$$\Rightarrow H(j\omega) = \frac{A}{R_3 C} \frac{(j\omega + \frac{1}{R_1 C})}{(j\omega + \frac{R_1 + R_2}{R_1 R_2 C})(j\omega + \frac{1}{R_3 C})} \Rightarrow \text{Para que coincidan} \left\{ \begin{array}{l} \frac{A}{R_3 C} = \frac{A}{10} = \omega_3 = 10 \text{ rad/s} \\ \frac{R_1 + R_2}{R_1 R_2 C} = \frac{10(R_1 + R_2)}{R_2} = 1000 \text{ rad/s} \end{array} \right.$$

$$\Rightarrow \boxed{A = 100}, \quad \boxed{R_2 = \frac{R_1}{99}}$$

⑧ Busca la frecuencia ω_c a la cual $-20 \text{ dB} = 20 \log \left| \frac{10 \sqrt{\omega_c^2 + 100}}{\sqrt{\omega_c^2 + \frac{1}{100}} \sqrt{\omega_c^2 + 10^6}} \right|$

$$\Rightarrow -20 = 10 \log \left[\frac{\omega_c^2 + 10^2}{(\omega_c^2 + 10^{-2})(\omega_c^2 + 10^6)} \right] \Rightarrow 10^{-2.2} = \frac{\omega_c^2 + 10^2}{(\omega_c^2 + 10^{-2})(\omega_c^2 + 10^6)} \Rightarrow \omega_c^4 + (10^6 + 10^{-2})\omega_c^2 + 10^4 = 10^2 \omega_c^2 + 10^{4.2}$$

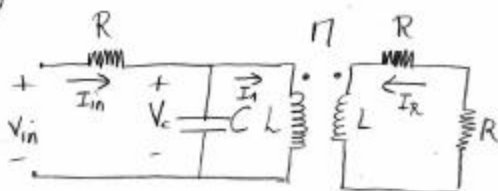
$$\Rightarrow \omega_c^4 + (10^6 - 10^{2.2} + 10^{-2})\omega_c^2 + 10^4 - 10^{4.2} = 0$$

$$z = \omega_c^2 \Rightarrow z = \begin{array}{l} 0.00585 \\ -999842 \times \end{array} \Rightarrow \boxed{\omega_c = 0.0764 \text{ rad/s}}$$

Ejercicio 2:

(3)

a)

Transformador perfecto: $M = \sqrt{L \cdot L} = L$

$$\begin{aligned} V_1 &= L j\omega (I_1 + I_R) \\ V_2 &= L j\omega (I_1 + I_R) \end{aligned} \quad \left. \begin{array}{l} \\ \end{array} \right\} V_1 = V_2 = V_C$$

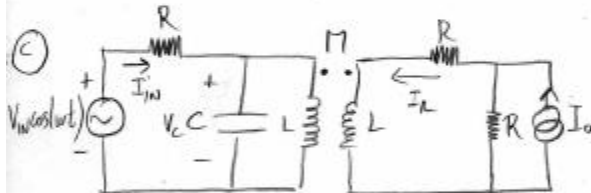
$$V_C = -2R I_R \Rightarrow I_R = -\frac{V_C}{2R}$$

Plantando el nudo a la entrada: $\frac{V_{in} - V_C}{R} = V_C C j\omega + I_1$, $I_1 = \frac{V_C}{L j\omega} - I_R = V_C \left(\frac{1}{L j\omega} + \frac{1}{2R} \right)$

$$\Rightarrow V_{in} = V_C \left[\frac{3L j\omega + 2R L C (j\omega)^2 + 2R}{2L j\omega} \right] \Rightarrow H(j\omega) = \frac{2L j\omega}{2R L C (j\omega)^2 + 3L j\omega + 2R}$$

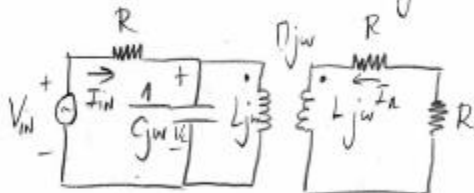
$$\textcircled{1} \quad G_1(j\omega) = \frac{I_R}{V_{in}} = \frac{-V_C}{2R V_{in}} = -\frac{1}{2R} H(j\omega) \Rightarrow G_1(j\omega) = \frac{-\frac{1}{R} j\omega}{2R L C (j\omega)^2 + 3L j\omega + 2R}$$

$$I_{in} = \frac{V_{in} - V_C}{R} = V_{in} \left(\frac{1 - H(j\omega)}{R} \right) \Rightarrow G_2(j\omega) = \frac{1 - H(j\omega)}{R}, \quad G_2(j\omega) = \frac{1}{R} \frac{2R L C (j\omega)^2 + L j\omega + 2R}{2R L C (j\omega)^2 + 3L j\omega + 2R}$$



Debo estudiar el circuito por superposición ya que tengo dos fuentes independientes de distinta frecuencia.

Analizo la fuente de corriente y estudio en régimen estacionario (frecuencia ω).



Tengo el circuito de la parte c) con f.e.m de entrada $V_{in} = 220V \angle 0^\circ$ (valor eficaz).
Uso los transformeros para calcular los valores pedidos

$$V_C = H(j\omega) V_{in} = 147,7V \angle 0,16^\circ$$

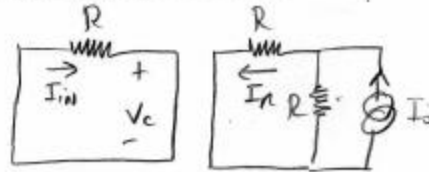
$$I_{in} = G_1(j\omega) V_{in} = 73,3A \angle -0,32^\circ$$

$$I_R = G_2(j\omega) V_{in} = 73,9A \angle -179,84^\circ$$

Por otro lado, analizo la fuente de tensión y analizo en régimen de continua:

$$n_1(t) = L \left(\frac{di_1(t)}{dt} + \frac{di_2(t)}{dt} \right) = 0 \quad \leftarrow \text{El transformador se comporta como un cortocircuito.}$$

El condensador se comporta como un circuito abierto.
El circuito equivalente es:

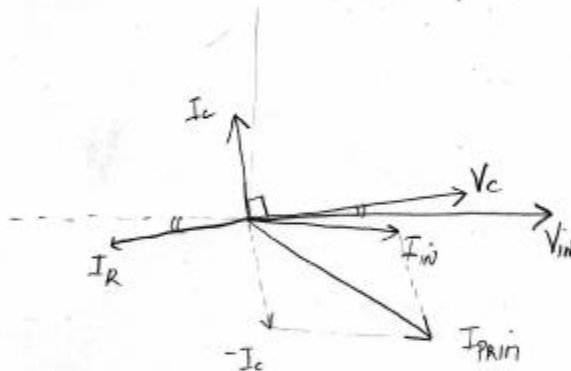


$$\Rightarrow I_{in} = 0, V_c = 0, I_R = \frac{I_0}{2} = 5A$$

Por lo tanto, superponiendo las expresiones temporales en régimen resultan:

$$\begin{aligned} v_c(t) &= \sqrt{2} \cdot 147,7V \cos(\omega t + 0,16^\circ) \\ i_{in}(t) &= \sqrt{2} \cdot 73,3A \cos(\omega t - 0,32^\circ) \\ i_R(t) &= 5A + \sqrt{2} \cdot 73,9A \cos(\omega t - 179,84^\circ) \end{aligned}$$

②



$I_c = V_c / j\omega C \Rightarrow$ se encuentra
 90° en adelanto al voltaje V_c

$I_{Rin} = I_{in} - I_c$ de la ecuación de nodos. lo puedo ubicar sumando vectores mediante la regla del paralelogramo.

$$\textcircled{c} \text{ (i)} P_{activa} = R |I_{in}|^2 + 2R |I_R|^2 \Rightarrow P_{activa} = 16,3KW$$

$$\text{(ii)} P_{I_0} = (R/2) I_0^2 = \frac{R}{2} I_0^2 \Rightarrow P_{I_0} = 50W$$