

# Teoría de circuitos

## Solucion del Examen

CURE

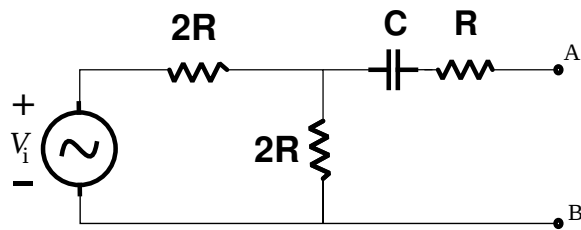
14 de setiembre de 2010

### Indicaciones:

- La prueba tiene una duración total de 3 horas.
- Cada hoja entregada debe indicar nombre, número de C.I., y número de hoja. La hoja 1 debe indicar además el total de hojas entregadas.
- Se deber utilizar únicamente un lado de las hojas.
- Cada problema o pregunta se deber comenzar en una hoja nueva. Se evaluará explícitamente la claridad, prolijidad y presentación de las soluciones, desarrollos y justificaciones.

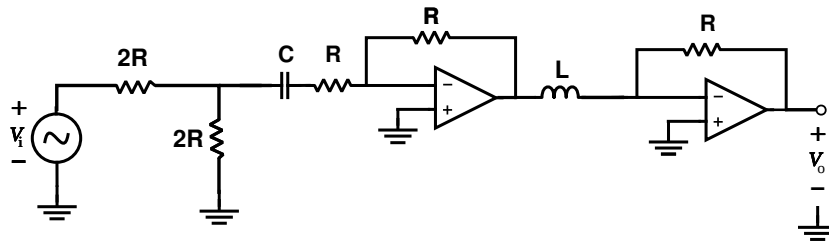
### Problema 1

- (a) Calcular el equivalente Thevenin desde las terminales A y B



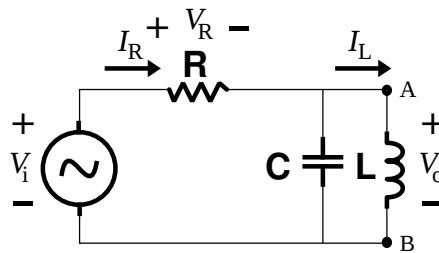
- (b) Identificar bloques y verificar que la transferencia  $H(s) = \frac{V_o(s)}{V_i(s)} = \frac{\omega_0}{(s+\omega_0)}$   
Cumplíndose que:

- $\frac{R}{L} = 4\omega_0$
- $\frac{1}{2RC} = \omega_0$

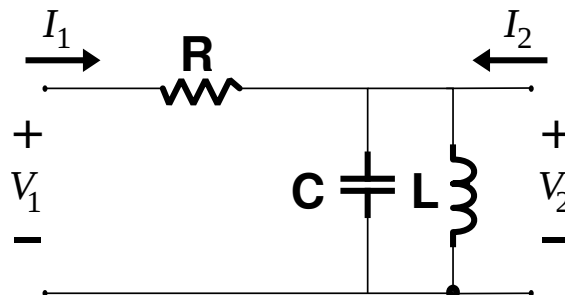


- (c) Realizar un diagrama de Bode asintótico indicando los valores exactos en los puntos notables
- (d) Observando el diagrama de Bode, indicar a que tipo de filtro corresponde y que ancho de banda tiene (caída a 3 dB).
- (e) ¿Cuál será la salida en régimen para una entrada  $v_i(t) = \cos(100\omega_0 t)$ ?

## Problema 2



- (a) Realizar un diagrama fasorial que incluya los fasores:  $V_i$ ,  $V_o$ ,  $V_R$  e  $I_R$
- Si se cumple que:  $\frac{1}{RC} = \omega_0$  y  $\frac{R}{L} = \omega_0$ :
- (b) Calcular los voltajes en régimen  $v_o(t)$  y  $v_R(t)$  siendo  $v_i(t) = \cos(\omega_0\sqrt{2}t)$
  - (c) Calcular la potencia activa, reactiva y aparente entregada por la fuente  $v_i(t)$
  - (d) Dado el cuadripolo de la figura calcular las admitancias de vacío (Parámetros Y)



- (e) Calcular  $I_1$  e  $I_2$  cuando  $v_i = \cos(\omega_0 t)$  y el secundario esta en cortocircuito

# Solución

## Problema 1

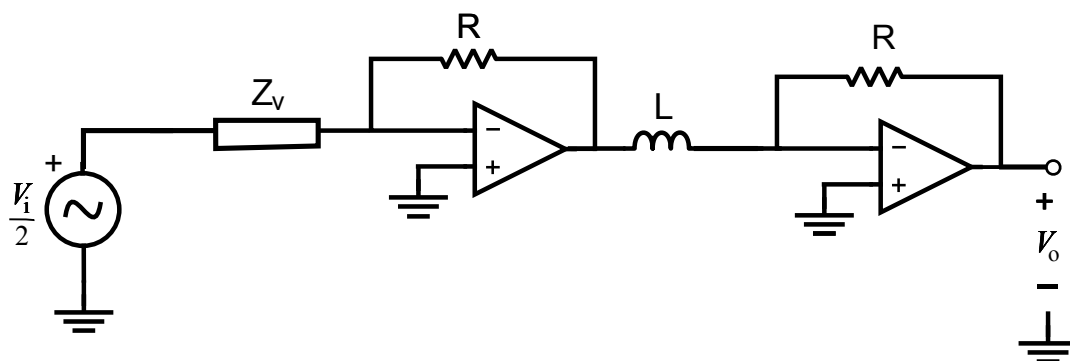
(a) Calculamos primero la impedancia vista  $Z_v$ .  
Se puede observar que corresponde a la serie entre  $\frac{1}{Cs}$ ,  $R$  y  $2R||2R$ .

$$Z_v = \frac{2RCs + 1}{Cs}$$

Para calcular el voltaje de vacío planteamos un divisor resistivo entre  $2R$  y  $2R$  ya que no pasa corriente por la rama del condensador:

$$V_{th} = V_i \frac{2R}{4R} = \frac{V_i}{2}$$

(b) Utilizando el equivalente Thevenin calculado en la parte anterior obtenemos el siguiente circuito:



Reconocemos en él dos bloques inversores.

Recuerdese que la transferencia de un circuito inversor es de la forma:

$$H(s) = -\frac{Z_2(s)}{Z_1(s)}$$

Concluimos entonces:

$$V_o = H_1(s) \cdot H_2(s) \cdot V_{th} = H_1(s) \cdot H_2(s) \cdot \frac{V_i}{2} = \frac{-R}{Z_v} \frac{-R}{Ls} \frac{V_i}{2}$$

Sustituyendo obtenemos:

$$V_o = -\frac{R}{4L(s + \frac{1}{2RC})} V_i \Rightarrow H(s) = \frac{\omega_0}{s + \omega_0}$$

(c)

$$H(j\omega) = \frac{\omega_0}{j\omega + \omega_0}$$

■  $\omega \ll \omega_0$ :

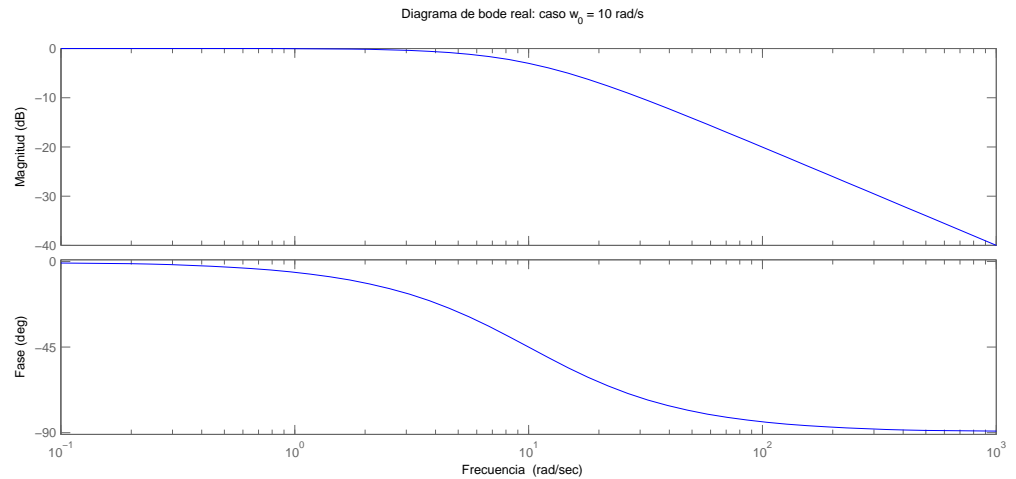
$$H(j\omega) \approx \frac{\omega_0}{\omega_0} = 1$$

$$\begin{aligned} |H(j\omega)|_{dB} &= 0 \\ \text{Arg}(H(j\omega)) &= 0 \end{aligned}$$

■  $\omega \gg \omega_0$ :

$$H(j\omega) \approx \frac{\omega_0}{j\omega}$$

$$\begin{aligned} |H(j\omega)|_{dB} &= 20\log(\omega_0) - 20\log(\omega) \\ \text{Arg}(H(j\omega)) &= -\frac{\pi}{2} \end{aligned}$$



(d) Es un filtro pasabajos y tiene un ancho de banda  $\omega_0$ .

(e) Como buscamos la salida en régimen sinusoidal; podemos trabajar con fasores:

$$\begin{aligned} v_i &= \text{Re}\{\bar{V}_i \cdot e^{j100\omega_0 t}\} \\ \bar{V}_i &= 1V \end{aligned}$$

$$\Rightarrow \bar{V}_o = H(j100\omega_0) \cdot \bar{V}_i = \frac{\omega_0}{j100\omega_0 + \omega_0} \approx 0.01 \cdot e^{-j\frac{\pi}{2}}$$

$$v_o(t) = \text{Re}\{0.01e^{j(100\omega_0 - \frac{\pi}{2})}\} = 0.01 \text{sen}(100\omega_0 t)$$

Nótese que mirando el diagrama de bode se podría haber supuesto el resultado. Pues se cumple que  $100\omega_0 \gg \omega_0$ .

## Problema 2

(a) Trabajamos con fasores:

$$v_i(t) = \text{Re}\{\bar{V}_i \cdot e^{j\omega t}\}$$

$$\bar{V}_i = 1V$$

$$\blacksquare Z_{eq} = \frac{1}{Cj\omega} \parallel Lj\omega = \frac{\frac{Lj\omega}{Cj\omega}}{\frac{1}{Cj\omega} + Lj\omega} = \frac{Lj\omega}{1 + LC(j\omega)^2}$$

Realizando los divisores de tensión entre  $Z_{eq}$  y  $R$ :

$$\bar{V}_o = \frac{Z_{eq}}{R + Z_{eq}} \bar{V}_i = \frac{Lj\omega}{R(1 - LC\omega^2) + Lj\omega} \bar{V}_i$$

$$|\bar{V}_o| = \frac{L\omega}{\sqrt{R^2(1 - LC\omega^2)^2 + L^2\omega^2}}$$

$$\bar{V}_{o\angle} = \frac{\pi}{2} - \text{Arctg}\left(\frac{L\omega}{R(1 - LC\omega^2)}\right)$$

$$\bar{V}_R = \frac{R}{R + Z_{eq}} \bar{V}_i = \frac{R(1 - LC\omega^2)}{R(1 - LC\omega^2) + Lj\omega} \bar{V}_i$$

$$|\bar{V}_R| = \left| \frac{R(1 - LC\omega^2)}{\sqrt{R^2(1 - LC\omega^2)^2 + L^2\omega^2}} \right|$$

$$\bar{V}_{R\angle} = -\text{Arctg}\left(\frac{L\omega}{R(1 - LC\omega^2)}\right)$$

Luego; por ley de Ohm:

$$\bar{I}_L = \frac{1}{Lj\omega} \cdot \bar{V}_o$$

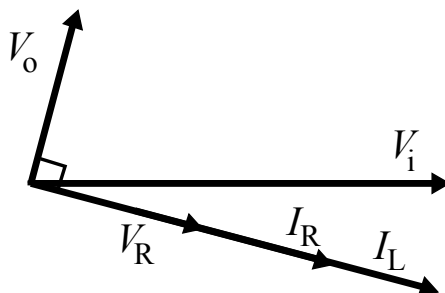
$$|\bar{I}_L| = \frac{1}{\sqrt{R^2(1 - LC\omega^2)^2 + L^2\omega^2}}$$

$$\bar{I}_{L\angle} = -\text{Arctg}\left(\frac{L\omega}{R(1 - LC\omega^2)}\right)$$

$$\bar{I}_R = \frac{1}{R} \cdot \bar{V}_R$$

$$|\bar{I}_R| = \left| \frac{(1 - LC\omega^2)}{\sqrt{R^2(1 - LC\omega^2)^2 + L^2\omega^2}} \right|$$

$$\bar{I}_{R\angle} = -\text{Arctg}\left(\frac{L\omega}{R(1 - LC\omega^2)}\right)$$



(b)

- $\omega_0 = \frac{1}{RC}$
- $\omega_0 = \frac{R}{L}$
- $\omega_0^2 = \frac{1}{LC}$

A esta frecuencia y con estos datos tenemos:

$$|\bar{V}_o| = \frac{\sqrt{2}L\omega_0}{\sqrt{R^2(1-\frac{2\omega_0^2}{\omega_0^2})^2+2L^2\omega_0^2}} = \sqrt{\frac{2}{3}}$$
$$\bar{V}_{o\angle} = \frac{\pi}{2} - \text{Arctg}\left(\frac{\sqrt{2}L\omega_0}{R(1-\frac{2\omega_0^2}{\omega_0^2})}\right) = \frac{\pi}{2} - \text{Arctg}\left(\frac{\sqrt{2}}{-1}\right) = \text{Arctg}(\sqrt{2}) - \frac{\pi}{2}$$

$$|\bar{V}_R| = \left| \frac{R(1-\frac{2\omega_0^2}{\omega_0^2})}{\sqrt{R^2(1-\frac{2\omega_0^2}{\omega_0^2})^2+2L^2\omega_0^2}} \right| = \frac{1}{\sqrt{3}}$$
$$\bar{V}_{R\angle} = -\text{Arctg}\left(\frac{\sqrt{2}L\omega_0}{R(1-\frac{2\omega_0^2}{\omega_0^2})}\right) = \text{Arctg}(\sqrt{2}) - \pi$$

$$v_o(t) = |\bar{V}_o| \cdot \cos(\sqrt{2}\omega_0 t + \bar{V}_{o\angle})$$
$$v_R(t) = |\bar{V}_R| \cdot \cos(\sqrt{2}\omega_0 t + \bar{V}_{R\angle})$$

(c) La potencia aparente será la potencia total compleja entregada por la fuente; mientras que la potencia activa y la potencia reactiva serán su parte real e imaginaria respectivamente. Sabemos además que la corriente por la fuente es  $I_R$  y el voltaje en sus bornes vale  $V_i$ . Si los suponemos ambos valores de pico tenemos:

$$\bar{S} = \frac{\bar{V}_i \cdot \bar{I}_R^*}{2}$$

$$|\bar{S}| = \frac{1}{2\sqrt{3}}VA$$
$$\bar{S}_{\angle} = -\text{Arctg}(\sqrt{2}) + \pi$$

$$W = \frac{1}{2\sqrt{3}} \cdot \cos(-\text{Arctg}(\sqrt{2}) + \pi)W$$
$$Q = \frac{1}{2\sqrt{3}} \cdot \text{sen}(-\text{Arctg}(\sqrt{2}) + \pi)Var$$

(d)

$$\bar{I}_1 = Y_{11} \cdot \bar{V}_1 + Y_{12} \cdot \bar{V}_2$$
$$\bar{I}_2 = Y_{21} \cdot \bar{V}_1 + Y_{22} \cdot \bar{V}_2$$

$$Y_{11} = \left. \frac{\bar{I}_1}{\bar{V}_1} \right|_{\bar{V}_2=0} = \frac{1}{R}$$

$$Y_{21} = \frac{\bar{I}_2}{\bar{V}_1} \Big|_{\bar{V}_2=0} = -\frac{1}{R}$$

$$Y_{12} = \frac{\bar{I}_1}{\bar{V}_2} \Big|_{\bar{V}_1=0} = -\frac{1}{R}$$

$$Y_{22} = \frac{\bar{I}_2}{\bar{V}_2} \Big|_{\bar{V}_1=0} = -\frac{R(1 - LC\omega^2) + Lj\omega}{RLj\omega}$$

(e) Gracias a lo hallado en la parte anterior y al gran conocimiento que tenemos acerca del trabajo con fasores despejamos directamente:

$$i_1(t) = \frac{1}{R} \cdot \cos(\omega_0 t)$$

$$i_2(t) = -\frac{1}{R} \cdot \cos(\omega_0 t)$$