

---

## Solución Tercer Certamen de Teoría de Redes II (ELO-103)

26 de Noviembre de 2009

---

### Generalidades

- El certamen es de carácter **individual**. Copiar conlleva la reprobación automática del ramo entre otras medidas reglamentarias.
  - Sólo puede utilizar el **formulario oficial, lápiz y papel**. Violaciones de esta regla serán consideradas copia.
  - Responda cada problema en **hojas separadas y justifique en forma cuidadosa**.
  - Tiempo: **90 minutos**.
- 

**Problema 1** Considere la red de la figura.

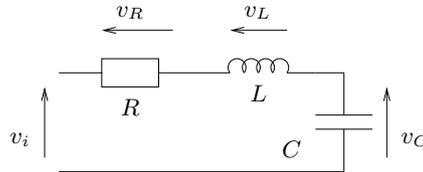


Figure 1: Red considerada en el Problema 1.

1. (10 ptos) Verifique que la función de transferencia  $H(s)$  entre  $v_i$  y  $v_C$  está dada por

$$H(s) = \frac{1}{LCs^2 + RCs + 1}.$$

2. (5 ptos) Determine la naturaleza filtrante de  $H(s)$ .
3. (10 ptos) Suponga que  $R = L = C = 1$ . Determine  $v_C(t)$  en estado estacionario cuando  $v_i(t) = 1 - 2\sin(2t)$ .

### Solución del Problema 1

1. Usando las relaciones de un divisor de tensión se obtiene inmediatamente que

$$v_C = \frac{v_i \frac{1}{sC}}{\frac{1}{sC} + R + Ls} = \frac{1}{LCs^2 + RCs + 1} v_i, \quad (1)$$

lo que corresponde a la relación buscada.

2. Como  $H(s)$  es un sistema de segundo orden sin ceros, es inmediato concluir que se trata de un filtro pasabajos.

3. A las frecuencias de interés tenemos

$\omega$	$ H(j\omega) $	$\angle H(j\omega)$
0	1	0
2	$\frac{1}{\sqrt{(1-2^2)^2+2^2}}$	$-\angle((1-2^2)+2j) = -\pi + \arctan 2/3$

Como además  $H(s)$  es estable, concluimos entonces que en estado estacionario

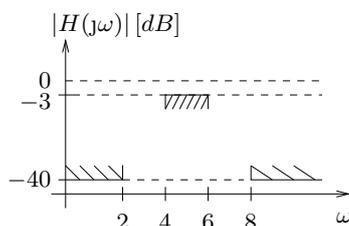
$$v_C(t) = 1 - \frac{2}{\sqrt{(1-2^2)^2+2^2}} \sin(2t - \pi + \arctan 2/3). \quad (2)$$

**Problema 2** Suponga que debe diseñarse un filtro que provea una atenuación mínima de 40[dB] para frecuencias  $\omega \in [0, 2] \cup [8, \infty)$  [rad/s], y una atenuación máxima de 3[dB] para frecuencias  $\omega \in [4, 6]$  [rad/s].

1. (10 pts) Exprese las especificaciones del enunciado como especificaciones sobre un filtro pasabajos normalizado.
2. (5 pts) Proponga un filtro Butterworth pasabajos normalizado que satisfaga las especificaciones establecidas por Ud. en la parte anterior.

### Solución del Problema 2

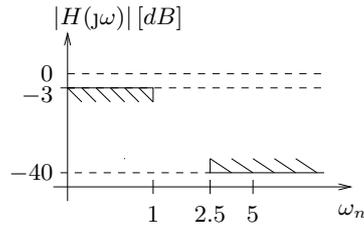
1. Las especificaciones se pueden representar gráficamente como sigue:



Para expresar estas especificaciones como especificaciones sobre un pasabajos normalizado, usamos la transformación  $s_n = \frac{s^2 + \omega_o^2}{BW s}$  donde, en nuestro caso,  $BW = 2$  y  $\omega_o^2 = 24$ . Por lo tanto, las frecuencias relevantes de la figura anterior se “mapean” de acuerdo a la siguiente tabla:

$\omega$	$ \omega_n $
0	$\infty$
2	$ \frac{-4+24}{2 \cdot 2}  = 5$
4	1
6	1
8	$ \frac{-64+24}{2 \cdot 8}  = 2.5$
$\infty$	$\infty$

Así, las especificaciones sobre el pasabajos buscado son



i.e., atenuación máxima de 3[dB] para  $\omega_n \leq 1$  y mayor a 40[dB] para  $\omega_n \geq 2.5$ .

2. De las tablas se aprecia que basta un filtro Butterworth de orden  $n = 5$ , i.e.,

$$H_n(s) = \frac{1}{(s+1)(s^2+1.618s+1)(s^2+0.618s+1)}. \quad (3)$$

**Problema 3 (25 pts)** Proponga un circuito activo sin inductores que permita implementar la función de transferencia

$$H(s) = \pm \frac{3s^2}{(s^2+2s+4)(s+4)},$$

donde se ha agregado el símbolo  $\pm$  para señalar que el signo de  $H(s)$  no es relevante.

**Solución del Problema 3** La función de transferencia puede obtenerse usando un FAU en configuración pasabajas en cascada con un circuito pasabajos de primer orden:

- Con un FAU logramos la función de transferencia

$$H_1(s) = \frac{K_H s^2}{s^2 + \frac{\omega_o}{Q}s + \omega_o^2}. \quad (4)$$

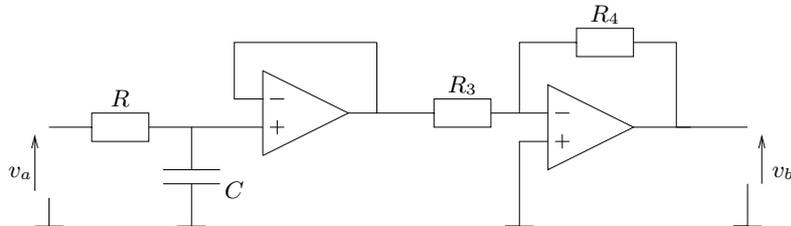
En nuestro caso necesitamos asegurar  $\omega_o = 2$  y  $Q = 1$ . Por lo tanto, basta con elegir los parámetros

$$k_3 = k_4 = 1, \quad R_1 = R_2 = 10K\Omega, \quad C_1 = C_2 = \frac{1}{40 \cdot 10^3} F. \quad (5)$$

Con ello se logra

$$H_1(s) = \frac{s^2}{s^2 + 2s + 4}. \quad (6)$$

- Como circuito pasabajos consideraremos el circuito siguiente:



Resulta fácil ver que la función de transferencia entre  $v_a$  y  $v_b$ , digamos  $H_2(s)$ , está dada por

$$H_2(s) = -\frac{R_4}{R_3} \cdot \frac{1}{RCs + 1}. \quad (7)$$

Por lo tanto, si elegimos

$$R_3 = 10K\Omega, \quad R_4 = \frac{30}{4}K\Omega, \quad R = 10K\Omega, \quad C = \frac{1}{40 \cdot 10^3}F, \quad (8)$$

logramos la transferencia

$$H_2(s) = -\frac{3}{s + 4}. \quad (9)$$

Por lo tanto, si se conecta el FAU propuesto en cascada al sistema de primer orden de transferencia  $H_2(s)$ , lograremos un circuito con la transferencia deseada.

**Problema 4 (15 pts)** Considere un filtro Butterworth pasaaltos de cuarto orden y frecuencia de corte  $\omega_c = 5$  [rad/s]. Calcule en forma analítica la atenuación provista por este filtro a las frecuencias  $\omega \in \{0, 3, 5, \infty\}$  [rad/s].

**Solución del Problema 4** Primero expresamos las frecuencias dadas como frecuencias en escala normalizada:

$\omega$	$\omega_n = \frac{\omega_c}{\omega} = 5/\omega$
0	$\infty$
3	$5/3$
5	1
$\infty$	0

Luego recordamos que un filtro Butterworth pasabajos normalizado de cuarto orden posee magnitud

$$M_4(\omega_n) = \frac{1}{\sqrt{1 + \omega_n^8}}. \quad (10)$$

Por lo tanto, el pasaaltos original es tal que su respuesta en frecuencia  $H(s)$  satisface

$$|H(j\omega)| = M_4(5/\omega) = \begin{cases} \frac{1}{\sqrt{2}} & \text{si } \omega = 5 \\ 1 & \text{si } \omega = \infty \\ 0 & \text{si } \omega = 0 \\ \frac{1}{\sqrt{1+(5/3)^8}} & \text{si } \omega = 3 \end{cases} \quad (11)$$