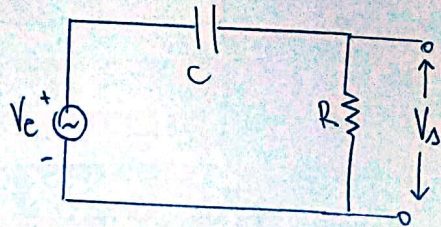


(PI) Considere el filtro mostrado en la figura 1, en donde el voltaje de entrada corresponde a una fuente de voltaje alterno de tipo sinusoidal de frecuencia angular  $\omega$ .



a) (1 punto) Determine la función de transferencia  $T(\omega) = V_s/V_e$  en términos de  $R, C$  y  $\omega$ .

Es fácil notar que  $V_s = Z_R \cdot I$ , pero no conocemos  $I$ . Se puede obtener al notar que es un circuito en serie  $\Rightarrow I = \frac{V_e}{Z_{eq}}$ . Recordemos sobre fasores:

$$Z_R = R, \quad Z_C = \frac{1}{i\omega C} \Rightarrow Z_{eq} = Z_R + Z_C \Rightarrow I = \frac{V_e}{Z_R + Z_C} \Rightarrow V_s = R \cdot I = \frac{V_e \cdot R}{R + 1/i\omega C}$$

$$\Rightarrow T(\omega) = \frac{V_s}{V_e} = \frac{R}{R + \frac{1}{i\omega C}} = \frac{1}{1 + \frac{1}{i\omega RC}}$$

b) (1 punto) Bosquee la ganancia  $|V_s/V_e|$  en función de la frecuencia angular  $\omega$  e indique a qué tipo de filtro corresponde.

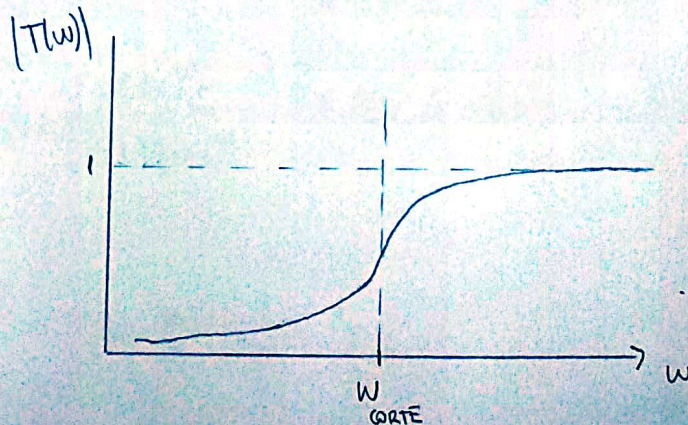
Usando el resultado de a), es necesario sacar el módulo de  $T(\omega)$ .

$$\Rightarrow |T(\omega)|^2 = \frac{1}{1 + \left(\frac{1}{\omega RC}\right)^2} \Rightarrow |T(\omega)| = \frac{1}{\left[1 + \left(\frac{1}{\omega RC}\right)^2\right]^{1/2}}$$

Si  $\omega \rightarrow 0 \Rightarrow |T(\omega)| \rightarrow 0$

$\omega \rightarrow \infty \Rightarrow |T(\omega)| \rightarrow 1$

$\Rightarrow$  filtro pasa ALTO.



c) (1 punto) Considere que los valores de R y C son conocidos y obtenga la frecuencia angular  $\omega$  para la cual se cumple la condición  $|V_s/V_e| = 1/3$ . Compare esta frecuencia con la frecuencia de corte del filtro  $\omega^*$ .

$$|T(\omega^*)| = \frac{1}{\left(1 + \left(\frac{1}{\omega^*RC}\right)^2\right)^{1/2}} = \frac{1}{3} \Rightarrow \frac{1}{1 + \left(\frac{1}{\omega^*RC}\right)^2} = \frac{1}{9} \Rightarrow 1 + \left(\frac{1}{\omega^*RC}\right)^2 = 9$$

$$\Rightarrow \left(\frac{1}{\omega^*RC}\right)^2 = 8 \Rightarrow \omega^*RC = \frac{1}{\sqrt{8}} \Rightarrow \omega^* = \frac{1}{\sqrt{8}} \cdot \frac{1}{RC} \quad \rightarrow \text{frecuencia de corte} =$$

$$\Rightarrow \boxed{\omega^* = \frac{1}{\sqrt{8}} \cdot \omega_{\text{corte}}}$$

d) (1.5 puntos) Considere  $V_e = 20 \cos(\omega t)$  [V],  $C = 50$  [pF] y  $\omega = 200$  rad/s. Calcule el valor de R para que  $V_s$  tenga un desfase de  $30^\circ$  con respecto a  $V_e$ .

Nota de la parte a) que  $T(\omega) = \frac{R}{R + \frac{1}{i\omega C}}$ , que  $V_e$  en notación fasorial se

$$\text{escribe como } V_e = 20 \angle 0. \Rightarrow \frac{V_{\text{out}}}{V_{\text{in}}} = \frac{V_s}{V_e} = \frac{R}{R + \frac{1}{i\omega C}} \Rightarrow V_s = 20 \angle 0 \cdot \frac{R}{R + \frac{1}{i\omega C}}$$

Se puede ver que la impedancia  $Z_0$  que introduce el ángulo, por lo tanto es necesario poder lograr algo como  $Z_0 = a + bi$   $\text{tg } \alpha = \text{tg}^{-1}(b/a)$ .

$$\Rightarrow \frac{R}{R + \frac{1}{i\omega C}} = \frac{R i \omega C}{1 + R i \omega C} = \frac{(1 - i\omega RC)}{(1 - i\omega RC)} = \frac{(\omega RC)^2}{1 + (\omega RC)^2} + \frac{\omega RC}{1 + (\omega RC)^2} \cdot i$$

$$\Rightarrow \alpha = \text{tg}^{-1}(b/a) = \text{tg}^{-1}\left(\frac{\omega RC / (1 + (\omega RC)^2)}{(\omega RC)^2 / (1 + (\omega RC)^2)}\right) = \text{tg}^{-1}\left(\frac{1}{\omega RC}\right)$$

Se pide imponer en  $\pm 30^\circ$ .

$$\underline{+30^\circ} \quad \text{tg}^{-1}\left(\frac{1}{\omega RC}\right) = 30^\circ = \pi/6 \Rightarrow \frac{1}{\omega RC} = 0.57$$



$\frac{1}{\omega RC} = 0.57$ . Reemplazando los valores del enunciado  
 $\omega = 200 \text{ rad/s}$ ,  $C = 50 \text{ pF}$

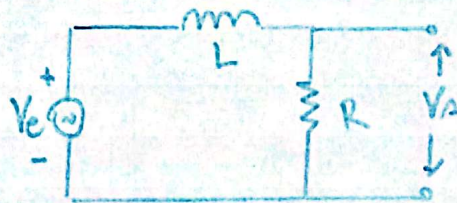
$\Rightarrow R = \frac{1}{0.57 \cdot 200 \cdot 50 \cdot 10^{-6}} = 175.439 \text{ } [\Omega]$

Para el caso de  $-30^\circ$ , resulta en una resistencia negativa, el cual es imposible.

e) (1.5 puntos) Si se sustituye el condensador por una inductancia, ¿qué filtro es?

Esquema  $|T(\omega)|(\omega)$ .

Tenemos



Análogo a la parte a), debemos calcular la impedancia equivalente que es

$Z_{eq} = Z_L + Z_R = i\omega L + R \Rightarrow T(\omega) = \frac{R}{R + i\omega L} = \frac{1}{1 + i\omega L/R}$

$\Rightarrow |T(\omega)| = \frac{1}{[1 + (\omega L/R)^2]^{1/2}}$

Si  $\omega \rightarrow 0$ ,  $|T(\omega)| \rightarrow 1$   
 $\omega \rightarrow \infty$ ,  $|T(\omega)| \rightarrow 0$

$\Rightarrow$  filtro para BAJOS.

