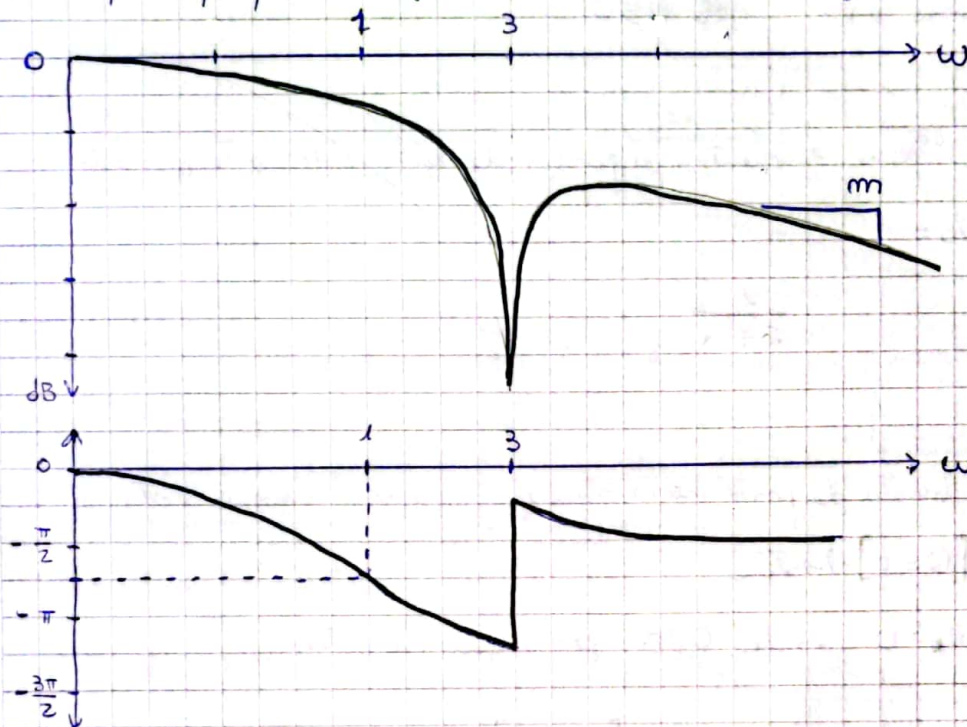


Tarea semanal 5

- a) El prototipo para bajos atenuados tiene la siguiente respuesta:

ANALIZANDO LA FASE

El cambio de fase de $+\pi$ me da el indicio de que tengo 2 ceros conjugados en el numerador. Estos ceros están sobre el eje $j\omega$ debido a la rapidez inmediata de cambio de fase.

Por otro lado, dado que el recorrido total negativo es de $3\pi/2$, sé que tengo 3 polos.

ANALIZANDO EL MÓDULO

A simple vista, se parece mucho a un filtro notch para bajos. Para realizarlo necesito 2 polos que conformen el denominador cuadrático con el que siempre se trabaja en la materia y 2 ceros en el eje $j\omega$ para crear la "esquina" particular de este filtro. Sin embargo, para conseguir la caída de pendiente "m" para frecuencias altas, será necesario un 3º polo. Con una mirada al gráfico atenuado se ve que $m = -20 \text{ dB/dec}$, por lo que con un polo simple bastará.

EXPRESIÓN DEL FILTRO

$$T(s) = \underbrace{\frac{a \cdot s^2 + b \cdot \omega_0^2}{s^2 + s \frac{\omega_0}{Q} + \omega_0^2}}_{\text{NOTCH PASA BAJOS}} \cdot \underbrace{\frac{\omega_0}{s + \omega_0}}_{\text{RC PASIVO}}$$

RC PASIVO

Quiero que mis -20 dB/sec se desuenten a partir de la freq de corte que está normalizada en $\omega_0 = 1$

$$\frac{1}{s + 1}$$

NOTCH PB

- La movilidad en la banda de paso no se especifica, pero a simple vista se concluye que una $[Q=1]$ bastará
- La ganancia en $\omega = 0$ es de 0dB, por lo que se obtiene:

$$T(0) = \frac{b \omega_0^2}{\omega_0^2} = b \rightarrow [b = 1]$$

- La posición de la aguja es $\omega = 3$. El 0 en el numerador se obtiene de

$$a s^2 = b \cdot \omega_0^2 \xrightarrow{b=1} s = \frac{\omega_0}{\sqrt{2}} \rightarrow 3 = \frac{1}{\sqrt{2}} \rightarrow [a = 0,1111]$$

- Aunque la ganancia en $\omega \rightarrow \infty$ no importa ya que se verá enmascarada por los -20 dB/sec del filtro RC, podría haberse calculado:

$$T(s \rightarrow \infty) = a = 0,111 \rightarrow -19 \text{ dB}$$

EXPRESIÓN FINAL (PB)

$$\left[T(s) = \frac{0,111 s^2 + \omega_0^2}{s^2 + s \frac{\omega_0}{Q} + \omega_0^2} \cdot \frac{\omega_0}{s + \omega_0} \right] \quad \begin{matrix} \omega_0 = 1 \\ Q = 1 \end{matrix}$$

TRANSFORMACIÓN PB → PA

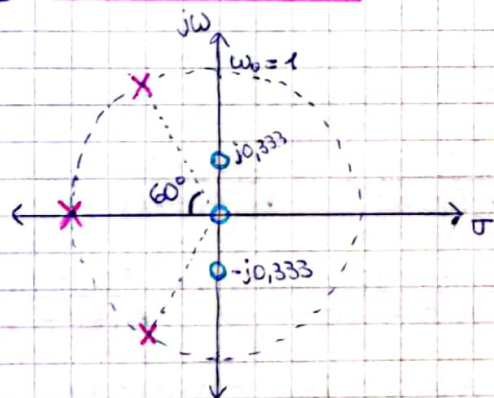
Núcleo de transformación $\rightarrow K(s) = \frac{1}{s}$

$$T_{PA}(s) = \frac{0,111 \left(\frac{1}{s}\right)^2 + \omega_0^2}{\left(\frac{1}{s}\right)^2 + \frac{1}{s} \frac{\omega_0}{Q} + \omega_0^2} \frac{\omega_0}{\frac{1}{s} + \omega_0}$$

$$T_{PA}(s) = \frac{0,111 + s^2 \omega_0^2}{1 + s \frac{\omega_0}{Q} + s^2 \omega_0^2} \frac{s}{s + 1/\omega_0}$$

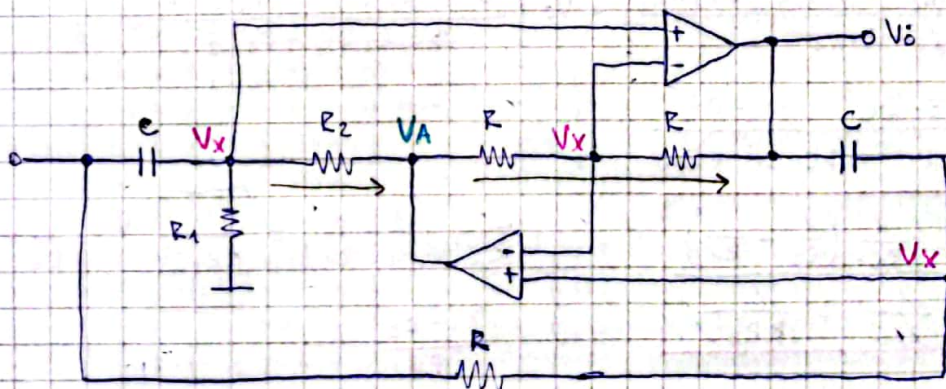
$$T_{PA}(s) = \frac{s^2 + 0,111}{s^2 + s + 1} \frac{s}{s + 1}$$

Al estar ω_0 normalizado, los análisis se hacen simples

b) POLOS Y CEROS

$$Q = 1 = \frac{1}{2 \cos \psi}$$

$$\psi = 60^\circ$$

c)

$$(1) \quad \frac{V_i - V_x}{R} = \frac{V_x - V_0}{\frac{1}{\beta C}} \Rightarrow V_x \left(\beta C + \frac{1}{R} \right) = V_i \frac{1}{R} + V_0 \beta C$$

$$\left[V_x = V_i \frac{1}{\beta RC + 1} + V_0 \frac{\beta RC}{\beta RC + 1} \right] (1)$$

$$(2) \quad \frac{V_x - V_0}{R} = \frac{V_A - V_x}{R} \Rightarrow [V_A = 2V_x - V_0] (2)$$

$$(3) \quad \frac{V_i - V_x}{\frac{1}{\beta C}} - \frac{V_x}{R_1} = \frac{V_x - V_A}{R_2} \Rightarrow \left[V_i \beta C = V_x \left(\frac{\beta R_1 R_2 C + R_1 + R_2}{R_1 R_2} \right) - \frac{V_A}{R_2} \right] (3)$$

(1) → (2)

$$V_A = V_i \frac{2}{\beta RC + 1} + V_0 \left(\frac{2\beta RC}{\beta RC + 1} - 1 \right) = V_i \frac{2}{\beta RC + 1} + V_0 \left(\frac{2\beta RC - \beta RC - 1}{\beta RC + 1} \right)$$

$$\left[V_A = V_i \frac{2}{\beta RC + 1} + V_0 \frac{\beta RC - 1}{\beta RC + 1} \right] (4)$$

(4) → (3)

$$V_i \beta C = \left(V_i \frac{1}{\beta RC + 1} + V_0 \frac{\beta RC}{\beta RC + 1} \right) \left(\frac{\beta R_1 R_2 C + R_1 + R_2}{R_1 R_2} \right) - V_i \frac{2}{R_2 (\beta RC + 1)} - V_0 \frac{\beta RC - 1}{R_2 (\beta RC + 1)}$$

$$V_i \beta C = V_i \left(\frac{\beta R_1 R_2 C + R_1 + R_2}{\beta R_1 R_2 C + \beta R_1 R_2} \right) - V_i \frac{2}{R_2 (\beta RC + 1)} + V_0 \left(\frac{\beta^2 R_1 R_2 C^2 + \beta RC (R_1 + R_2)}{\beta R_1 R_2 C + \beta R_1 R_2} \right) - V_0 \frac{\beta RC - 1}{R_2 (\beta RC + 1)}$$

$$V_i \beta C = V_i \left(\frac{\beta R_1 R_2 C + R_1 + R_2 - 2R_1}{\beta R_1 R_2 C + \beta R_1 R_2} \right) + V_0 \left(\frac{\beta^2 R_1 R_2 C^2 + \beta RC R_1 + \beta RC R_2 - \beta RC R_1 + R_1}{\beta R_1 R_2 C + \beta R_1 R_2} \right)$$

$$V_i \left(\frac{\beta^2 R_1 R_2 C + \beta R_1 R_2 C - \beta R_1 R_2 C + R_1 - R_2}{\beta R_1 R_2 C + \beta R_1 R_2} \right) = V_0 \left(\frac{\beta^2 R_1 R_2 C^2 + \beta R_1 R_2 C + R_1}{\beta R_1 R_2 C + \beta R_1 R_2} \right)$$

$$\frac{V_0}{V_i} = \frac{\beta^2 R_1 R_2 C^2 + R_1 - R_2}{\beta^2 R_1 R_2 C^2 + \beta R_1 R_2 C + R_1}$$

$$\frac{V_0}{V_i} = \frac{\beta^2 + \frac{1}{RC^2} \left(\frac{1}{R_2} - \frac{1}{R_1} \right)}{\beta^2 + \frac{1}{R_1 C} + \frac{1}{R R_2 C^2}}$$

$$\frac{1}{RC^2} \left(\frac{1}{R_2} - \frac{1}{R_1} \right) = \frac{W_0}{R R_2 C^2} \quad R_2 \left(\frac{1}{R_2} - \frac{1}{R_1} \right)$$

$$\frac{R_1 - R_2}{R_1}$$

$$\left[W_0 = \sqrt{\frac{1}{R R_2 C^2}} \right] \quad \frac{\sqrt{\frac{1}{R R_2 C^2}}}{Q} = \frac{1}{R_1 C}$$

$$\left[Q = R_1 \sqrt{\frac{1}{R R_2 C}} \right]$$

PASADO A LIMPIO

$$T(s) = \frac{s^2 + \omega_0^2 \cdot K}{s^2 + s \frac{\omega_0}{Q} + \omega_0^2}$$

$$\left[\omega_0 = \sqrt{\frac{1}{R_2 R C^2}} \right]$$

$$\left[Q = \sqrt{\frac{1}{R_2 R}} \cdot R_1 \right]$$

$$\left[K = \frac{R_1 - R_2}{R_1} \right]$$

Para obtener mi transferencia:

① $\omega_0 = 1$

② $Q = 1$

③ $K = 0,111$

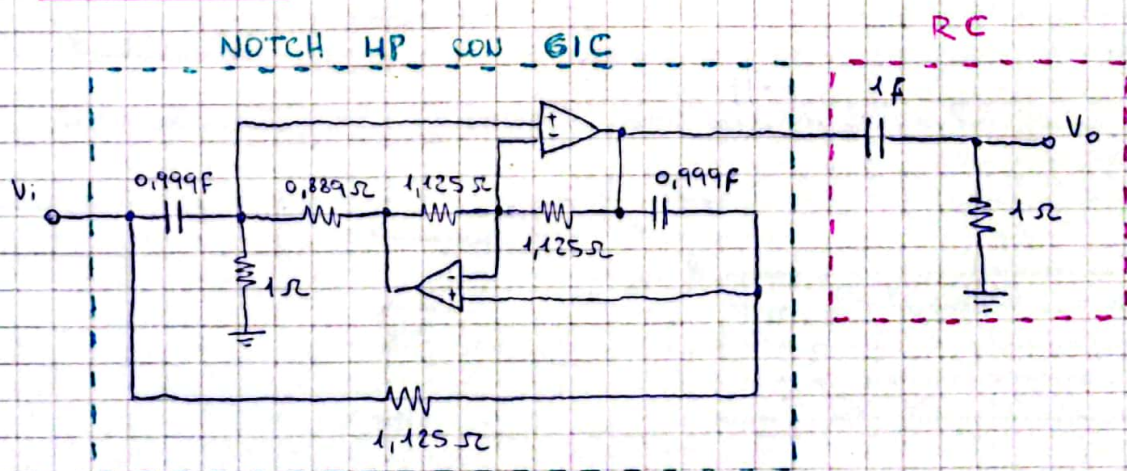
③ $\frac{R_1 - R_2}{R_1} = 0,111 \rightarrow 1 - \frac{R_2}{R_1} = 0,111 \rightarrow \boxed{R_1 = 1} \quad \boxed{R_2 = 0,889}$

② $\sqrt{\frac{1}{R_2 R}} R_1 = 1 \rightarrow \sqrt{\frac{1}{R}} = 0,943 \rightarrow \boxed{R = 1,125}$

① $\sqrt{\frac{1}{R_2 R C^2}} = 1 \rightarrow \frac{0,999}{C} = 1 \rightarrow \boxed{C = 0,999}$

FILTRO RC

Para la transferencia de forma $\frac{s}{s + \omega_0}$ con $\omega_0 = \frac{1}{RC}$ $\boxed{R=1}$ $\boxed{C=1}$

CIRCUITO FINAL

El circuito propuesto en el Schaudman tiene como ecuación de diseño la siguiente ecuación:

$$T(s) = \frac{s^2(2a-c) + s \frac{\omega_0}{Q}(2b-c) + c \cdot \omega_0^2}{s^2 + s \frac{\omega_0}{Q} + \omega_0^2}$$

y para conseguir la fórmula de notch HP ^{que} se obtuvo los valores son

$$c = 0,111$$

$$2a - c = 1$$

$$2b - c = 0$$

$$a = 0,555$$

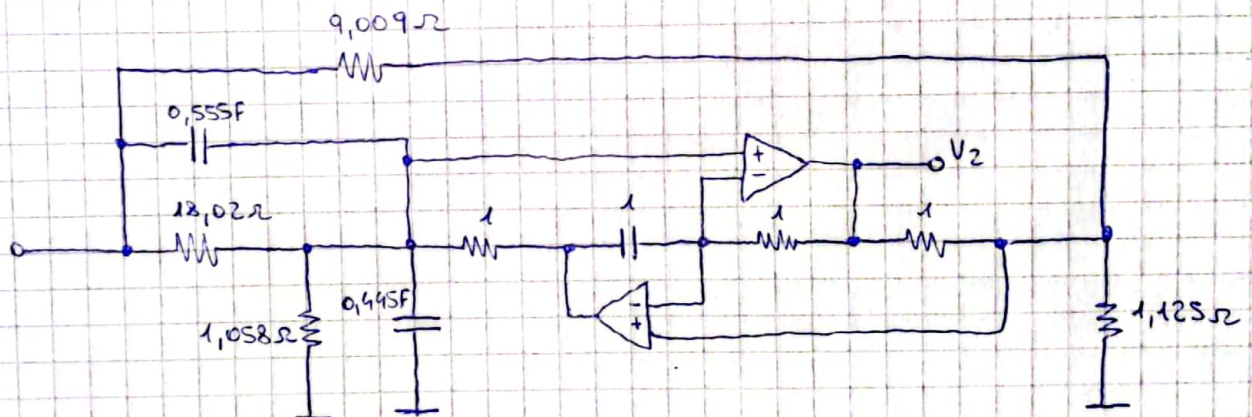
$$b = 0,0555$$

COMPONENTES

$$\omega_0 = \frac{1}{RC} \rightarrow R = 1$$

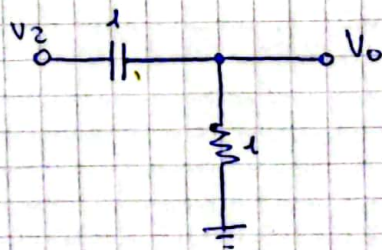
$$C = 1$$

$$\frac{\omega_0}{Q} = 1 \rightarrow Q = 1 \rightarrow QR = 1$$



FILTRO RC

A la salida de V_2 nuevamente colocamos un filtro RC



Aquí también la misma respuesta en frecuencia que con el circuito propuesto en el TP