

Tarea Semanal 5

Filtro máxima planicidad paso altos $F_p = 300 \text{ Hz}$
y cero de transmisión en $F_{02} = 100 \text{ Hz}$.

De la plantilla prototipo normalizada podemos sacar varios datos:

① en $\Omega = 1$ $\alpha \approx 3 \text{ dB} \Rightarrow$ Butterworth

② en $\Omega = 1$ se desarrolla la mitad de la fase, lo cual es $\varphi(\Omega)|_{\Omega=1} = -135^\circ$
por lo que en $\Omega \rightarrow \infty$ $\varphi(\Omega)|_{\Omega \rightarrow \infty} = -270^\circ$. Se sabe que cada polo aporta -90° en $\Omega \rightarrow \infty$ por lo que $n = 3$

Por lo tanto:

$$\Omega \omega = 2\pi f_p$$

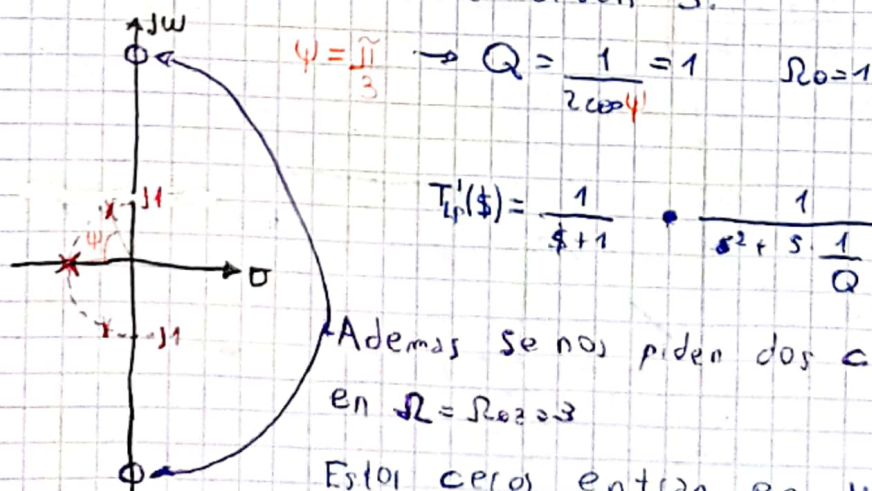
$$\omega_p = 2\pi f_p \rightarrow \omega_p' = 1$$

$$\omega_{02} = 2\pi f_{02} \quad \omega_{02}' = \frac{1}{3}$$

Aplicando el núcleo de transformación $\Omega = \frac{1}{\omega}$

$$\Omega_p = \frac{1}{\omega_p} = 1 \quad ; \quad \Omega_{02} = \frac{1}{\omega_{02}} = 3$$

Como es butter de orden 3:

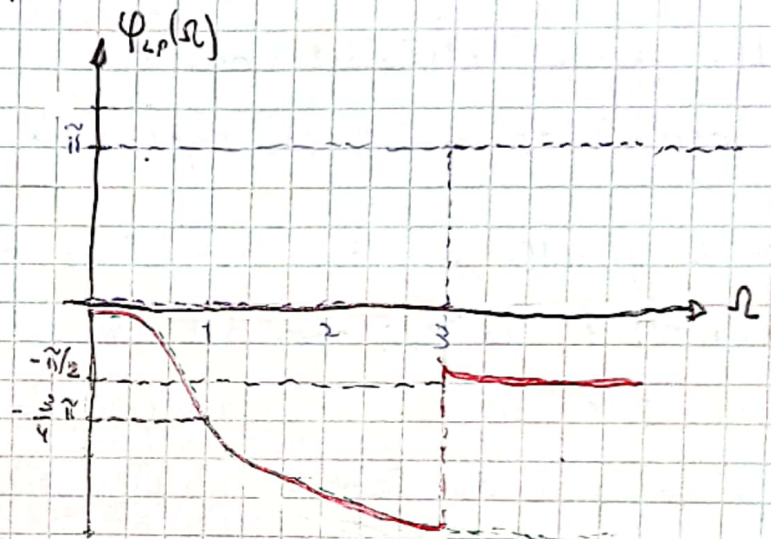
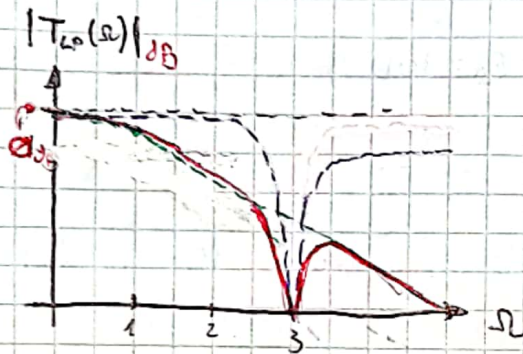


Además se nos piden dos ceros de transferencia en $\Omega = \Omega_{02} = 3$

Estos ceros entran en juego en el numerador por lo que:

$$T_r(s) = \frac{1}{s+1} \cdot \frac{1}{s^2 + s + 1} \cdot (s^2 + \Omega_{02}^2) \cdot k$$

Para que sea de 0dB $\rightarrow K = 1/\Omega_0 \omega_c^2 = 1/9$
 --- aporte del notch



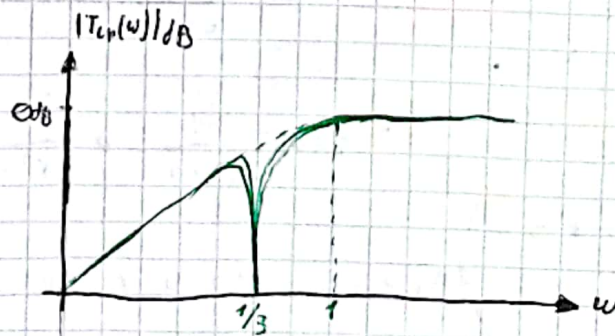
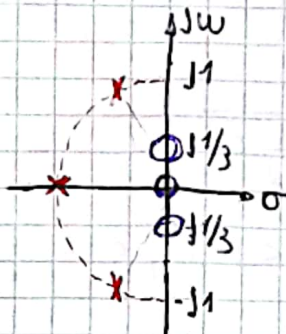
Transformación al Filtro objetivo:

$$T_{hp}(s) = T_{LP}(s) \Big|_{s \rightarrow 1/s} = \frac{1}{\frac{1}{s} + 1} \cdot \frac{\left(\frac{1}{s}\right)^2 + \Omega_0 \omega_c^2}{\left(\frac{1}{s}\right)^2 + \frac{1}{s} + 1} \cdot K$$

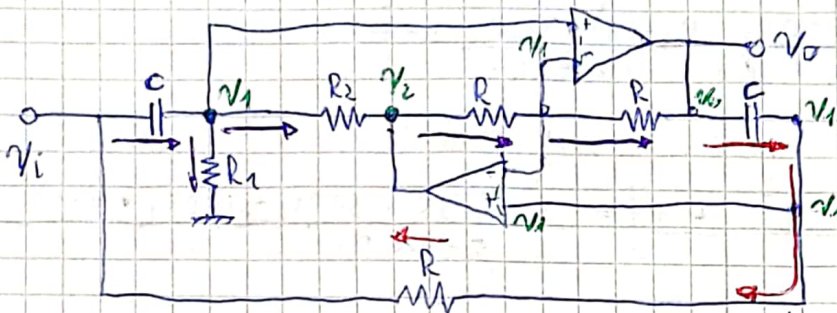
$$T_{hp}(s) = \frac{s}{1+s} \cdot \frac{1 + \Omega_0 \omega_c^2 s^2}{1 + s + s^2} \cdot K$$

$$T_{hp}(s) = \frac{s}{1+s} \cdot \Omega_0 \omega_c^2 \frac{1/\Omega_0 \omega_c^2 + s^2}{s^2 + s + 1} \cdot \left(\frac{1}{\Omega_0 \omega_c^2}\right) K$$

$$\boxed{T_{hp}(s) = \frac{s}{s+1} \cdot \frac{s^2 + 1/9}{s^2 + s + 1}}$$



Analisis de la estructura propuesta:



$$(V_i - V_1) \cdot SC = \frac{V_1}{R_1} + \frac{V_1 - V_2}{R_2} \quad (1)$$

$$\frac{V_2 - V_1}{R} = \frac{V_1 - V_o}{R}$$

$$V_2 + V_o = 2V_1 \quad (2)$$

$$V_2 = 2V_1 - V_o$$

$$(V_o - V_1) SC = \frac{V_1 + V_i}{R}$$

$$V_o SCR + V_i = V_1 \cdot (1 + SCR)$$

$$V_1 = \frac{V_o SCR + V_i}{1 + SCR} \quad (3)$$

de (2) en (4):

$$(V_i - V_1) SC = \frac{V_1}{R_1} + \frac{V_1 - 2V_1 + V_0}{R_2}$$

$$V_i SC R_2 - V_0 = V_1 \left(SC R_2 + \frac{R_2}{R_1} - 1 \right) \quad (4)$$

$$V_i SC = \frac{V_1}{R_1} + V_1 SC - \frac{V_1}{R_2} + \frac{V_0}{R_2}$$

$$V_i SC = V_1 \left(SC + \frac{1}{R_1} - \frac{1}{R_2} \right) + V_0 \cdot \frac{1}{R_2}$$

Reemplazando ③ en ④

$$V_i \cdot sCR_2 \cdot V_o = \left(sCR_2 + \frac{R_2}{R_1} - 1 \right) \cdot \frac{V_o sCR + V_i}{sCR + 1}$$

$$V_i \cdot \left[sCR_2 + \frac{sCR_2 R_2 + R_2 - R_1}{R_1 (sCR + 1)} \right] = \left[\left(\frac{sCR_2 R_2 + R_2 - R_1}{R_1} \right) \cdot \frac{sCR}{sCR + 1} + 1 \right] V_o$$

$$V_i \cdot \left[\frac{sCR_2 R_2 \cdot (sCR + 1) - sCR_2 R_2 + R_2 + R_1}{R_1 (sCR + 1)} \right] = \frac{s^2 C^2 R_1 R_2 + sCR_2 R_2 - sCR_2 R_1 + sCR_2 R_1 + R_1}{(sCR + 1) R_1} V_o$$

$$V_i \cdot \left[s^2 C^2 R_1 R_2 + R_2 - R_1 \right] = \left[s^2 C^2 R_1 R_2 + sCR_2 R_2 + R_1 \right] V_o$$

$$\left[\frac{V_o}{V_i} = \frac{s^2 C^2 R_1 R_2 + (R_2 - R_1)}{s^2 C^2 R_1 R_2 + sCR_2 R_2 + R_1} = \frac{s^2 + \frac{R_2 - R_1}{R_1} \cdot \frac{1}{C^2 R_1 R_2}}{s^2 + s \frac{1}{C R_1} + \frac{1}{C^2 R_1 R_2}} \right]$$

Necesito cumplir

$$\frac{s^2 + 1/9}{s^2 + s + 1} \Rightarrow \frac{1}{CR_1} = 1 \Rightarrow \left[R_1 = \frac{1}{C} \right]$$

$$\frac{1}{C^2 R_1 R_2} = 1 \Rightarrow R = \frac{1}{C^2 \cdot R_2}$$

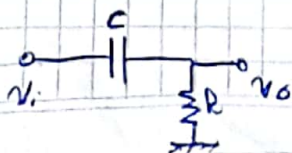
$$\frac{R_2 - R_1}{R_1} = \frac{1}{9} \Rightarrow R_2 - \frac{R_1}{9} = R_2$$

$$\left[R_2 = \frac{8}{9} R_1 \right]$$

Normalizando $C=1$:

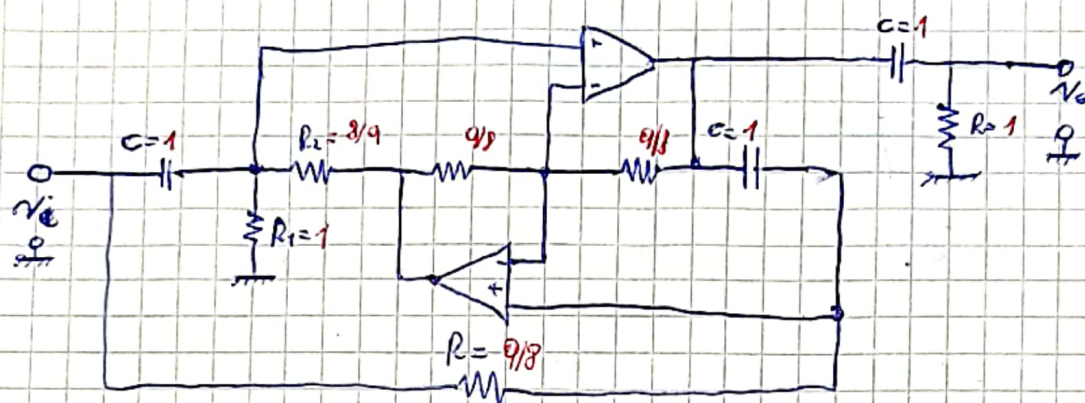
$$R_1 = \frac{1}{C} = 1 ; R_2 = \frac{8}{9} R_1 = \frac{8}{9} ; R = \frac{1}{C^2 R_2} = \frac{9}{8}$$

El polo simple $\frac{s}{s+1}$ lo consigo con un RC

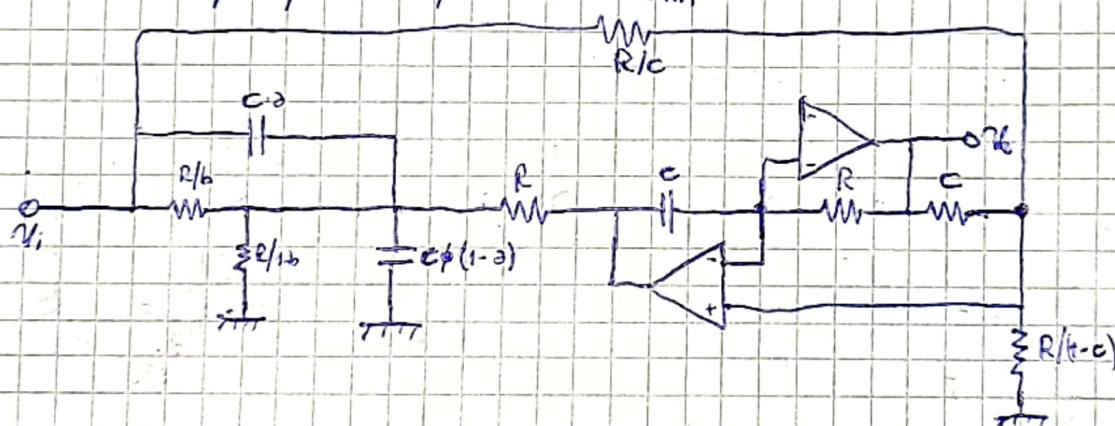


$$\frac{V_o}{V_i} = \frac{R}{\frac{1}{sC} + R} = \frac{sCR}{1 + sCR} = \frac{s}{s + 1/RC}$$

como $\frac{1}{RC} = 1 \Rightarrow R = \frac{1}{C} = 1$



Circuito propuesto por Schumann



La transferencia de este sistema es la siguiente

$$\frac{v_o}{v_i} = \frac{s^2(2a-c) + s(2b-c)\frac{\omega_0}{Q} + c\omega_0^2}{s^2 + s\frac{\omega_0}{Q} + \omega_0^2} \quad \text{donde } \omega_0 = \frac{1}{RC}$$

Si queremos lograr nuestro filtro con este circuito:

$$\left. \begin{aligned} c + \omega_0^2 &= \omega_0^2 \\ 2b - c &= 0 \\ 2a - c &= 1 \\ \omega_0^2 &= 1 \end{aligned} \right\} \Rightarrow \left. \begin{aligned} c &= \left(\frac{1}{3}\right)^2 \\ b &= c/2 \\ a &= \frac{c+1}{2} \end{aligned} \right\} \quad \frac{1}{RC} = 1 \Rightarrow \left[R = \frac{1}{C} = 1 \right]$$