

# Ejercicio 7

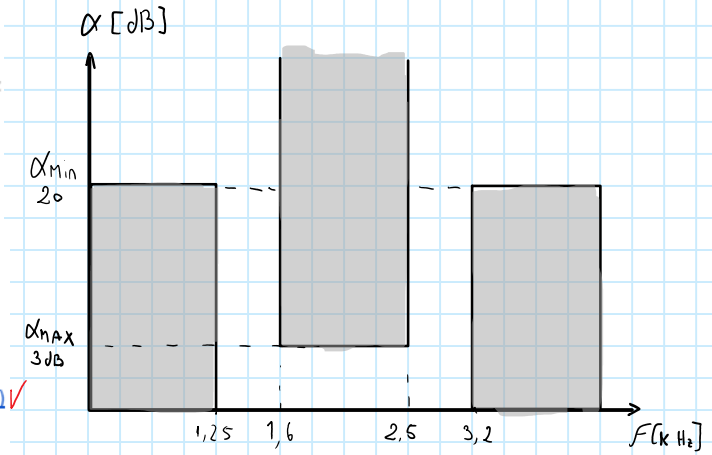
miércoles, 8 de junio de 2022 8:20 p. m.

Se debe diseñar un filtro pasabanda con las siguientes especificaciones:

- Frecuencia de corte inferior  $f_{ci}$ : 1600 KHz y frecuencia de corte superior  $f_{cs}$ : 2500 KHz
- Ripple máximo en la banda de paso  $\epsilon$ : 3dB
- Máxima planicidad en la banda de paso.
- Ganancia máxima en la banda de paso: 10 dB
- Atenuación mínima  $\alpha_{min}$  de 20 dB a las frecuencias de 1250 KHz y 3200 KHz.

Se pide:

- Obtener la función transferencia normalizada del filtro ✓
- Graficar el diagrama de polos y ceros ✓
- Graficar la transferencia (módulo y fase) del filtro pedido ✓
- Sintetizar el filtro utilizando estructuras [Ackerberg-Mossberg \(AM\)](#) (Ver apéndice) ✓
- Simular el filtro obtenido, verificando las especificaciones de diseño ✓



$$f_o^2 = f_{ip} \cdot f_{sp} \rightarrow f_o = \sqrt{f_{ip} \cdot f_{sp}} = \sqrt{1,6 \cdot 2,5} \text{ KHz} \rightarrow f_o = 2 \text{ KHz}$$

$$f_o = 2 \text{ KHz} \rightarrow \omega_o = 2\pi \cdot 2 \text{ s}^{-1} \rightarrow \omega_{ov} = \omega_o / \omega_o \rightarrow \omega_{ov} = 1$$

$$f_{s1} = 1,25 \text{ KHz} \rightarrow \omega_{s1} = 2\pi \cdot 1,25 \text{ s}^{-1} \rightarrow \omega_{s1v} = \omega_{s1} / \omega_o \rightarrow \omega_{s1v} = 0,625$$

$$f_{s2} = 3,2 \text{ KHz} \rightarrow \omega_{s2} = 2\pi \cdot 3,2 \text{ s}^{-1} \rightarrow \omega_{s2v} = \omega_{s2} / \omega_o \rightarrow \omega_{s2v} = 1,6$$

$$f_{p1} = 1,6 \text{ KHz} \rightarrow \omega_{p1} = 2\pi \cdot 1,6 \text{ s}^{-1} \rightarrow \omega_{p1v} = \omega_{p1} / \omega_o \rightarrow \omega_{p1v} = 0,8$$

$$f_{p2} = 2,5 \text{ KHz} \rightarrow \omega_{p2} = 2\pi \cdot 2,5 \text{ s}^{-1} \rightarrow \omega_{p2v} = \omega_{p2} / \omega_o \rightarrow \omega_{p2v} = 1,25$$

NORMALIZO  
EN FRECUENCIA

$$Q = \frac{\omega_o}{B}$$

$$Q = \frac{2 \cdot 2\pi \text{ KHz}}{(2,5 - 1,6) 2\pi \text{ KHz}}$$

$$Q = \frac{20}{9} \approx 2,22$$

Para encontrar las frecuencias equivalentes en Pasa Bajo

$$\Omega_{LP} = Q \left( \frac{\omega_{BP}^2 - 1}{\omega_{BP}} \right)$$

Usa la formula para encontrar  
las  $\Omega$  equivalentes

$\omega_{BP}$	$\Omega_{LP}$
$\omega_{ov} = 1$	$\Omega_o = 0$
$\omega_{p1v} = 0,8$	$\Omega_{p1} = -1$
$\omega_{p2v} = 1,25$	$\Omega_{p2} = 1$
$\omega_{s1v} = 0,625$	$\Omega_{s1} = -13/6 \approx -2,1667$
$\omega_{s2v} = 1,6$	$\Omega_{s2} = 13/6 \approx 2,1667$

Tengo que elegir el "m" necesario que cumpla  $\alpha_{min}$ . Usa ITERACIÓN  
Evalué en  $\Omega = 13/6$  ya que  $|\Omega_{s1}| = \Omega_{s2}$

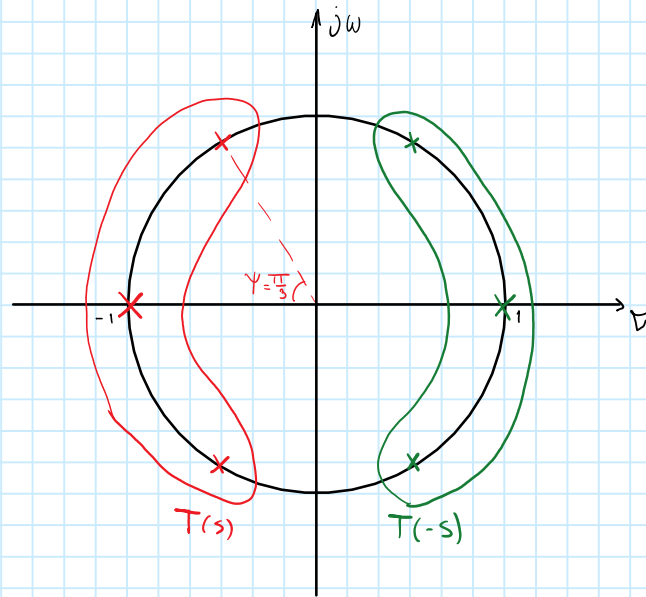
$$\alpha_{min} = 10 \log(1 + \xi^2 \Omega_s^{2m})$$

Para  $\alpha_{max} = 3 \text{ dB} \rightarrow \text{Butterworth} \rightarrow \xi = 1$

$$m = 2 \rightarrow \alpha_m = 10 \log(1 + \frac{13^2}{6^2}) \approx 13,624 \text{ X}$$

$$m = 3 \rightarrow \alpha_m = 10 \log(1 + \frac{13^3}{6^3}) \approx 20,19 > \alpha_{min} = 20 \text{ dB} \checkmark$$

# Diagrama de P y Z para Butter $\rightarrow m=3$



Butter Orden 3

$$\cos\left(\frac{\pi}{3}\right) = 0,5$$

$$T_{LP} = \frac{1}{s^2 + 1} \cdot \frac{1}{s^2 + s \cdot 2 \cdot \cos \psi + 1}$$

$$\therefore T_{LP}(s) = \frac{1}{s^2 + 1} \cdot \frac{1}{s^2 + s + 1}$$

Desnormalizo para obtener un Pasa-Banda

KERNEL

$$s = Q \frac{(s^2 + 1)}{s}$$

$$\therefore T_{BP}(s) = \frac{1}{Q \frac{(s^2 + 1)}{s} + 1} \cdot \frac{1}{\left(Q \frac{(s^2 + 1)}{s}\right)^2 + Q \frac{(s^2 + 1)}{s} + 1} \Rightarrow$$

$$\Rightarrow \frac{s}{Qs^2 + Q + s} \cdot \frac{1}{\frac{Q^2}{s^2}(s^4 + 2s^2 + 1) + \frac{Qs^2 + Q}{s} + 1}$$

$$\Rightarrow T_{BP}(s) = \frac{\frac{1}{Q} s}{s^2 + s \frac{1}{Q} + 1} \cdot \frac{s^2}{\underbrace{Q^2 s^4} + \underbrace{2Q^2 s^2} + \underbrace{Q^2} + \underbrace{Qs^3} + \underbrace{Qs} + \underbrace{s^2}}$$

$$\Rightarrow T_{BP}(s) = \frac{\frac{1}{Q} s}{s^2 + s \frac{1}{Q} + 1} \cdot \frac{\frac{1}{Q^2} s^2}{s^4 + \frac{1}{Q} s^3 + \frac{(2Q^2 + 1)}{Q^2} s^2 + \frac{1}{Q} s + 1}$$

$$\frac{1}{Q} = \frac{9}{20} = 0,45$$

Separo el polinomio de ORDEN 4 en 2 de ORDEN 2 (calculo en PYTHON)

Coficientes Pol<sub>2</sub>

1
0.268288
1.47645

Coficientes Pol<sub>3</sub>

1
0.181712
0.677301

$$T_{DP}(s) = \frac{0,45}{s^2 + 0,45s + 1} \cdot \frac{0,45s}{s^2 + 0,268288s + 1,47645} \cdot \frac{0,45s}{s^2 + 0,181712s + 0,677301}$$

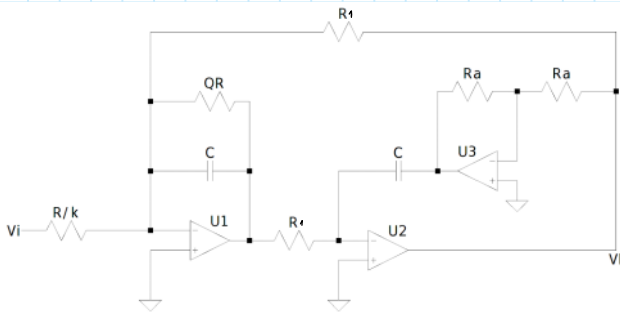
Necesito ganancia = 10 dB en la banda de paso.

$$10 \text{ dB} = 20 \log(X)_{\text{dB}} \rightarrow X = 10^{\frac{10}{20}} \rightarrow X \cong 3,1623$$

$$T_{DP}(s) = \frac{3,1623 \cdot 0,45s}{s^2 + 0,45s + 1} \cdot \frac{0,45s}{s^2 + 0,268288s + 1,47645} \cdot \frac{0,45s}{s^2 + 0,181712s + 0,677301}$$

## GRAFICOS EN JUPYTER

Implementación del filtro usando estructuras Åckerberg-Mossberg



Donde si  $R_1 = R_A = R$

Tenemos una transferencia:

$$T(s) = -K \cdot \frac{\frac{1}{RC}s}{s^2 + \left(\frac{1}{RQC}\right)s + \frac{1}{R^2C^2}}$$

$$T_{DP}(s) = \underbrace{\frac{-3,1623 \cdot 0,45s}{s^2 + 0,45s + 1}}_{T_1} \cdot \underbrace{\frac{-0,45s}{s^2 + 0,268288s + 1,47645}}_{T_2} \cdot \underbrace{\frac{-0,45s}{s^2 + 0,181712s + 0,677301}}_{T_3} \cdot (-1)$$

Para respetar el signo ORIGINAL

Caso  $T_1$ :

$$\text{Adopto } R = 1 \text{ K} = \Omega_Z \rightarrow R_N = \frac{R}{\Omega_Z} = 1$$

$$\frac{\omega_{01}}{Q_1} = 0,45 \rightarrow Q_1 = \frac{1}{0,45} = \frac{20}{9}$$

$$\frac{1}{Q_1 R_N C_N} = 0,45 = \frac{9}{20} \rightarrow C_N = \frac{1}{\frac{9}{20} \cdot 1 \cdot \frac{20}{9}} = 1$$

$$\frac{K_1}{R_N C_N} = 3,1623 \cdot 0,45 \rightarrow \frac{R_N}{K_1} = 0,7027234$$

DESNORMALIZACION

$$C = \frac{C_N}{\Omega_N \cdot \Omega_Z} = \frac{1}{2\pi \cdot 2 \text{ KHz} \cdot 1 \text{ K}\Omega} \rightarrow C = 79,58 \text{ nF}$$

$$\frac{R}{K_1} = \frac{R_N \cdot \Omega_Z}{K_1} = 702,7234 \Omega$$

$$Q_1 R = Q_1 R_N \cdot \Omega_Z = 2,22 \text{ K}\Omega$$

$$R_1 = R_A = 1 \text{ K}\Omega$$

Caso  $T_2$ :

$$\text{Adopto } R = 1 \text{ K} = \Omega_Z \rightarrow R_N = \frac{R}{\Omega_Z} = 1$$

$$\frac{\omega_{02}}{Q_2} = 0,268288 \rightarrow Q_2 = \frac{\sqrt{1,47645}}{0,268288} \cong 4,529$$

$$\frac{1}{Q_2 R_N C_N} = 0,268288 \rightarrow C_N = \frac{1}{0,268288 \cdot 1 \cdot 4,529} \cong 0,823$$

$$\frac{K_2}{R_N C_N} = 0,45 \rightarrow \frac{R_N}{K_2} = \frac{1}{0,823 \cdot 0,45} \cong 2,7$$

DESNORMALIZACION

$$C = \frac{C_N}{\Omega_N \cdot \Omega_Z} = \frac{0,823}{2\pi \cdot 2 \text{ KHz} \cdot 1 \text{ K}\Omega} \rightarrow C = 65,49 \text{ nF}$$

$$\frac{R}{K_2} = \frac{R_N \cdot \Omega_Z}{K_2} = 2 \text{ K}\Omega$$

$$Q_2 R = Q_2 R_N \cdot \Omega_Z = 4529 \Omega$$

$$R_1 = R_A = 1 \text{ K}\Omega$$

### Caso T<sub>3</sub>:

$$\text{Adopto } R = 1K = \Omega_Z \rightarrow R_N = \frac{R}{\Omega_Z} = 1$$

$$\frac{\omega_{03}}{Q_3} = 0,181712 \rightarrow Q_3 = \frac{\sqrt{0,677301}}{0,181712} \approx 4,529$$

$$\frac{1}{Q_3 R_N C_N} = 0,181712 \rightarrow C_N = \frac{1}{0,181712 \cdot 1 \cdot 4,529} \approx 1,2151$$

$$\frac{K_3}{R_N C_N} = 0,45 \rightarrow \frac{R_N}{K_3} = \frac{1}{1,2151 \cdot 0,45} \approx 1,82851$$

### DESNORMALIZACION

$$C = \frac{C_N}{\Omega_S \cdot \Omega_Z} = \frac{1,2151}{2\pi \cdot 2KHz \cdot 1K\Omega} \rightarrow C = 96,69 \text{ nF}$$

$$\frac{R}{K_3} = \frac{R_N \cdot \Omega_Z}{K_3} = 1828,85 \Omega$$

$$Q_3 R = Q_3 R_N \cdot \Omega_Z = 4529 \Omega$$

$$R_1 = R_a = 1K$$