

## Trabajo semanal 6

- Filtro Pass-alto
- $f_c = 300 \text{ Hz}$
- Cero de transmisión en  $100 \text{ Hz}$ .
- $\alpha_{\max}$ : No específico
- $\alpha_{\min}$ : No específico

Como no específico  $\alpha_{\max}$  se adopta  $\alpha_{\max} = 3 \text{ dB}$

para facilitar los cálculos.

$$\alpha_{\max} = 3 \text{ dB} \Rightarrow \text{Butterworth} \Rightarrow \epsilon = 1$$

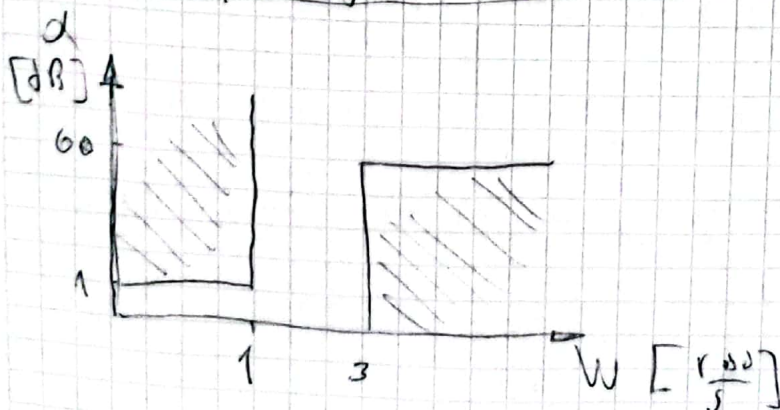
Como no específico  $\alpha_{\min}$  pero en la respuesta requerida la atenuación mínima debe ser de

$$\alpha = -40 \text{ dB} \text{ en } \omega_0 = 10.$$

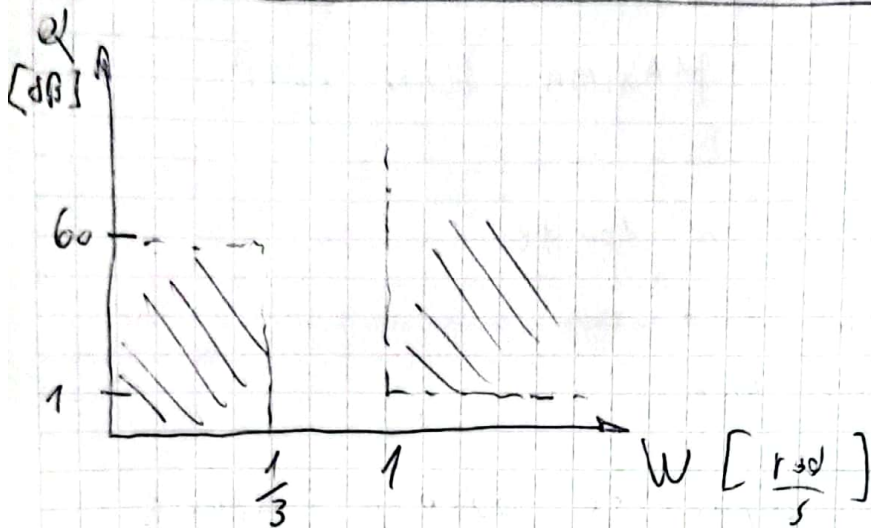
$$\alpha_{10} = 10 \log [1 + 10^6] = 60 \text{ dB} \quad \checkmark$$

$$n = 3$$

Plantilla para bjo normalizado



## Plantilla paso a alto normalizado



## Normalización de Butterworth

$$\omega_0 = 2\pi \cdot 300 \text{ Hz} \cdot \epsilon^{\frac{1}{2}}$$

$$\omega_0 = 2\pi \cdot 300 \frac{\text{rad}}{\text{s}}$$

## Elipsa de polos y ceros

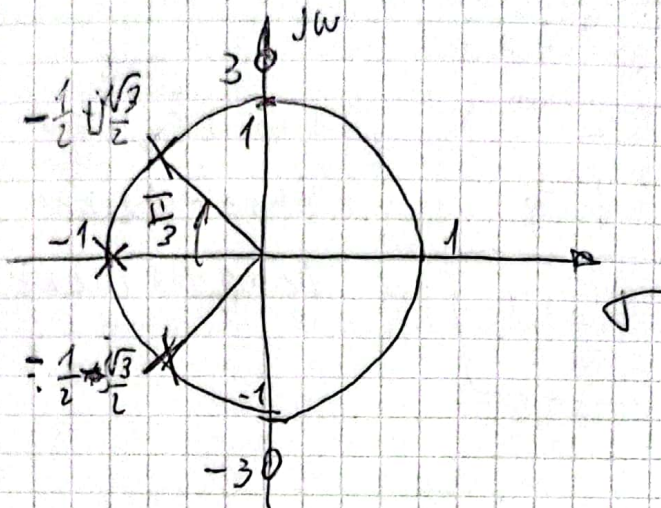
Como requiere de un cero de transmisión en la frecuencia normalizada de  $3 \frac{\text{rad}}{\text{s}}$

$$T(s) = \frac{1}{9} \frac{s^2 + 9}{s^3 + as^2 + bs + 1} = \frac{s^2 + 9}{9s^3 + as^2 + bs + 1}$$

Se agrega un K de  $\frac{1}{9}$  para mantener la ganancia en la banda de paso a 0 dB como requiere el diseño.



## Diagrama de polos y ceros



Los polos que  
 $\therefore$  Normalmente  
 están en  $\pm \infty$   
 se tiran a  $\pm j$

$$T(s) = \frac{1}{9} \frac{s^2 + 9}{(s+1)(s^2 + 0s + 1)}$$

$$C = 2 \cos \frac{\pi}{3} = 1$$

$$T(s) = \frac{1}{9} \frac{s^2 + 9}{(s+1)(s^2 + s + 1)} = \frac{1}{9} \frac{s^2 + 9}{s^3 + 2s^2 + 2s + 1}$$

Transformación paso-bajo  
 Prototipo.

## Transformación en frecuencia

$$W_{LP} = \frac{1}{W_{HP}}$$

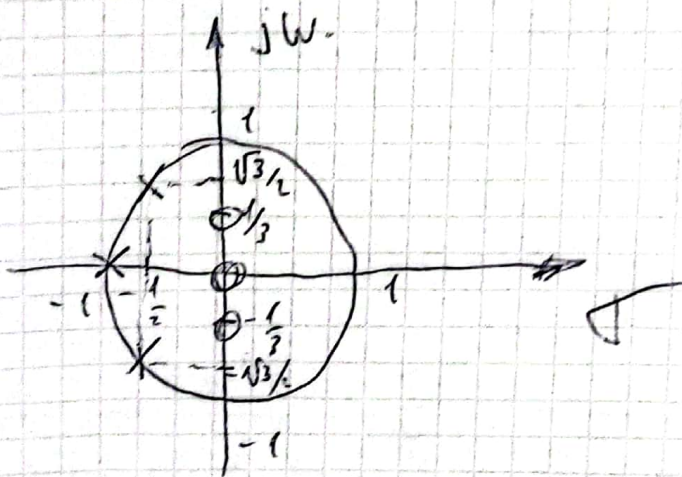
$$T(s) = \frac{1}{9} \frac{\left(\frac{1}{s^2} + 9\right)}{\left(\frac{1}{s} + 1\right)\left(\frac{1}{s^2} + \frac{1}{s} + 1\right)}$$

$$T(s) = \frac{1}{9} \frac{s}{s+1} \frac{9s^2+1}{s^2+s+1}$$

$$T(s) = \frac{s}{s+1} \frac{s^2 + \frac{1}{9}}{s^2 + s + 1}$$

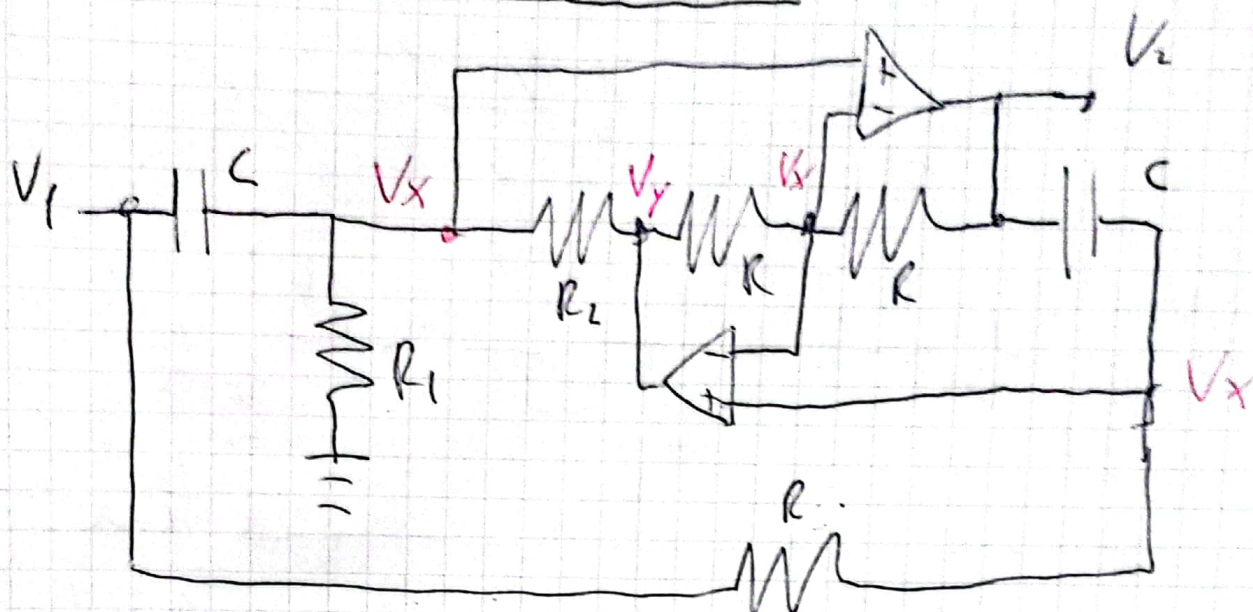
Todos los polos  
PASA - ALTO  
NORMA CERRADO

Diagrama de polos y ceros:





## Implementación activa 2º orden



$$V_x (Y_C + Y_1 + Y_2) - V_1 Y_C - V_y Y_2 = 0 \quad (1)$$

$$V_x (2Y) - V_y Y - V_2 Y = 0 \quad (2)$$

$$V_x (Y_C + Y_1) - V_2 Y_C - V_1 Y = 0 \quad (3)$$

de (3)

$$V_x = \frac{V_2 Y_C + V_1 Y}{Y_C + Y_1}$$

Resolución con sympy

$$T(s) = \frac{s^2 + \left( \frac{1}{RR_1 C^2} - \frac{1}{RR_1 C^1} \right)}{s^2 + s \frac{1}{R_1 C} + \frac{1}{RR_1 C^2}}$$

$\omega_z^2$   
 $\omega_0$   
 $\omega_0^2$

$$\frac{1}{R_1 C} = 1 \Rightarrow R_1 = \frac{1}{C}$$

$$\boxed{C = 1 \text{ F}} \Rightarrow \boxed{R_1 = 1 \Omega}$$

$$\left\{ \begin{array}{l} R_2 = \frac{1}{R} \end{array} \right. \quad (1)$$

$$\left\{ \begin{array}{l} \frac{1}{R \cdot R_2} - \frac{1}{R} = \frac{1}{9} \end{array} \right. \quad (2)$$

de (1) en (2)

$$1 - \frac{1}{R} = \frac{1}{9} \Rightarrow \boxed{R = 1,125 \Omega}$$

$$R_2 = \frac{8}{9} \Omega \approx \boxed{0,889 \Omega}$$

Diseño y realización

$$C = \frac{C_N}{\omega_c F}$$

$$C = \frac{1 \text{ F}}{2\pi \cdot 300 \text{ Hz}} = \boxed{530,51 \mu\text{F}}$$

Implementación pasiva 1º orden

