

TP5.2

Nos piden Butter de 2 orden.

→ Polinomio de Butter de 2^{do} orden normalizado:

$$\Phi(s) = (s^2 + \sqrt{2}s + 1) = s^2 + \sqrt{2}s + 1$$

Nuestro filtro podría:

$$H(s) = \frac{U_0^2}{s^2 + \frac{U_0}{Q}s + 1} \xrightarrow{U_0 = 2\pi \cdot 1\text{kHz}} \frac{(2\pi \cdot 1\text{kHz})^2}{s^2 + \sqrt{2}(2\pi \cdot 1\text{kHz})s + (2\pi \cdot 1\text{kHz})^2}$$

$$H(s) = \frac{39,478 \times 10^6}{s^2 + 8835,765s + 39,478 \times 10^6} = \frac{c}{s^2 + bs + c}$$

• Aplico la transformada bilineal: $s = zfs \left(\frac{1-z^{-1}}{1+z^{-1}} \right)$, uso una fórmula para ahorrar el álgebra (ya lo hice varias veces a mano).

$$H(z) = \frac{c}{a^2 + ab + c} \frac{(1 + 2z^{-1} + z^{-2})}{1 + \frac{2c - 2a^2}{a^2 + ab + c}z^{-1} + \frac{a^2 + ab + c}{a^2 + ab + c}z^{-2}} \rightarrow a = zfs = 200\text{kHz}$$

$$H(z) = \frac{0,0675 + 0,135z^{-1} + 0,06745z^{-2}}{1 - 1,143z^{-1} + 0,413z^{-2}}$$

Ejercicio ③

$$\textcircled{2} \cdot h_1(k) = (1, 1) \rightarrow H_1(z) = 1 + z^{-1}$$

→ Transferencia del sistema.

$$H(z) = 1 + z^{-1}$$

→ Singularidades en el plano z .

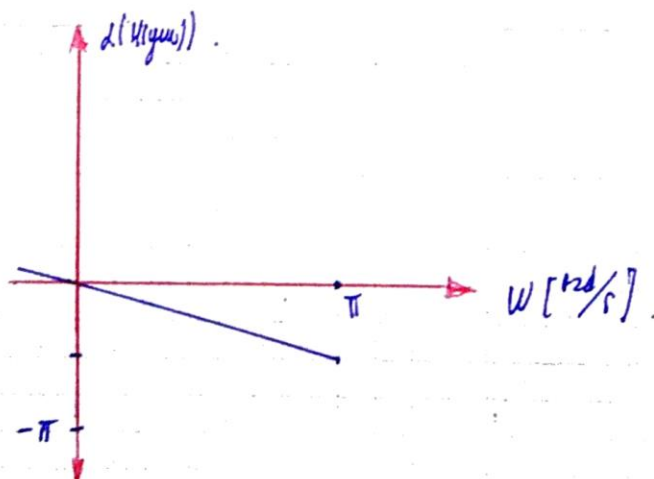
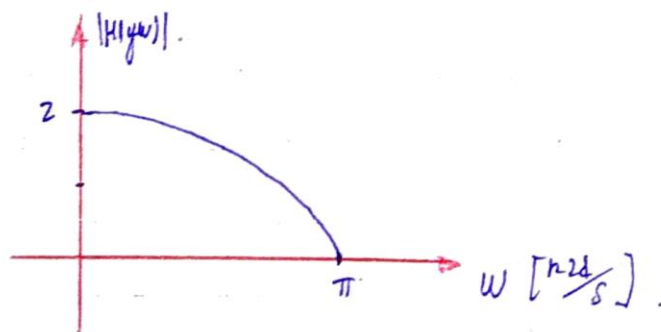
$$H(z) = \frac{z+1}{z} \rightarrow \begin{array}{l} \text{cero en } (-1, 0) \\ \text{polo en } (0, 0) \end{array}$$

→ Respuesta de módulo y fase.

$$H(z) = e^0 + e^{-j\omega} = e^{-j\frac{\omega}{2}} \left(e^{j\frac{\omega}{2}} + e^{-j\frac{\omega}{2}} \right)$$

$$|H(j\omega)| = 2 \cdot \cos\left(\frac{\omega}{2}\right)$$

$$\angle(H(j\omega)) = -\frac{\omega}{2}$$



$$h_2(k) = (1, 1, 1) \rightarrow H(z) = 1 + z^{-1} + z^{-2}$$

→ Transferencia del sistema.

$$H(z) = 1 + z^{-1} + z^{-2}$$

→ Singularidades en el plano z .

$$H(z) = \frac{z^2 + z + 1}{z^2}$$

→ Respuesta de Módulo y fase.

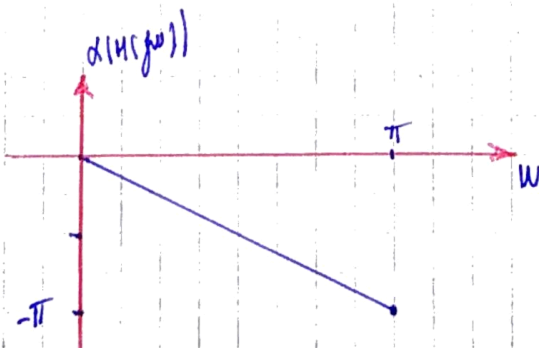
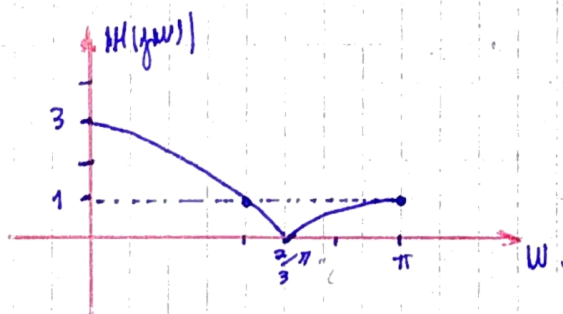
$$H(j\omega) = e^0 + e^{-j\omega} + e^{-2j\omega}$$

$$H(j\omega) = e^{-j\omega} (1 + e^{+j\omega} + e^{-j\omega} + 1)$$

$$H(j\omega) = e^{-j\omega} (2 \cos(\omega) + 1)$$

$$|H(j\omega)| = 2 \cos(\omega) + 1$$

$$\angle(H(j\omega)) = -\omega$$



① ¿Que modificación debería implementarse para que la respuesta represente la media aritmética?

Deberíamos dividir a todos los pesos de los elementos por el peso total de todos los elementos:

$$h_1(k) = \left(\frac{1}{2}, \frac{1}{2} \right)$$

$$h_2(k) = \left(\frac{1}{3}, \frac{1}{3}, \frac{1}{3} \right)$$

② ¿Que frecuencia de muestreo se debería utilizar para eliminar el ruido de 50 Hz?

$$\Omega = \frac{2}{3}\pi \rightarrow f_N = \frac{1}{3} = 50 \text{ Hz}$$

$$\therefore f_s = 1 = 150 \text{ Hz}$$

(b) Filtro diferenciador.

$$h(k) = (1, -1) \rightarrow H(z) = 1 - z^{-1}$$

→ Transferencia del sistema.

$$H(z) = \frac{z-1}{z}$$

→ Singularidades.

cero en $(1, 0)$ / polo en $(0, 0)$.

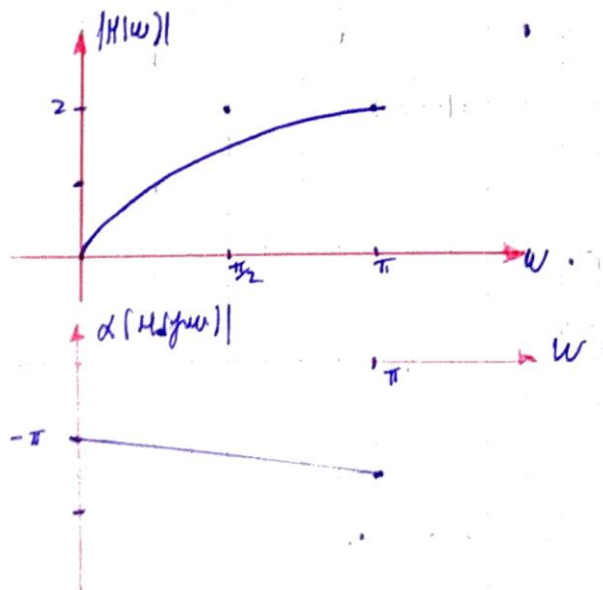
→ Respuesta de módulo y fase.

$$|H(j\omega)| = \left| 1 - e^{-j\omega} \right| = \left| e^{-j\omega/2} (e^{j\omega/2} - e^{-j\omega/2}) \right|$$

$$|H(j\omega)| = \left| e^{-j\omega/2} \cdot 2j \cdot \sin(\omega/2) \right|$$

$$|H(j\omega)| = 2 \cdot \sin(\omega/2)$$

$$\angle(H(j\omega)) = \angle(e^{-j\omega/2} e^{-j\pi}) = -\frac{\omega}{2} - \pi$$



$$h_2(k) = (1, 0, -1) \rightarrow H(z) = 1 - z^{-2} = \frac{z^2 - 1}{z^2}$$

→ Transferencia del sistema.

$$H(z) = 1 - z^{-2}$$

→ polos y ceros del sistema.

ceros $(1, 0); (-1, 0)$.

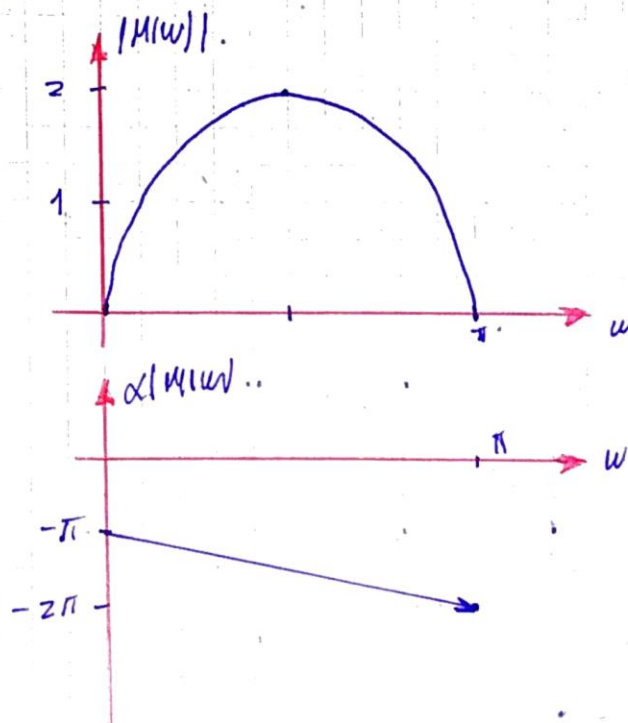
polos $(0, 0)^2$.

→ Módulo y fase.

$$H(z) = \frac{z^2 - 1}{z^2} = 1 - z^{-2} = e^0 - e^{-2j\omega} = 2j e^{-j\omega} \sin(\omega).$$

$$|H(j\omega)| = 2 \cdot \sin(\omega).$$

$$\angle(H(j\omega)) = -\omega - \pi.$$



- ① ¿Que demora introducen ambos sistemas? demora = $-\frac{d\alpha}{d\omega}$. En el primer sistema tenemos un delay de $\frac{1}{2}$ y en el segundo sistema 2.
tenemos un delay de 1.
- ② Hasta que frecuencia se comportan como un derivador ideal.

$$2 \sin(\omega) = \omega + \omega \cdot \frac{5}{100}$$

$$\hookrightarrow \omega = 1,837.$$

$$\hookrightarrow f|_{f_s} = 0,292 \sim 0,3$$

La respuesta sería admisible hasta el 30% de la frecuencia de muestreo.