

9 (nueve)

## Evaluación integradora - Fecha 4

Segundo cuatrimestre de 2024 - 14 de febrero de 2025

Nombre: Del Rio Francisco... Padrón: 110261... Curso: ...1... # de examen: 10...

### Ejercicio 1

A partir de los circuitos de la figura 1:

1. Realizar un análisis por inspección (sin encontrar transferencias) e indicar justificando:
  - a) Cual/ cuales son pasa banda y cuales no
  - b) El orden esperado del filtro
2. Encuentre la transferencia de un pasa bandas.
3. Realice el diagrama de Bode asintótico y real de la transferencia hayada.

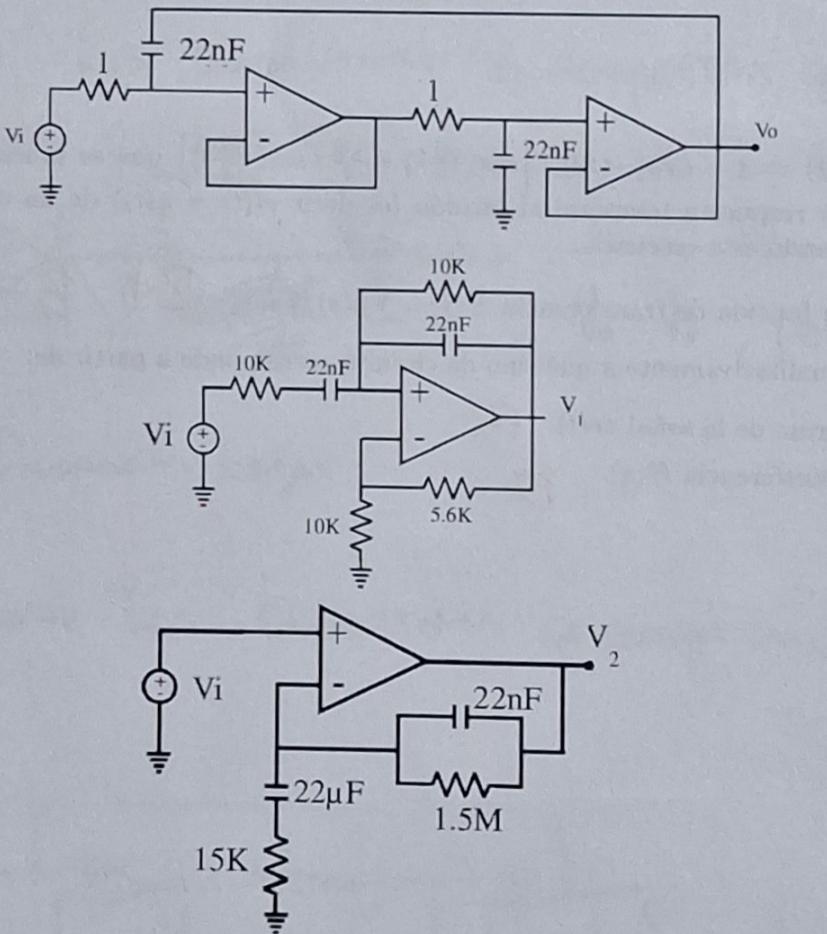


Figura 1

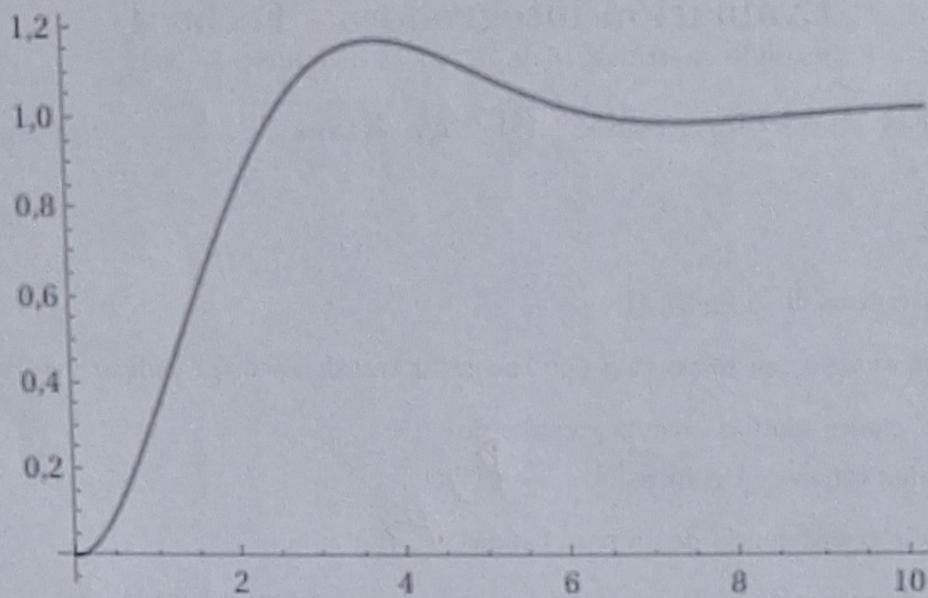


Figura 2

### Ejercicio 2

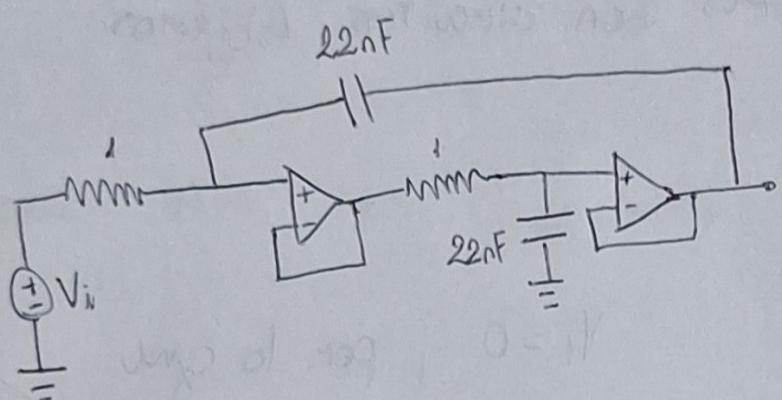
La señal  $v_o(t) = 1 - \exp(-t/2) \cdot \left[ \cos\left(\frac{\sqrt{3} \cdot t}{2}\right) + \frac{\sqrt{3}}{2} \cdot \sin\left(\frac{\sqrt{3} \cdot t}{2}\right) \right]$  que se muestra en la Figura 2 corresponde a la respuesta temporal al escalón (es decir  $v_i(t) = u(t)$ ) de un circuito de segundo orden. Considerando este escenario:

1. Obtener la función de transferencia  $H(s) = V_o(s)/V_i(s)$ . *R+ / B-*
2. Explicar cualitativamente a qué tipo de circuito corresponde a partir de:
  - a) La forma de la señal  $v_o(t)$ . *B*
  - b) La transferencia  $H(s)$ . *B*

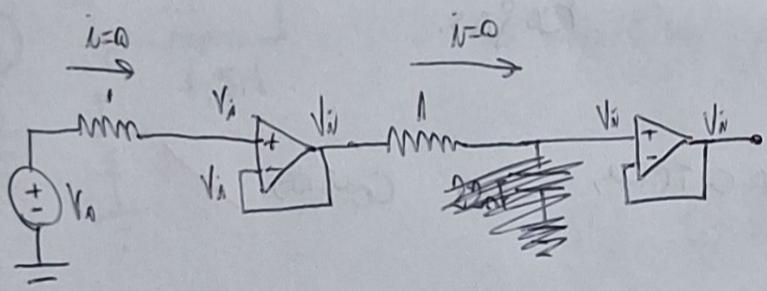
# Ejercicio 1

1.

Para Identificar el Tipo de los Filtros Sin Obtenér  
La Transferencia Analizo el Comportamiento de los mismos  
en  $\omega = 0$  y en  ~~$\omega \rightarrow \infty$~~   $\omega \rightarrow \infty$



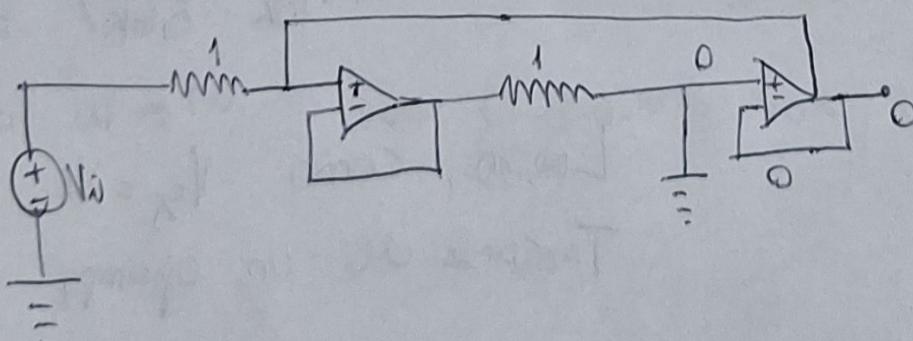
- Con  $\omega = 0$  Los Capacitores Se Comportan como Circuitos Abiertos.



$$V_o = V_i, \text{ por lo tanto}$$

Pasan las Frecuencias bajas.

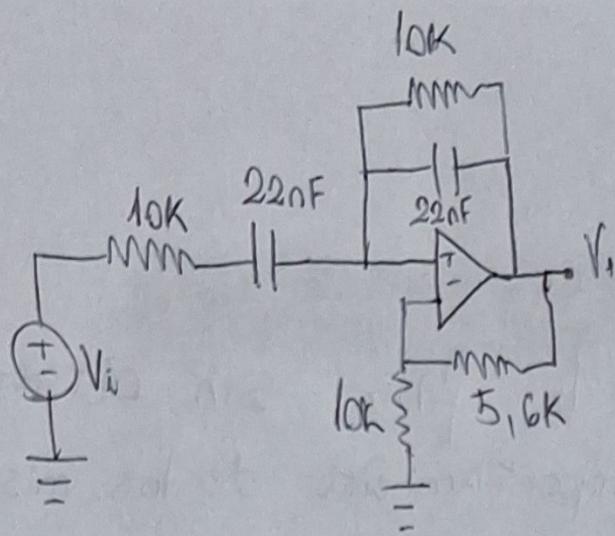
- Con  $\omega \rightarrow \infty$  Los Capacitores Se Comportan como Cortos.



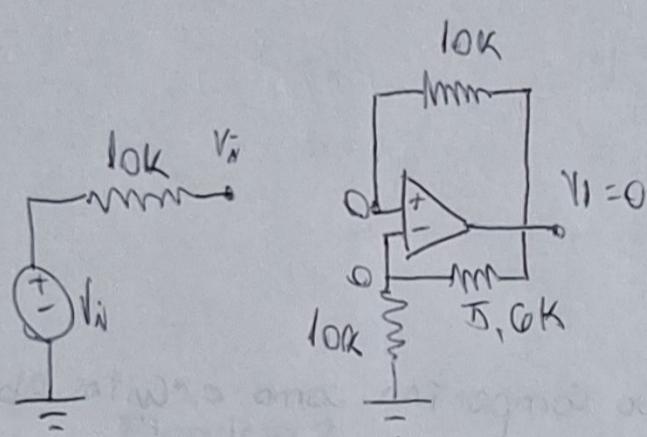
$$V_o = 0, \text{ por lo tanto}$$

No pasan las Frecuencias Altas.

No se trata de un filtro pasa-banda, se trata de un  
Pasa bajos. El orden esperado es 2<sup>(o menos)</sup> ya que presenta 2 capacitores



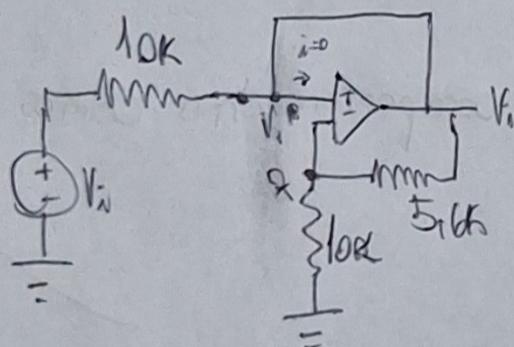
Con  $\omega = \infty$  los capacitores son circuitos abiertos



$V_i = 0$  por lo que

no pasan las frecuencias bajas.

Con  $\omega \rightarrow 0$  los capacitores son cortos.



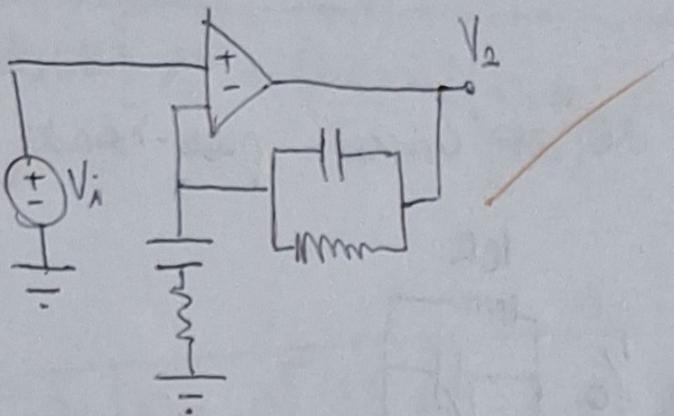
Plantando el nodo  $x$

$$0 = V_x \left( \frac{1}{10k} + \frac{1}{5.6k} \right) - \frac{V_i}{5.6k}$$

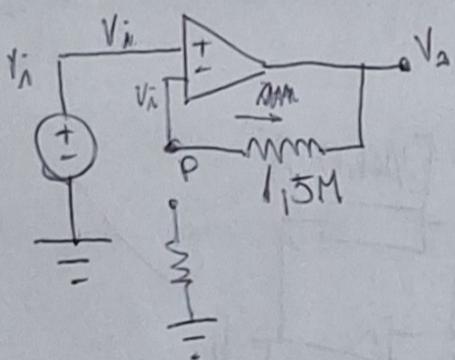
Luego, como  $V_x = V_i$  por tratarse de un opamp,

$$V_x = V_i = 0$$

Este circuito se trata de un pasa-banda ya que Reacciona tanto a altas como a bajas. El orden esperado es 2 (o menos) por tener 2 capacitores.



Para  $W=0$  los condensadores son circuitos abiertos.



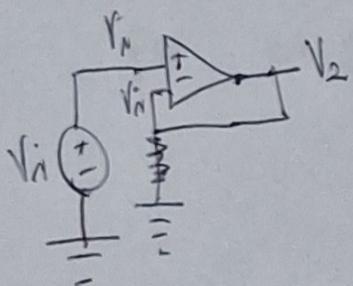
Plantenos nodos p

$$P) Q = \frac{V_p}{1,5M} - \frac{V_2}{1,5M}$$

$$V_p = V_2 \quad \text{y} \quad V_p = V_n$$

entonces dejá pasar frecuencias bajas.

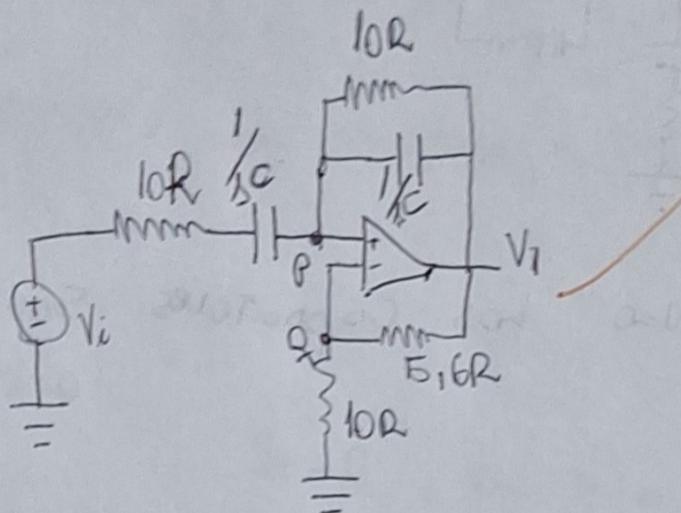
Para  $W \rightarrow \infty$  los condensadores son cortos ✓



Resulta evidente que  $V_2 = V_{in}$ , por lo que dejá pasar frecuencias altas.

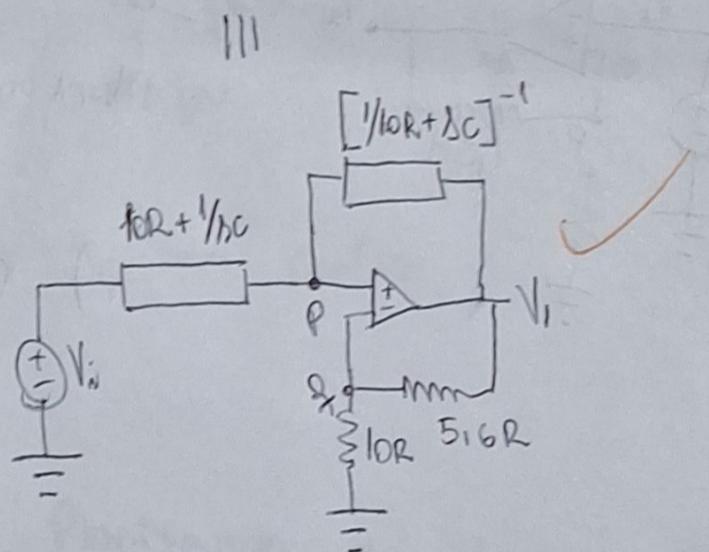
Como posan tanto frecuencias bajas como altas, No se trabaja  
 de un paso-bandas. el orden esperado es l.  
 2) capacitor.

2) EMV Busos  $\rightarrow$  Transformación de el único paso-bandas



Plantear nodos P y Q

$$P = \frac{1}{10R + BC}$$



Plantear Nodos P) y Q)

$$P) \frac{V_P}{10R + BC} = V_P \left( \frac{1}{10R + BC} + \frac{1}{10R} + BC \right) - V_1 \left( \frac{1}{10R} + BC \right)$$

$$Q) 0 = V_Q \left( \frac{1}{10R} + \frac{1}{5.6R} \right) - V_1 \left( \frac{1}{5.6R} \right) \quad V_Q = V_P$$

$$\frac{V_1}{V_N} = \frac{(A-1)(10RC)^{-1} + (2A-2+A)\Delta + 10CR\Delta^2(A-1)}{\Delta}$$

$$\frac{V_1}{V_N} = \frac{\Delta}{(A-1)10CR \left[ \Delta^2 + (3A-2) \frac{(10CR)^{-1}\Delta}{(A-1)} + (A-1) \frac{(10RC)^{-2}}{(A-1)} \right]}$$

$$\frac{V_1}{V_N} = \frac{\Delta}{10CR(A-1) \left[ \Delta^2 + (3A-2)[10CR(A-1)]^{-1}\Delta + (10CR)^{-2} \right]}$$

$$\frac{V_1}{V_N} = -12,66K \frac{\Delta}{\Delta^2 + 974\Delta + 20,66M} = H(\Delta)$$

$$\frac{w}{2} = 974$$

$$\omega_x = \frac{w}{2\pi}$$

Cero en cero y polo doble en  $w_p = 4,55K$  con  $\omega_{zp} = 4,67$

Evaluando asintoticamente en  $w = 10^2$  resulta

$$20 \log_{10}(H(\Delta)) \xrightarrow{\Delta=100 \text{ asintótico}} = -24,25 \text{ dB}$$

Luego, el error respecto al res. en el polo resulta

$$20 \log_{10}(\omega_x) = 13,4 \text{ dB}$$

Luego, el bode de Fase debería empezar en  $\frac{\pi}{2}$  pero

por el  $\Theta$  se le resta  $\pi$ , entonces empieza en  $-\frac{\pi}{2}$

$$V_2 = V_p \sqrt{\left( \frac{1}{5,6R} \right)} \xrightarrow{lo \text{ lama } A = 641,03m} \Rightarrow V_2 = V_p A = V_p$$

$$V_n = \left( 10R + \frac{1}{\delta C} \right) V_p \left( \frac{1}{10R + \frac{1}{\delta C}} + \frac{1}{10R} + \delta C \right) - V_i \left( \frac{1}{10R} + \delta C \right) \left( 10R + \frac{1}{\delta C} \right)$$

$$V_n = V_p \left[ 1 + \left( \frac{1}{10R} + \delta C \right) \left( 10R + \frac{1}{\delta C} \right) \right] - V_i \left( \frac{1}{10R} + \delta C \right) \left( 10R + \frac{1}{\delta C} \right)$$

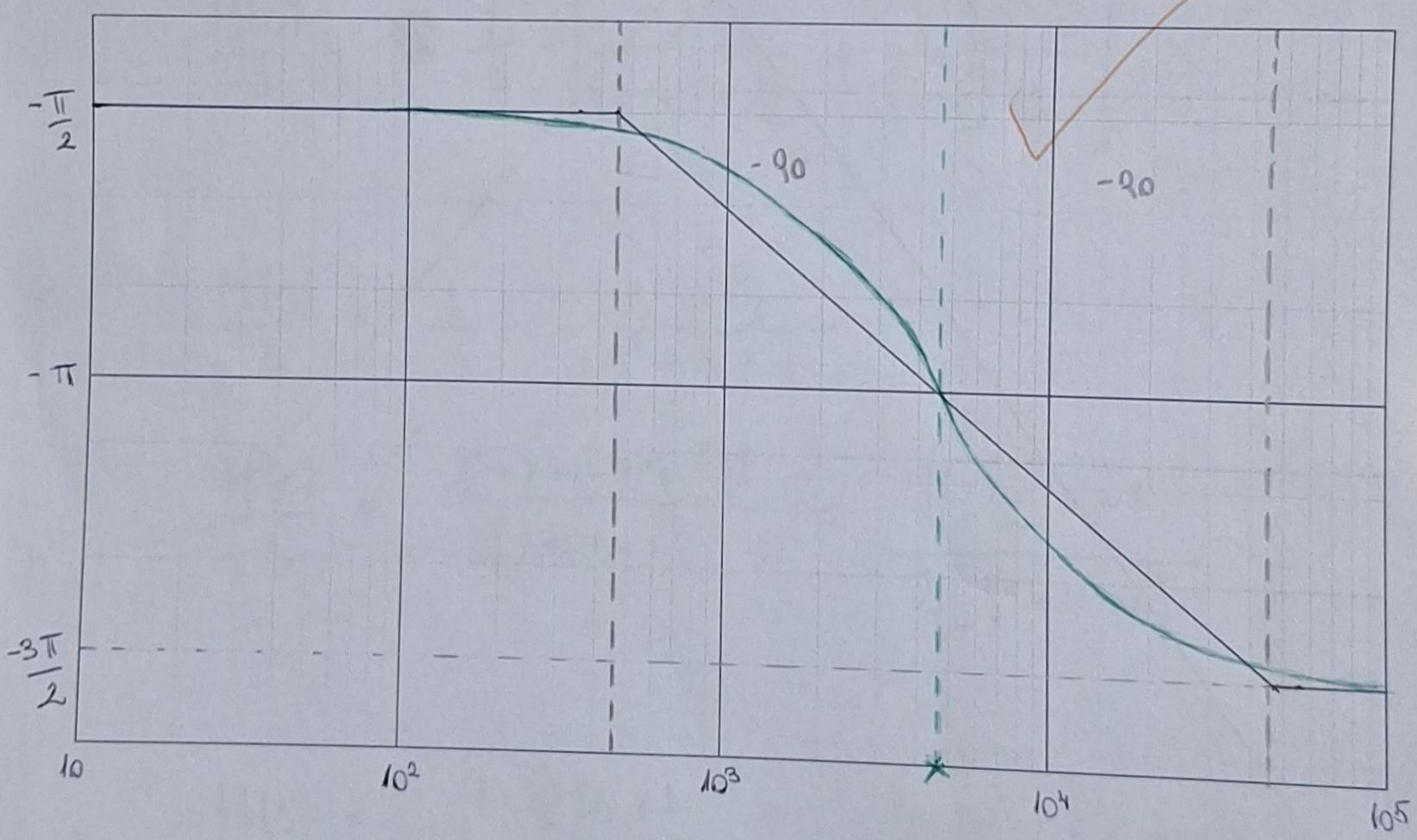
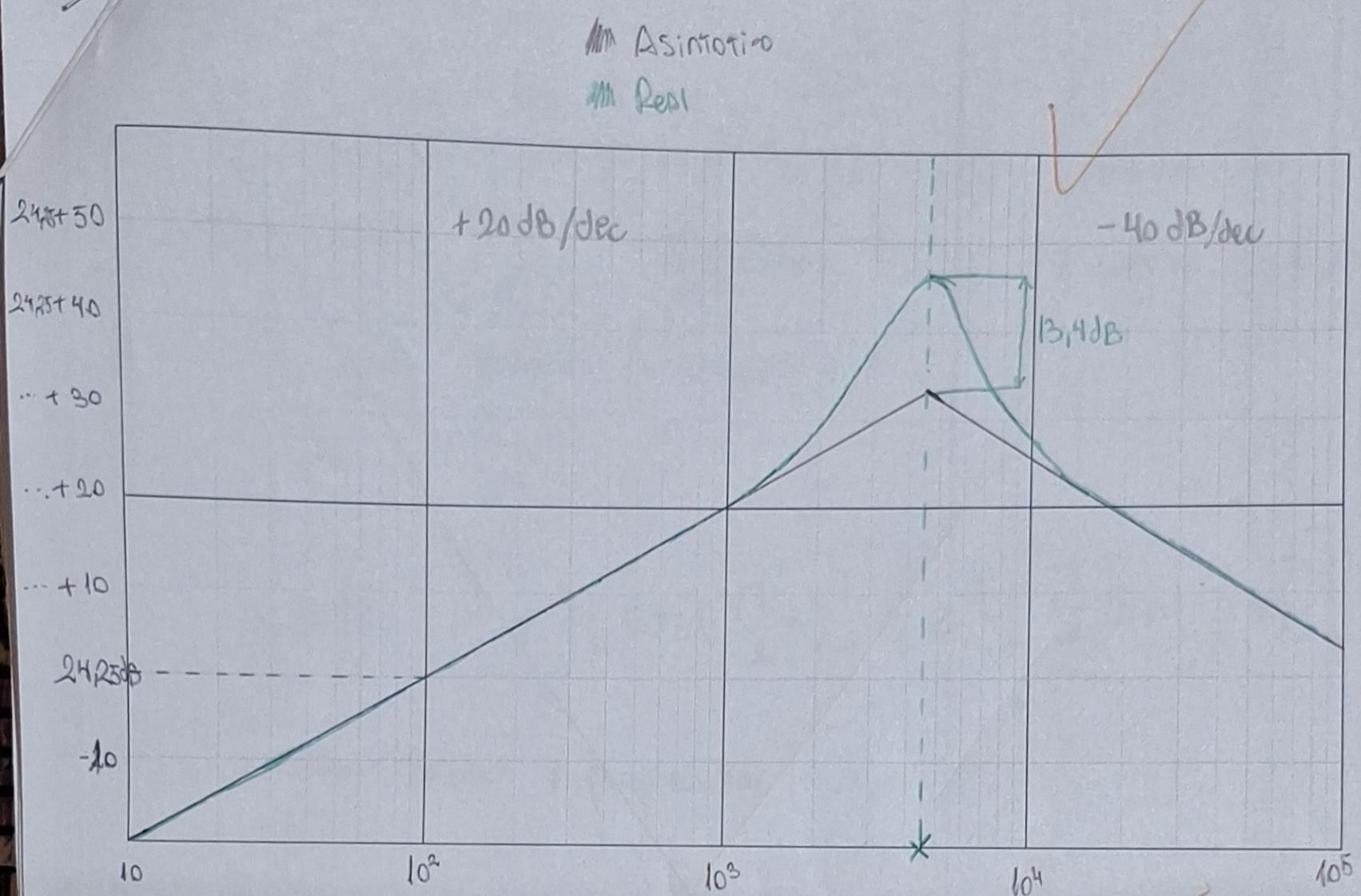
$$V_n = V_i A \left[ 1 + \left( \frac{1}{10R} + \delta C \right) \left( 10R + \frac{1}{\delta C} \right) \right] - V_i \left( \frac{1}{10R} + \delta C \right) \left( 10R + \frac{1}{\delta C} \right)$$

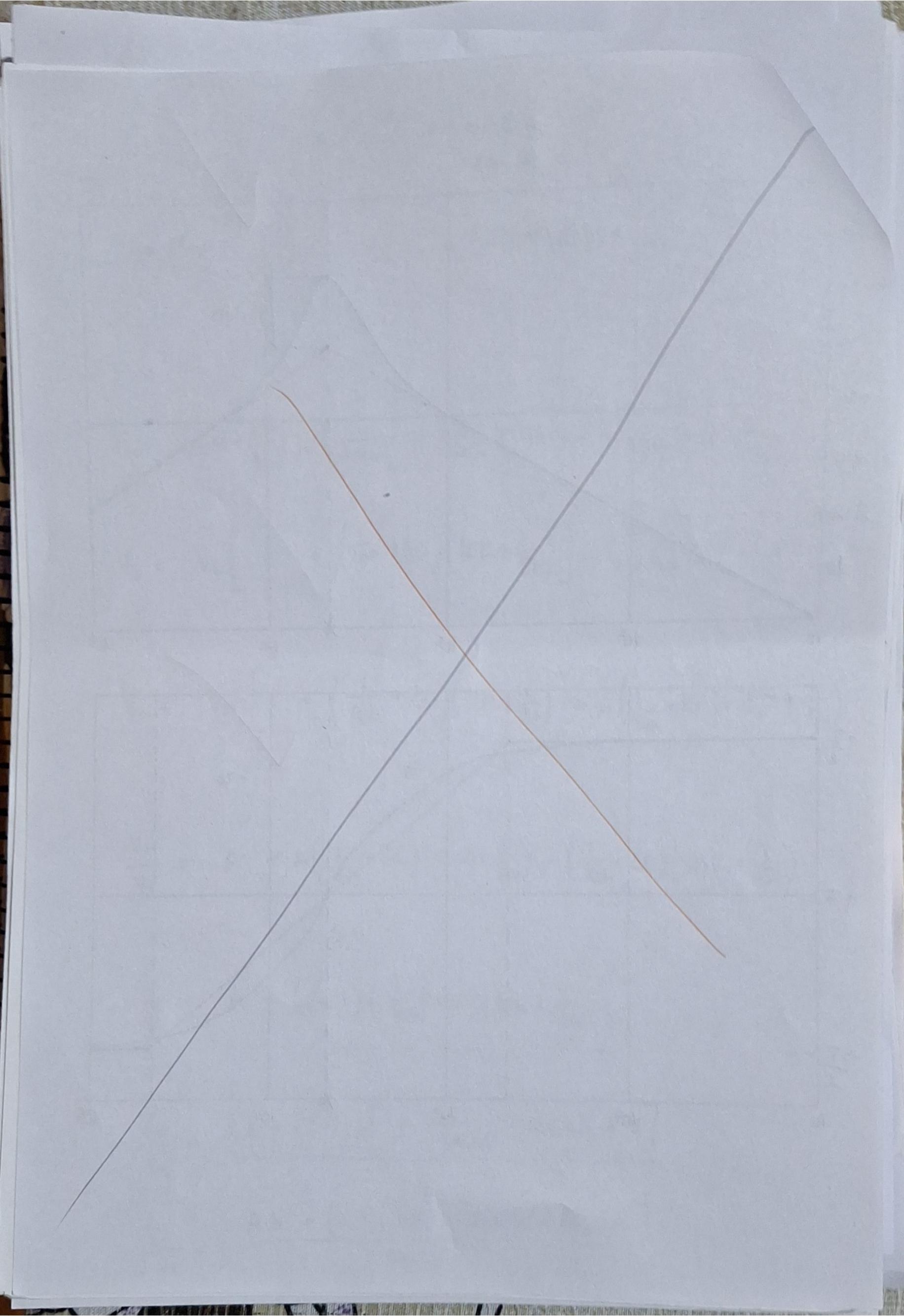
$$\frac{V_n}{V_i} = A + A \left( \frac{1}{10R} + \delta C \right) \left( 10R + \frac{1}{\delta C} \right) - \left( \frac{1}{10R} + \delta C \right) \left( 10R + \frac{1}{\delta C} \right)$$

$$\frac{V_n}{V_i} = A + (A-1) \left( \frac{1}{10R} + \delta C \right) \left( 10R + \frac{1}{\delta C} \right)$$

$$\frac{V_n}{V_i} = \frac{A\Delta + (A-1)\Delta \left[ 1 + \frac{1}{10R\delta C} + 10CR\Delta + 1 \right]}{\Delta}$$

$$\frac{V_n}{V_i} = \frac{A\Delta + (A-1) \left[ 2\Delta + (10RC)^{-1} + 10CR\Delta^2 \right]}{\Delta}$$





Ejercicio 2

Como la respuesta al escalón es los Antittransformados de Laplace de  $\frac{H(s)}{s}$ , transformo  $V_0(t)$  y luego multiplico por s para hallar las transformadas

$$V_0(t) = 1 - \left[ e^{-\frac{t}{2}} \left[ \cos\left(\frac{\sqrt{3}}{2}t\right) \right] + e^{-\frac{t}{2}} \left[ \frac{\sqrt{3}}{2} \sin\left(\frac{\sqrt{3}}{2}t\right) \right] \right]$$

Utilizo Tabla y propiedades.

$$\frac{H(s)}{s} = \text{Res} \left( \frac{1}{s} - \left[ \frac{s}{(s+\frac{1}{2})^2 + \frac{3}{4}} + \frac{\frac{\sqrt{3}}{2}}{(s+\frac{1}{2})^2 + \frac{3}{4}} \right] \right)$$

$$\frac{H(s)}{s} = \frac{1}{s} - \frac{s + \frac{\sqrt{3}}{2}}{s^2 + s + 1}$$

$$\frac{H(s)}{s} = \frac{s^2 + s + 1 - s^2 - \frac{\sqrt{3}s}{2}}{s[s^2 + s + 1]} = \frac{\left(1 - \frac{\sqrt{3}}{2}\right)s + 1}{s[s^2 + s + 1]}$$

$$H(s) = \frac{\left(1 - \frac{\sqrt{3}}{2}\right)s + 1}{s^2 + s + 1} = \frac{\left(1 - \frac{\sqrt{3}}{2}\right)\left(s + \frac{1}{1 - \frac{\sqrt{3}}{2}}\right)}{s^2 + s + 1}$$

2)

- a) Observando la respuesta al escalon, resulta evidente que se trata de un filtro pass-Bajos, ya que al inicio de la respuesta ("El Salto", donde se encuentran las frecuencias más altas) se aprecia un decimetro moderado desde cero, pero después estabilizarse alrededor de 1, donde las frecuencias ya tienden a cero. Entonces, presenta oposición ante las partes de altas frecuencias del escalon y luego dejar pasar las bajas frecuencias de la continua.
- b) La transferencia presenta un cero en un wfo y un polo doble en un wfo, por esto es que en cero e inmediaciones el bode presenta una parte llena, sin pendiente para luego, aproximandose a frecuencias infinitas decrecer a un ritmo de  $20 \text{dB/dec}$ , ya que posee mas polos que ceros. Con la misma cantidad de polos y ceros podrás tratarse de un filtro pass-banda, pero este no es el caso, ya que para que eso ocurra debieran presentar un cero en cero. Por esto es que resulta evidente que se trata de la transferencia de un pass-Bajos.