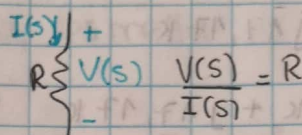


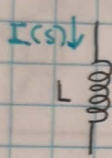
# Respuesta EN frecuencia

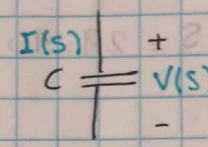
## REGIMEN TRANSFORMADO

para esto necesito CONDICIONES INICIALES NULAS  
(si no tengo esto, el circuito es no lineal)

definimos: impedancias operacionales  
usando transformada de Laplace

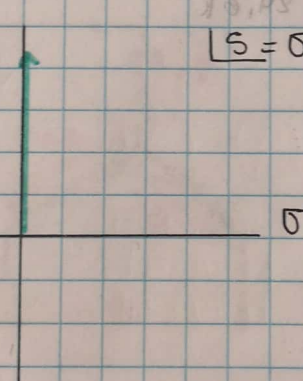
$Z(s) = f(s):$    $\frac{V(s)}{I(s)} = R$

  $\frac{V(s)}{I(s)} = sL$

  $\frac{V(s)}{I(s)} = \frac{1}{sC}$

qué significa  $s$  físicamente?

$s = \sigma + j\omega$



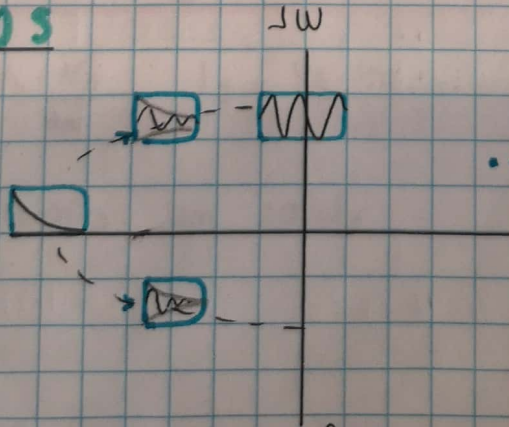
si me muevo ← por acá tengo la resp en frec (transf. fourier)  
esto es regimen senoidal perm.

si me muevo en  $\sigma$  negativos tengo una exponencial

si me muevo en  $j\omega +$  tengo  $\sim$  (senoidal)

si me muevo en el plano que forman tengo: ~~trans~~

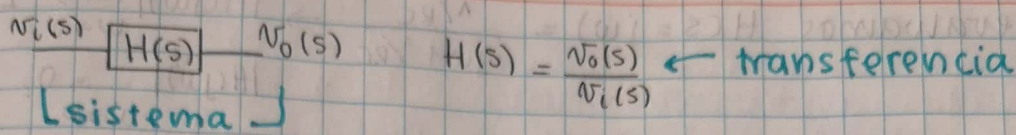
## POLOS



$\sigma = 0$ : solo trabajamos frec ←

de este lado ( $\sigma > 0$ ) en principio no se puede (exp. crec.)  
podemos pensarlo como la parte transitoria



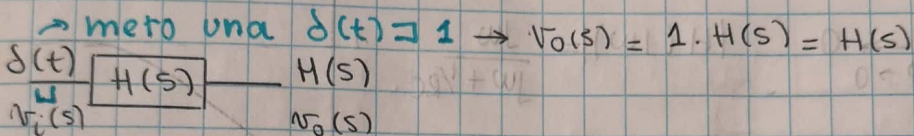


↓ "cualquier cosa" que nos interese conocer su salida en función de su entrada

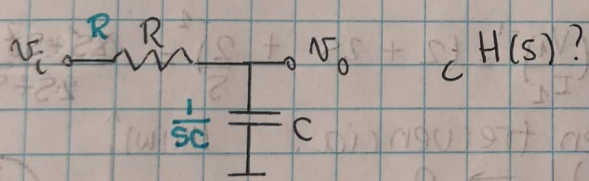
$H(s) N_{i1}(s) = N_{o1}(s)$  ← lineal

↓  $h(t) * N_{i1}(t) = N_{o1}(t)$

↓ respuesta impulsiva



→ la idea de esto es no volver al tiempo es muy importante entender la dualidad tiempo-frec



[ Obs: si evaluamos s con  $\sigma=0$  es reg. sen. permanente

planteo  $N_o$  para una entrada  $N_i$  genérica:  $N_o = N_i \cdot \frac{1/sC}{R + 1/sC}$

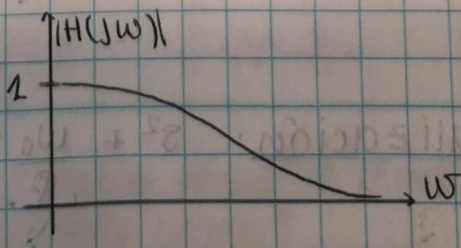
→  $\frac{N_o}{N_i} = H(s) = \frac{1/RC}{s + 1/RC}$

↓ divisor resistivo

Si tomamos  $\sigma=0$  ( $s = j\omega$ )

para  $\omega=0$ :  $H(s) = 1$  (pues la impedancia de C es  $\infty \Rightarrow i_C = 0$ )

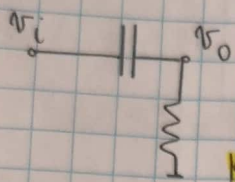
para  $\omega=\infty$ :  $H(s) = 0$





Si evaluamos  $H(s=j\omega) = \frac{1/RC}{j\omega + 1/RC} \rightarrow |H(j\omega)| \xrightarrow{\omega \rightarrow 0} 1$   
 $|H(j\omega)| \xrightarrow{\omega \rightarrow \infty} 0$

Conclusión: este circuito es un filtro **pasabajos**



$v_o = \frac{R \cdot i_i}{R + 1/sC} \quad v_i = \frac{R s C v_i}{R C (s + 1/RC)} \rightarrow H(s) = \frac{s}{s + 1/RC}$

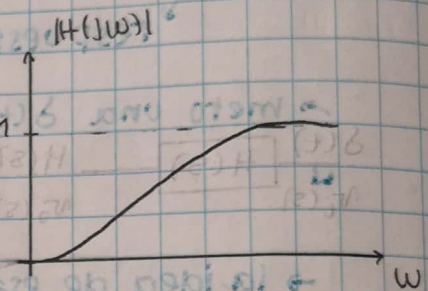
**pasaj alto**

Si tomamos  $\sigma = 0$  ( $s = j\omega$ ):

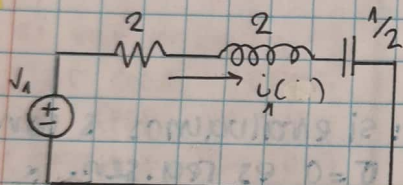
$|H(j\omega)| \xrightarrow{\omega \rightarrow 0} 0$

$|H(j\omega)| = \frac{j\omega}{j\omega + 1/RC}$

$|H(j\omega)| \xrightarrow{\omega \rightarrow \infty} 1$



**B1**

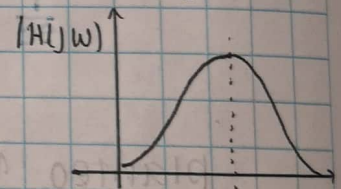


**pasaj banda**

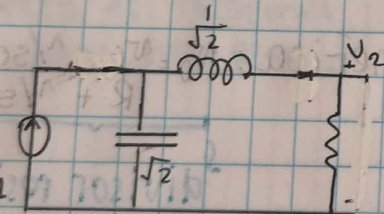
$H(s) = \frac{(V_2)^{-1}}{I_1} = (2 + 2s + \frac{2}{s})^{-1} = \frac{1/2 s}{s^2 + s + 1}$

resp. en frecuencia:

$|H(j\omega)| \xrightarrow{\omega \rightarrow 0} 0$   
 $|H(j\omega)| \xrightarrow{\omega \rightarrow \infty} 0$



**B2**



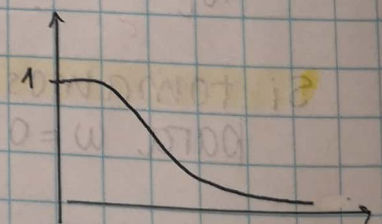
$H(s) = \frac{V_2}{I_1} = \frac{1}{1 + s^2 + s\sqrt{2}}$

$|H(j\omega)| \xrightarrow{\omega \rightarrow 0} 1$

$|H(j\omega)| \xrightarrow{\omega \rightarrow \infty} 0$

$= \frac{1}{1 + s^2 + s\sqrt{2}}$

2º orden



**pasabajos de 2º ord.**

Generalización:  $s^2 + \frac{\omega_0}{Q} s + \omega_0^2$

$\frac{\omega_0}{Q}$

$< 0.5 \rightarrow$  raíces reales  $\neq$

$= 0.5 \rightarrow$  raíces iguales (ER)

$> 0.5 \rightarrow$  complejas conjugadas



$$H(s) = \frac{[a(s)]}{[b(s)]}$$

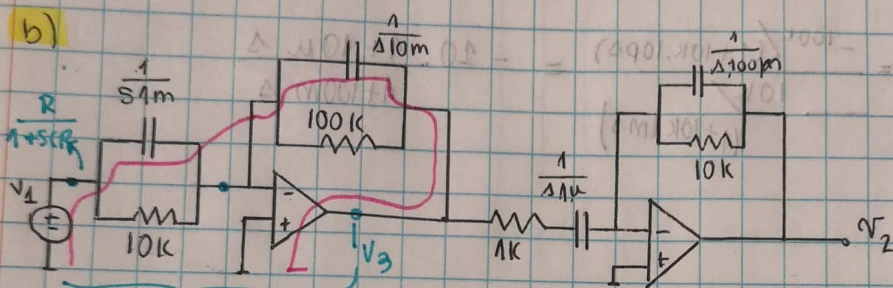
este polinomio está relacionado con la parte homogénea (y sus raíces son los polos del sistema)

este polinomio está relacionado con la parte particular (y sus raíces son los ceros del sistema)

B3 a)  $\frac{V_2}{V_1} = \frac{V_{01}}{V_1} \cdot \frac{V_{02}}{V_{01}} \cdot \frac{V_2}{V_{02}} = \frac{2R + sC_1R^2}{R + sC_1R^2} \cdot \frac{1 + sR_3C}{1 + sR_3C} \cdot \left(-\frac{1}{2}\right)$

producto de las transferencias de cada etapa

$$\frac{V_2}{V_1} = \frac{(s+10^4)(s+100)}{(s+5000)(s+200)}$$



definimos transferencias por partes:  $H_1(s) = \frac{V_3(s)}{V_1(s)}$

$$H(s) = H_2(s) \cdot H_1(s) = \frac{V_2}{V_3} \cdot \frac{V_3}{V_1} = \frac{V_2}{V_1}$$

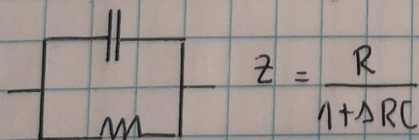
$$H_2(s) = \frac{V_2(s)}{V_3(s)}$$

(ideal)

Con el operacional mantengo la tensión de salida sin importar la corriente que salga → no me cambia la transferencia

para esto usamos operacionales: DESACOPLAR circuitos

tanque paralelo



resonador serie



$H_2(s)$  → es de 2º orden porque tengo 2 almacenadores de energía "que no puedo juntar"

$H_1(s)$  → es de 1º orden porque: ...  $\partial(H(s)) = 3$   
 ↓ se suman



el orden de un circuito está determinado por la # de almacenadores de energía = la # de mallas o nodos que tienen almacenadores de energía

- ↳ 2 nodos compartidos baja 1 orden (de misma nat.)
- ↳ tener una malla que solo tiene alm. de energía baja 1 orden (de misma nat.)

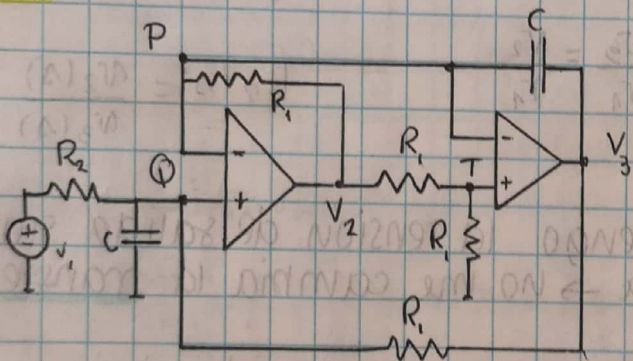
$$\sum A.E - \sum 2NC - \sum M1SE = \text{Orden}$$

Cuando multiplico las transf., los órdenes se suman

$$H_1(s) = \frac{-Z_2}{Z_1} = \frac{-100k / (1 + 10k \cdot 10\mu s)}{10k / (1 + 10k \cdot 1ms)} = -10 \frac{1 + 10\mu s}{1 + 100ms}$$

$$H_2(s) = \frac{-10k / (1 + 100m \cdot 10k s)}{1 + \frac{1k \cdot 1\mu s}{s \cdot 1\mu}} = \dots$$

B3 c)



$$V_Q = V_P = V_T$$

Q)  $\frac{V_1}{R_2} + \frac{V_3}{R_2} = V_Q \left( \Delta C + \frac{1}{R_2} + \frac{1}{R_1} \right)$

P)  $\frac{V_2}{R_1} + V_3 \cdot \Delta C = V_Q \left( \frac{1}{R_1} + \Delta C \right)$

T)  $\frac{V_2}{R_1} = V_Q \left( \frac{1}{R_1} + \frac{1}{R_1} \right) \rightarrow V_2 = 2V_Q$

(T) en (Q)  $\frac{2V_Q}{R_1} + V_3 \Delta C = V_Q \left( \frac{1 + \Delta C R_1}{R_1} \right)$

$\rightarrow V_3 = V_Q \left( \frac{\Delta C - \frac{1}{R_1 C}}{\Delta C} \right)$

(T) en (P)  $\frac{V_1}{R_2} + \frac{V_Q \left( \Delta C - \frac{1}{R_1 C} \right)}{R_1} = V_Q \left( \Delta C + \frac{1}{R_1} + \frac{1}{R_2} \right)$

$\rightarrow \frac{V_1}{R_2} = \frac{V_Q \left( \Delta^2 R_1 R_2 C + \Delta (R_1 + R_2) - \frac{R_2}{R_1} \right)}{\Delta R_1 R_2}$



$$\frac{2V_0}{V_1} = \frac{2\Delta R_1}{\Delta^2 R_1 R_2 C + R_1 \Delta + \frac{R_2 C}{R_1}} = \frac{V_2}{V_1} = \frac{2\Delta \left(\frac{1}{R_2 C}\right)}{\Delta^2 + \frac{1}{R_1} + \left(\frac{1}{R_2 C}\right)} = H(\Delta)$$

→ otra forma de ver: si pongo  $V_1 = 1$   $\frac{1}{\square} H$  → sale H

⇒ reemplazo  $V_1 = 1$  y  $V_2 = H$  → despejo de nodos H

↳ el problema es que se me rompen las unidades (chequeo antes)