

## Solución del Ejercicio 1

- a. i) Para hallar la transferencia usamos el equivalente thévenin de la figura 1.

$$V_o = \frac{R}{R + Z_{AB}} V_{AB} = \frac{R}{R + R \frac{\tau^2 s^2 + \tau s + 1}{\tau s(1 - 4\tau s)}} \frac{1}{\tau s} \frac{5 + \tau s}{1 - 4\tau s} V_i = \frac{5 + \tau s}{\tau s - 4\tau^2 s^2 + \tau^2 s^2 + \tau s + 1} V_i \quad (1)$$

$$H(s) = \frac{5 + \tau s}{1 + 2\tau s - 3\tau^2 s^2} = \boxed{-\frac{\omega_0}{3} \frac{5\omega_0 + s}{s^2 - \frac{2}{3}\omega_0 s - \frac{\omega_0^2}{3}}} \quad (2)$$

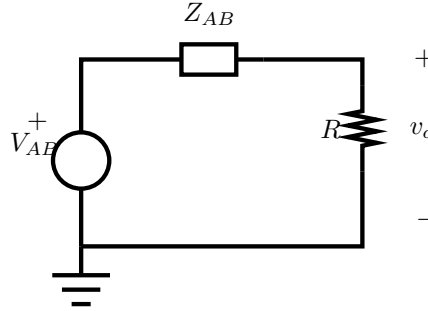


Figura 1: Cálculo de transferencia

- ii) Para ver la estabilidad BIBO obtenemos los polos del sistema:

$$\omega_0 \left( \frac{1}{3} \pm \sqrt{\frac{1}{9} + \frac{1}{3}} \right) = \omega_0 \left( \frac{1}{3} \pm \frac{2}{3} \right) = \left\{ \omega_0, -\frac{1}{3}\omega_0 \right\} \quad (3)$$

Tiene un polo con parte real positiva ( $\omega_0$ ), por lo tanto no es estable BIBO.

- b. i) Lo primero que hacemos es hallar la transferencia de lazo abierto, para ello abrimos el lazo a la salida del integrador, ya que tiene impedancia de salida nula. Otra opción sería a la salida del primer operacional y daría el mismo resultado. Inyectamos una señal  $e_i$  y calculamos la transferencia  $G_{OL}(s) = \frac{e_o}{e_i}$ .

Identificamos el bloque de la parte anterior y dos inversores en la figura 2. El inversor 1 solo multiplica por  $-1$  mientras que el otro tiene transferencia  $-\frac{R + \frac{1}{10Cs}}{k.R} = \frac{s + \frac{\omega_0}{10}}{ks}$  y vemos que  $e_o(s) = H(s) \cdot \frac{1}{k\tau s} e_i(s)$ .

Así la transferencia de lazo abierto nos da  $G_{OL}(s) = H(s) \frac{s + \frac{\omega_0}{10}}{ks} = \frac{-\omega_0}{3ks} \frac{(s + \frac{\omega_0}{10})(s + 5\omega_0)}{(s - \omega_0)(s + \frac{\omega_0}{3})}$ . En la figura

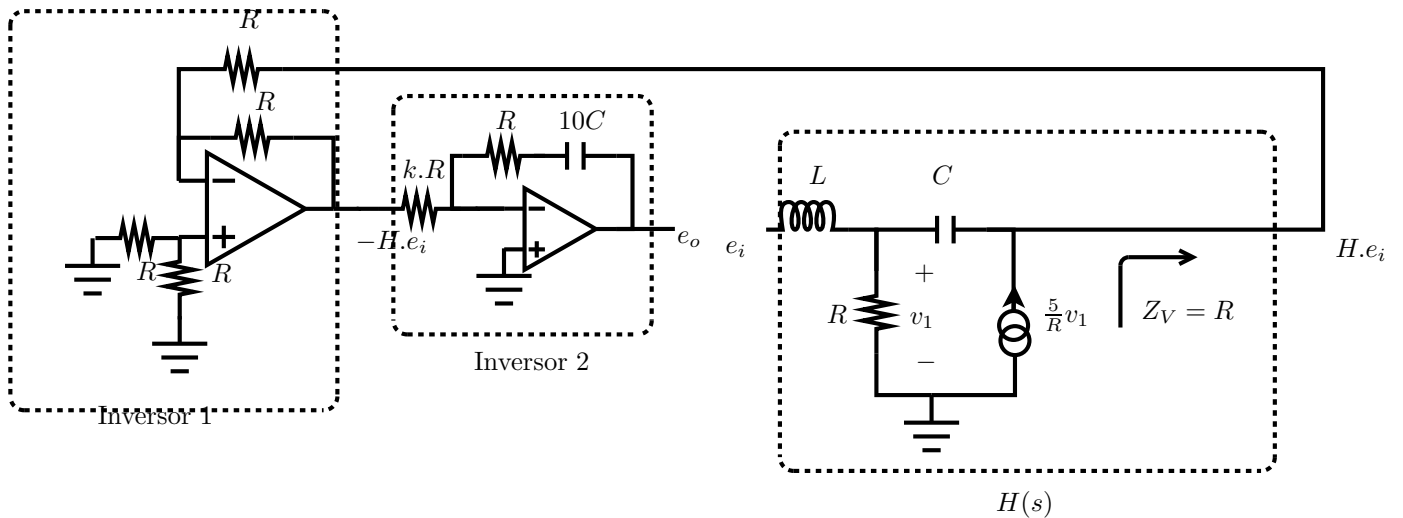


Figura 2: Sistema realimentado

3 mostramos los diagramas de Bode y Nyquist de  $L(j\omega) = -G_{OL}(j\omega)$ . Como  $L$  tiene un polo encerrado

por la curva  $\mathcal{C}$ , para que el sistema en lazo cerrado sea estable la curva de Nyquist debe encerrar al  $-1$  en sentido horario (es decir  $N = -1$ ). Sea  $-\alpha$  el punto de corte de la curva con el eje real, debemos hacer que  $\alpha > 1$ .

Para hallar el punto de corte podemos usar la aproximación  $\omega \gg \frac{\omega_0}{10}$  ya que en el diagrama de Bode vemos que eso ocurre a una frecuencia entre  $\omega_0$  y  $5\omega_0$ .

$$L(j\omega_1) = \frac{\omega_0}{3kj\omega_1} \frac{(j\omega_1 + \frac{\omega_0}{10})(j\omega_1 + 5\omega_0)}{(j\omega_1 - \omega_0)(j\omega_1 + \frac{\omega_0}{3})} \simeq \frac{\omega_0}{3kj\omega_1} \frac{j\omega_1(j\omega_1 + 5\omega_0)}{(j\omega_1 - \omega_0)(j\omega_1 + \frac{\omega_0}{3})} \quad (4)$$

$$= \frac{\omega_0}{3k} \frac{(j\omega_1 + 5\omega_0)}{(j\omega_1 - \omega_0)(j\omega_1 + \frac{\omega_0}{3})} = -\alpha \quad (5)$$

$$\Rightarrow \omega_0(j\omega_1 + 5\omega_0) = -3k\alpha(j\omega_1 - \omega_0)\left(j\omega_1 + \frac{\omega_0}{3}\right) \quad (6)$$

$$\text{Igualando partes reales: } 5\omega_0^2 = 3k\alpha\left(\omega_1^2 + \frac{\omega_0^2}{3}\right) \quad (7)$$

$$\text{Igualando partes imaginarias: } 1 = 3k\alpha\left(1 - \frac{1}{3}\right) = 2k\alpha \Rightarrow k = \frac{1}{2\alpha} \stackrel{\alpha > 1}{<} \frac{1}{2} \quad (8)$$

Por lo tanto para que el sistema sea estable  $k < 0,5$

Notar que si sustituimos el resultado de 8 en 7, podemos ver a que frecuencia se da el corte con el eje imaginario y da  $\omega_1 = \sqrt{3}\omega_0$  que está efectivamente a más de una década de la raíz que despreciamos.

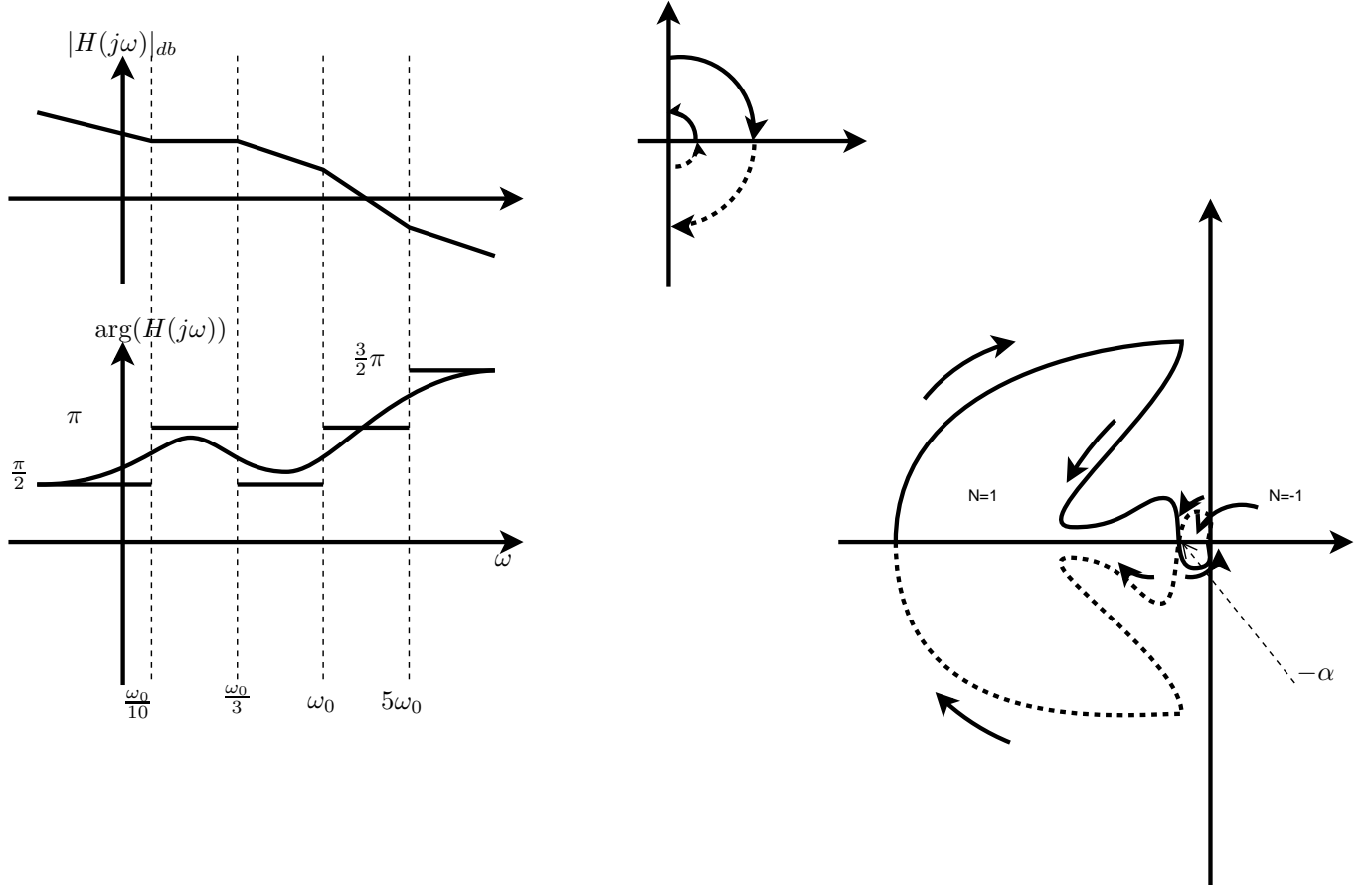


Figura 3: Diagramas de Bode y Nyquist

ii) La transferencia de lazo cerrado es  $G_{CL}(s) = \frac{L(s)}{1 + L(s)}$ . Como estamos en un valor de  $k$  en el cual el sistema es estable, podemos usar los resultado de régimen.

1) Para saber la ganancia en continua simplemente tenemos que evaluar  $G_{CL}$  en 0.  $\lim_{\omega \rightarrow 0} L(j\omega) = \infty$  por lo tanto  $G_{CL}(0) = 1$ . Así la salida en régimen será:  $\boxed{v_o(t) = A}$

- 2) Como vimos  $\omega_1 = \sqrt{3}\omega_0$  por lo tanto nos están pidiendo la salida a la frecuencia de corte con el semi eje real negativo, por lo cual  $L(j\omega_1) = -\alpha = -\frac{1}{2k} = -2$ , o sea  $G_{CL}(j\omega_1) = \frac{-2}{1-2} = 2$

$$v_o(t) = 2A \cdot \cos(\sqrt{3}\omega_0 t)$$