

Nombre y Apellido	
Nº Legajo	Cantidad de hojas:

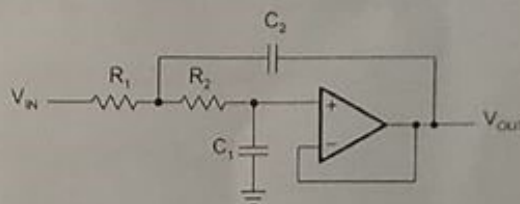
Aclaraciones:

- Colocar nombre, apellido, nº de legajo y nº de hoja en todas las hojas que utilice.
- PARA APROBAR, PUNTAJE TOTAL ≥ 6 Y SUMAR AL MENOS UN PUNTO DE CADA EJERCICIO.**

1) Dada la siguiente función transferencia normalizada correspondiente a un filtro Bessel:

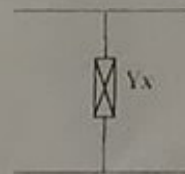
$$T = \frac{3}{s^2 + 3s + 3}$$

- (1 punto) Hallar la expresión del retardo de grupo
- Dados dos filtros pasabajos, cuyo ancho de banda es de 1 rad/seg, implementados respectivamente con una aproximación Bessel y una Butterworth, graficar para ambos filtros y sobre un mismo gráfico:
 - (0,3 punto) diagrama de polos y ceros para filtros de orden 3
 - (0,3 punto) Modulo de la transferencia para filtros de orden 3 y 4 explicitando las asíntotas en alta frecuencia
 - (0,4 punto) Retardo de grupo para filtros de orden 3 y 4, explicitando los valores de los ejes coordenados
- (1 punto) Sintetizar el filtro del ítem 1, si se pretende un retardo en la banda de paso de 1 mseg, con la siguiente topología



2) Sea la admitancia Y_X :

- (1 punto) Deduzca los parámetros S del siguiente cuadripolo, considerando como admitancia de referencia en ambos puertos un valor genérico Y_0 . Explique el significado físico de dichos parámetros.
- (1 punto) Con las expresiones anteriores, deduzca una expresión que permita obtener Y_X en función de S_{11} y Y_0 .
- (2 puntos) Se mide un dipolo desconocido, en la configuración propuesta en el punto a), obteniéndose el siguiente valor de S_{11} , siendo el mismo normalizado a un valor de $Y_0=1$ y $w_0=1$. Sintetizar un dipolo no disipativo que cumpla con Y_X



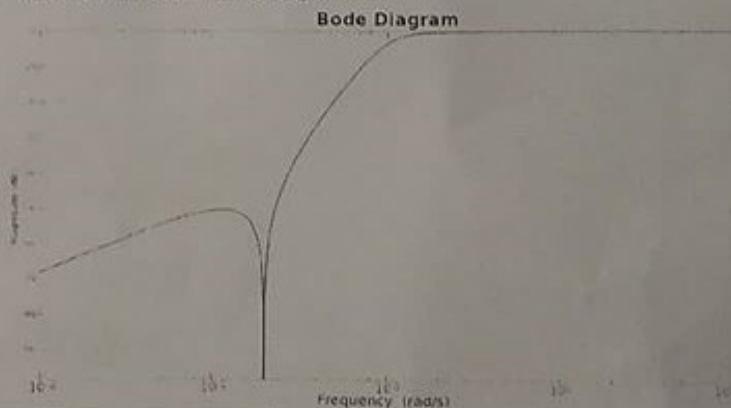
$$S_{11} = \frac{-2(s^2 + 1)}{s^3 + 2s^2 + 5s + 2}$$

3) Diseñe un filtro pasa altos máxima planicidad con las condiciones de carga:

- Impedancia de generador 1Ω
- Impedancia de carga en vacío.

y cuyo módulo de la impedancia de transferencia normalizada se muestra en la siguiente figura.

- (1 punto) Obtener el diagrama de polos y ceros del filtro normalizado, y a partir del mismo, la función transferencia.
- (1 punto) Realizar la síntesis gráfica, para determinar la topología del filtro.
- (1 punto) Obtener el valor de los componentes para el filtro normalizado.



PARA APROBAR, PUNTAJE TOTAL ≥ 6 Y SUMAR AL MENOS UN PUNTO DE CADA EJERCICIO.

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

$$T(j\omega) = \frac{3}{-\omega^2 + 3j\omega + 3} = \frac{3}{3 - \omega^2 + j3\omega}$$

$$\phi(\omega) = -\arctan\left(\frac{3\omega}{3 - \omega^2}\right)$$

$$\text{Si } f(x) = \arctan(x) \Rightarrow f'(x) = \frac{1}{1+x^2}$$

$$\tau(\omega) = -\frac{d\phi(\omega)}{d\omega}; \quad -\phi(\omega) = \arctan\left(\frac{3\omega}{3 - \omega^2}\right)$$

$$\tau(\omega) = \frac{1}{1 + \left(\frac{3\omega}{3 - \omega^2}\right)^2} \cdot \frac{3(3 - \omega^2) - 3\omega(-2\omega)}{(3 - \omega^2)^2}$$

$$\tau(\omega) = \frac{(3 - \omega^2)^2}{(3 - \omega^2)^2 + (3\omega)^2} \cdot \frac{9 - 3\omega^2 + 6\omega^2}{(3 - \omega^2)^2}$$

$$\tau(\omega) = \frac{3\omega^2 + 9}{9 - 6\omega^2 + \omega^4 + 9\omega^2} = \frac{3\omega^2 + 9}{\omega^4 + 3\omega^2 + 9}$$

$$1) b) \text{ BUTTERWORTH: } |H(\omega)|^2 = \frac{1}{1 + \omega^{2m}}; \quad \xi = 1$$

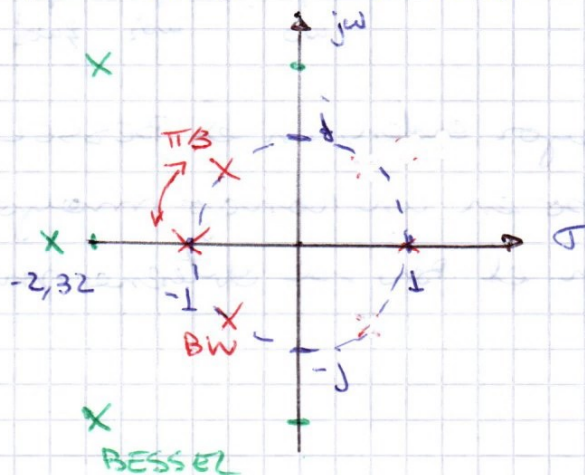
$$\text{BESSEL: } T(s) = \frac{1}{\cosh(s) + \alpha \sinh(s)}$$

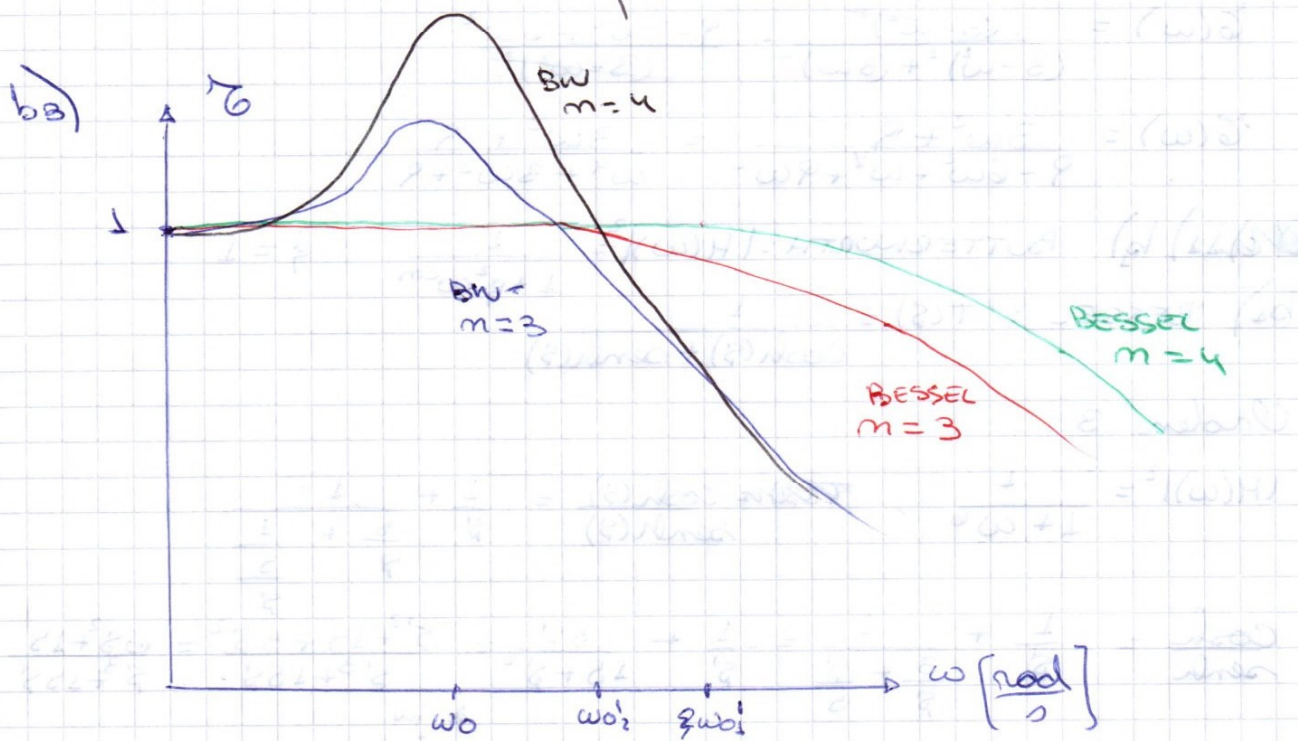
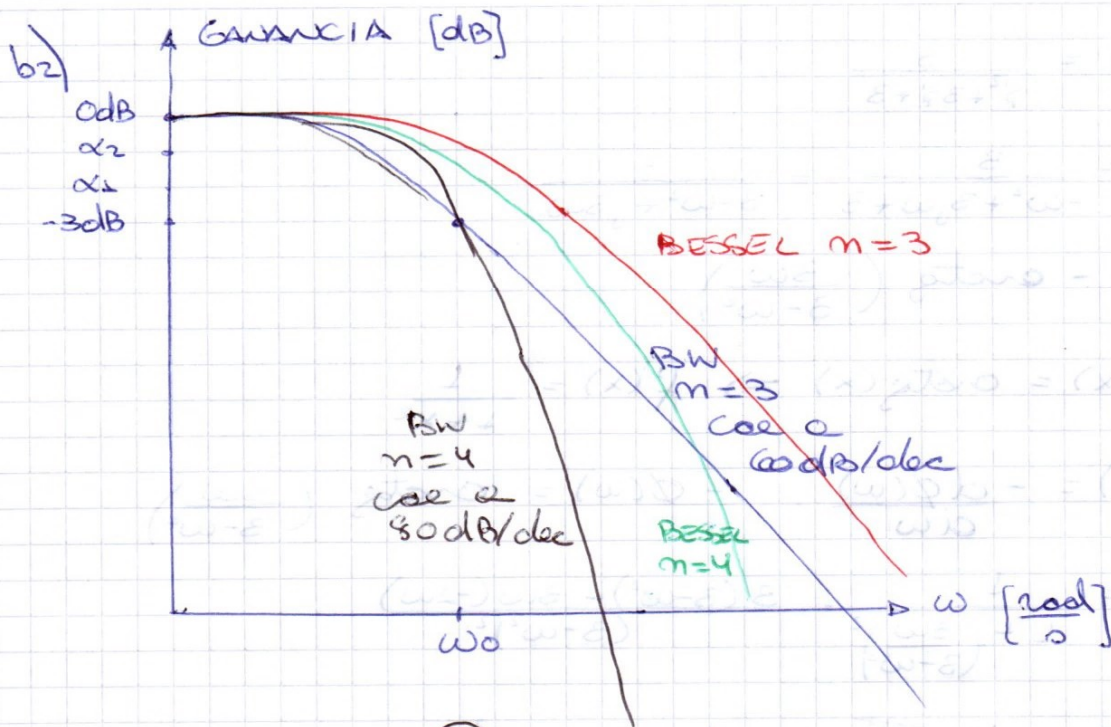
Ordre 3:

$$|H(\omega)|^2 = \frac{1}{1 + \omega^6}; \quad \cosh(s) = \frac{1}{s^1} + \frac{1}{\frac{3}{s} + \frac{1}{\frac{5}{s}}}$$

$$\frac{\cosh}{\sinh} = \frac{1}{s^1} + \frac{1}{\frac{3}{s} + \frac{1}{\frac{5}{s}}} = \frac{1}{s^1} + \frac{5s^1}{15 + s^2} = \frac{s^1^2 + 15 + 5s^1^2}{s^1^3 + 15s^1} = \frac{6s^1^2 + 15}{s^1^3 + 15s^1}$$

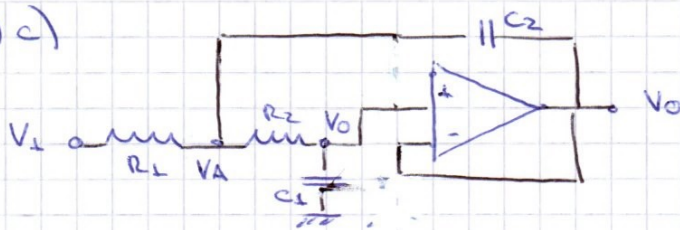
$$T(s) = \frac{15}{s^3 + 6s^1^2 + 15s^1 + 15}$$





A mayor orden, en el BESSEL se montara el retardo de grupo en un rango mayor de frecuencias, mientras que en el BW se obtiene mayor planicidad.

1) c)



$$\omega = \frac{2\pi f}{1 \cdot 10^{-3}} = 1000 \cdot 2\pi \text{ rad/s}$$

$$\frac{V_1 - V_A}{R_1} = (V_A - V_O) \frac{1}{sC_2} + \frac{V_A - V_O}{R_2} \rightarrow \frac{V_1 - V_A}{R_1} = (V_A - V_O) \left(\frac{1}{sC_2} + \frac{1}{R_2} \right)$$

$$\frac{V_1 - V_A}{R_1} = (V_A - V_O) \left(\frac{sC_2 R_2 + 1}{R_2} \right) \quad \text{I}$$

$$\frac{V_A - V_O}{R_2} = V_O \frac{1}{sC_1} \rightarrow V_A = V_O \left(\frac{sC_1 R_2 + 1}{R_2} \right) \quad \text{II}$$

II en I

$$\frac{V_1}{R_1} - \frac{V_O (sC_1 R_2 + 1)}{R_1} = \frac{V_O \frac{1}{sC_1} (sC_2 R_2 + 1)}{R_2}$$

$$\frac{V_1}{R_1} = V_O \left(\frac{s^2 C_1 C_2 R_2 + sC_1}{R_2} \right) + V_O \left(\frac{sC_1 R_2 + 1}{R_1} \right)$$

$$\frac{V_1}{R_1} = V_O \left(\frac{s^2 C_1 C_2 R_1 R_2 + sC_1 R_1 + sC_1 R_2 + 1}{R_1 R_2} \right)$$

$$\frac{V_O}{V_1} = \frac{1}{s^2 C_1 C_2 R_1 R_2 + sC_1 (R_1 + R_2) + 1}$$

$$\frac{V_O}{V_1} = \frac{1}{C_1 C_2 R_1 R_2} \cdot \frac{1}{s^2 + \frac{sC_1 (R_1 + R_2)}{C_1 C_2 R_1 R_2} + \frac{1}{C_1 C_2 R_1 R_2}}$$

$$\frac{V_O}{V_1} = \frac{1}{C_1 C_2 R_1 R_2} \cdot \frac{1}{s^2 + \frac{s(R_1 + R_2)}{C_2 R_1 R_2} + \frac{1}{C_1 C_2 R_1 R_2}} = \frac{3}{s^2 + 3s + 3}$$

Propose $R_1 = R_2 = 1$

$$\frac{1}{C_1 C_2} = 3; \quad \frac{2}{C_2} = 3 \rightarrow C_2 = \frac{2}{3}$$

$$\frac{1}{C_1} = 3 \cdot \frac{2}{3} \rightarrow \frac{1}{C_1} = 2 \rightarrow C_1 = \frac{1}{2}$$

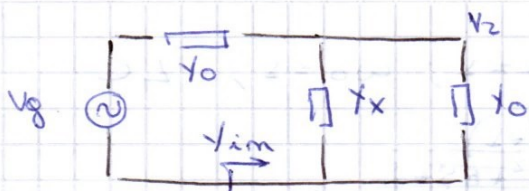
Desnormalizing on frequency:

$$C_1' = \frac{1}{2} \cdot \frac{1}{2\pi \cdot 1000} = 80 \text{ nF}$$

$$C_2' = \frac{2}{3} \cdot \frac{1}{2\pi \cdot 1000} = 106 \text{ nF}$$

$$R_1' = R_2' = R_1 = R_2 = 1 \text{ k}\Omega$$

2) a)



Por simetria, $S_{11} = S_{22}$ y $S_{12} = S_{21}$

$$S_{11} = \frac{Z_{in} - Z_0}{Z_{in} + Z_0} = \frac{\frac{1}{Y_{im}} - \frac{1}{Y_0}}{\frac{1}{Y_{im}} + \frac{1}{Y_0}} = \frac{Y_0 - Y_{im}}{Y_0 + Y_{im}} = - \frac{(Y_{im} - Y_0)}{Y_{im} + Y_0}$$

$$Y_{im} = Y_x + Y_0 ; \quad S_{11} = S_{22} = - \frac{(Y_x + Y_0 - Y_0)}{Y_x + Y_0 + Y_0} = - \frac{Y_x}{Y_x + Y_0 \cdot 2}$$

$$S_{21} = S_{12} = \frac{V_2}{V_g} \sqrt{\frac{Y_{01}}{Y_{02}}} ; \quad V_2 = V_g \frac{\frac{1}{Y_x + Y_0} + \frac{1}{Y_0}}$$

$$\frac{V_2}{V_g} = \frac{Y_0}{Y_0 + Y_x + Y_0}$$

$$\frac{V_2}{V_g} = \frac{Y_0}{Y_0 + Y_x + Y_0} = \frac{Y_0}{Y_x + 2Y_0}$$

$$S_{21} = S_{12} = \frac{2Y_0}{Y_x + 2Y_0}$$

$$S_{21} = S_{12} = \frac{2Y_0}{Y_x + 2Y_0}$$

b)

$$S_{11} = \frac{-Y_x}{Y_x + Y_0 \cdot 2} \rightarrow S_{11}(Y_x + Y_0 \cdot 2) = -Y_x$$

$$2S_{11}Y_0 = -Y_x(1 + S_{11})$$

$$-Y_x = \frac{2S_{11}Y_0}{1 + S_{11}} \rightarrow Y_x = \frac{-2S_{11}Y_0}{1 + S_{11}}$$

c) $S_{LL} = \frac{-2(s^2+1)}{s^3+2s^2+5s+2}$; $Y_0=1$; $\omega_0=1$; LC

$$Y_x = \frac{-2S_{LL}}{1+S_{LL}} = \frac{2(s^2+1)}{s^3+2s^2+5s+2-2s^2-2}$$

$$Y_x = \frac{4(s^2+1)}{s^3+5s}$$

Sintetizando el dipolo



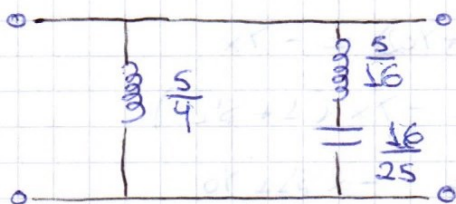
$$Y_x = \frac{K_0}{s} + K_0 s + s' \frac{2K_1 s}{s^2 + \omega_0^2}$$

$$K_0 = \lim_{s \rightarrow 0} \frac{4s(s^2+1)}{s^2(s^2+5)} = \frac{4}{5}$$

$$K_\infty = \lim_{s \rightarrow \infty} \frac{4(s^2+1)}{s^2(s^2+5)} = 0$$

$$2K_1 = \lim_{s^2 \rightarrow -5} \frac{4(s^2+1)(s^2+5)}{s^2(s^2+5)} = \frac{16}{5}$$

$$Y_x = \frac{4}{5s} + \frac{16}{5} \frac{s}{s^2+5}$$



$$Y = \frac{1}{sL + \frac{1}{sC}}$$

$$Y = \frac{1}{L} \frac{s'}{s^2 + 1/LC}$$

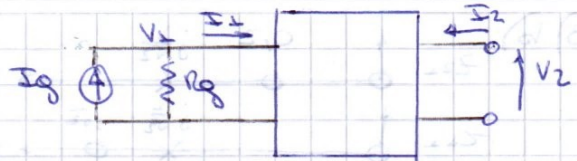
$$L = \frac{5}{16}$$

$$\frac{5}{16} \cdot C = \frac{1}{5}$$

$$C = \frac{16}{25}$$

3) a) $Z_0 = 1\Omega$; $Z_L = 0$

El BODE me da $\frac{V_2}{I_g} \Big|_{I_2=0}$



Plantear por parámetros z :

$$V_1 = Z_{11} I_1 + Z_{12} I_2 \rightarrow V_1 = Z_{11} I_1 \quad \textcircled{I}$$

$$V_2 = Z_{21} I_1 + Z_{22} I_2 \rightarrow V_2 = Z_{21} I_1 \quad \textcircled{II}$$

$$I_2 = 0$$

$$I_g = \frac{V_1}{R_g} + I_1 \rightarrow V_1 = R_g (I_g - I_1) \quad \textcircled{III}$$

$$\textcircled{III} \text{ en } \textcircled{I} \rightarrow R_g (I_g - I_1) = Z_{11} I_1$$

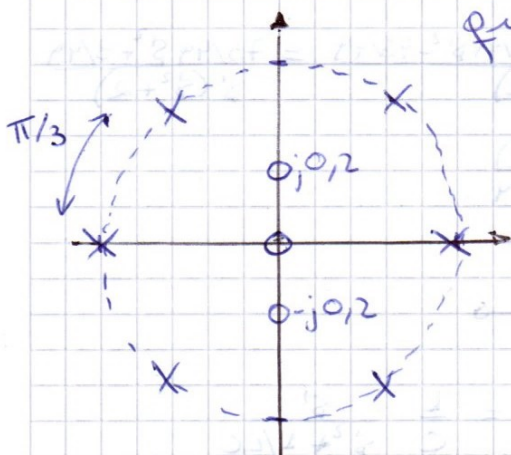
$$R_g I_g = I_1 (Z_{11} + R_g) \rightarrow I_1 = I_g \frac{R_g}{Z_{11} + R_g} \quad \textcircled{IV}$$

$$\textcircled{IV} \text{ en } \textcircled{II} \rightarrow V_2 = I_g \frac{R_g Z_{21}}{Z_{11} + R_g}$$

$$\frac{V_2}{I_g} = \frac{R_g Z_{21}}{Z_{11} + R_g} ; \text{ como } R_g = 1 \rightarrow \frac{V_2}{I_g} = \frac{Z_{21}}{Z_{11} + 1}$$

El bode tiene un comportamiento para altos de orden 3, ya que entre $\omega=1$ y $\omega=0,2$ cae a 60dB/dec.

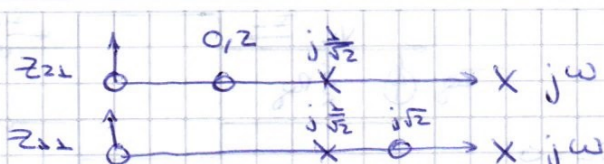
Como caen 3dB en $\omega=1$, ya se que corresponde a un BUTTERWORTH de orden 3. Hay un cero de transmisión en $\omega=0,2$. Tenés un cero en $\omega=0$, ya que luego cae a 20dB/dec.



$$T(s) = \frac{s(s^2 + (0,2)^2)}{s^3 + 2s^2 + 2s + 1}$$

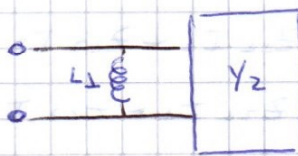
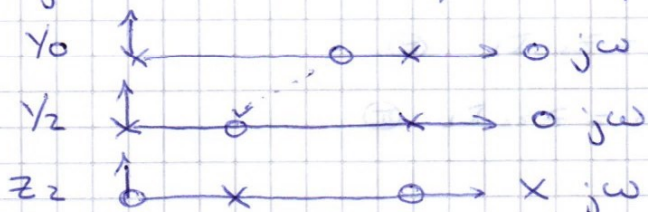
$$T(s) = \frac{Z_{21}}{1 + Z_{11}} = \frac{s(s^2 + 0,04)}{1 + \frac{s^3 + 2s^2}{2s^2 + 1}}$$

3) b)

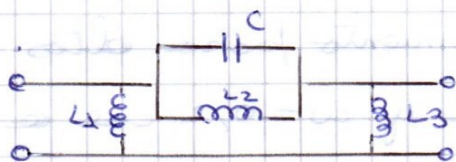
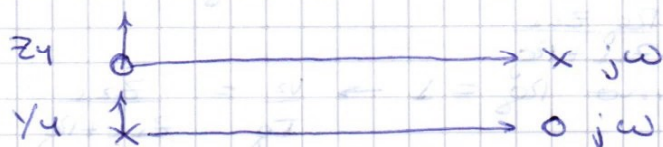


$$\frac{Z_{21}}{1+Z_{11}} = \frac{s(s^2+0,04)}{1 + \frac{s^3+2s}{2s^2+1}}$$

Hago una remoción parcial para tener un polo en $\omega=0,2$



Remuevo totalmente el polo en $\omega=0,2$, el cual corresponde a un tanque



3) c) Valor de L_1 : $\lim_{s^2 \rightarrow -0,04} Y_0 = \lim_{s^2 \rightarrow -0,04} Y_2 + \lim_{s^2 \rightarrow -0,04} \frac{1}{sL_1}$

$$\frac{1}{L_1} = \lim_{s^2 \rightarrow -0,04} \frac{s'(2s^2+1)}{s'(s^2+2)} = \frac{0,92}{1,96} = 0,47 = \frac{23}{49} \rightarrow L_1 = \frac{49}{23}$$

$$Y_2 = Y_0 - \frac{1}{sL_1} = \frac{2s^2+1}{s'(s^2+2)} - \frac{23/49}{s} = \frac{2s^2+1-23/49s^2-46/49}{s'(s^2+2)} = \frac{75/49s^2+3/49}{s'(s^2+2)}$$

$$Y_2 = \frac{75}{49} \frac{s^2+0,04}{s'(s^2+2)} \rightarrow Z_2 = \frac{49}{75} \frac{s'(s^2+2)}{s^2+0,04}$$

Además del tanque



$$Z_{\text{TANQUE}} = \frac{1}{sC + \frac{1}{sL}} = \frac{sL}{s^2LC+1} = \frac{1}{C} \frac{s'}{s^2+1/LC}$$

Valores del tanque:

$$\lim_{s^2 \rightarrow -0,04} z_2 = \lim_{s^2 \rightarrow -0,04} \frac{1}{C} \frac{s^{\infty}}{s^2 + 1/L_2 C} + \lim_{s^2 \rightarrow -0,04} z_4 \quad \text{se desprecia}$$

$$\frac{1}{C} = \lim_{s^2 \rightarrow -0,04} \frac{49}{75} \frac{s(s^2+2)}{s^2+0,04} \frac{(s^2+0,04)}{s}$$

$$\frac{1}{C} = \frac{2401}{1875} \rightarrow C = \frac{1875}{2401}$$

$$z_4 = \frac{49}{75} \frac{s(s^2+2)}{s^2+0,04} - \frac{2401}{1875} \frac{s}{s^2+0,04}$$

$$z_4 = \frac{49}{75} \left[\frac{s(s^2+2) - 49/25 s}{s^2+0,04} \right] = \frac{49}{75} \left[\frac{s(s^2+0,04)}{s^2+0,04} \right]$$

$$z_4 = \frac{49}{75} s \rightarrow y_4 = \frac{75}{49s} \rightarrow L_3 = \frac{49}{75}$$

$$0,04 = \frac{2401}{1875 \cdot L_2}$$

$$L_2 = \frac{2401}{75}$$

El circuito queda:

