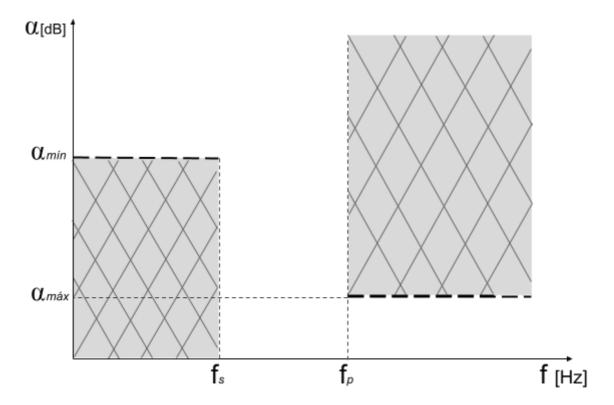
Trabajo Práctico Semanal 3

Teoria de circuitos II

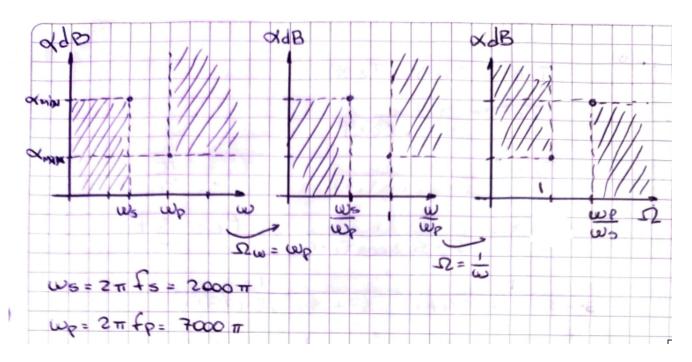
Sandomir L Uriel

Se requiere diseñar un filtro activo siguendo las condiciones impuestas en la siguiente plantilla de diseño:

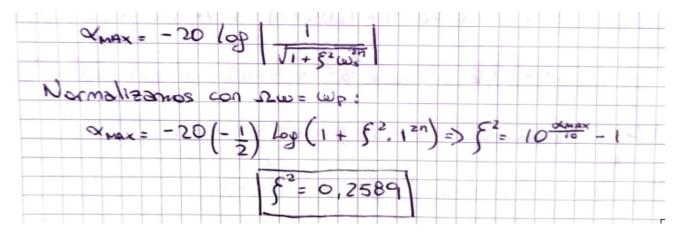


Con:
$$lpha_{min}=35dB, lpha_{max}=1dB, f_s=1000Hz, f_p=3500Hz$$

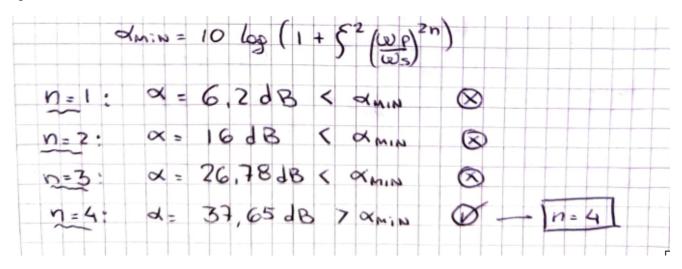
Podemos identificar mirando la plantilla que se trata de un Filtro Pasa-Altos. Este mismo se puede normalizar y transformar en un Filtro Pasa-Bajos reemplazando la variable independiente ω por $\Omega=\frac{1}{\omega}$ del eje de abscisas:



Planteamos a α_{max} segun la funcion de transferencia de un filtro de Maxima Planicidad y ya que tenemos nuestra frecuencia de paso normalizada, podemos despejar ξ^2 y obtener su valor:



Ahora planteando la misma ecuacion pero para α_{min} , podemos iterar con distintos valores de N hasta lograr la atenuacion solicitada:



Renormalizamos para poder trabajar nuestra función transferencia de Maxima Planicidad como Butterworth con la norma: $\omega_B=\frac{\omega}{\omega_s}\xi^{1/n}$

Obteniendo: $\left|T_L(\omega)
ight|^2=rac{1}{1+\omega_n^{2n}}$

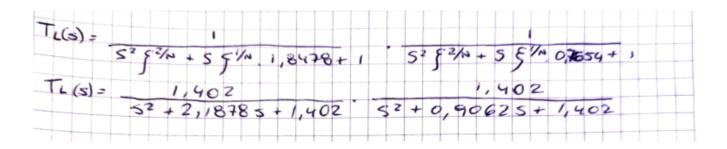
Ahora, podemos separar nuestra función de orden 4 en otras 2 funciones de orden 2 del tipo Butterworth:

$$T_L(s) = T_{B2_a} . T_{B2_b}$$

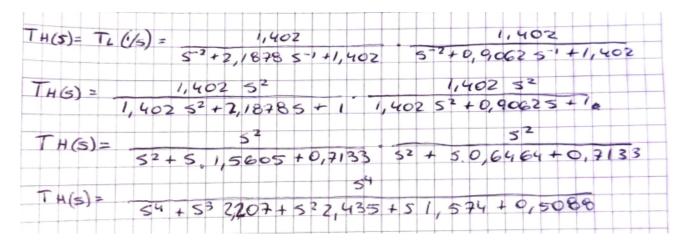
Para lograr la funcion de orden 4, ubicamos 2 pares de polos compuestos conjugados sobre la circunferencia unitaria en el semiplano izquierdo, quedandonos con 2 polos a $\frac{\pi}{8}$ del eje σ y otros 2 polos a $\frac{3\pi}{8}$ Por lo que nuestras funciones de transferencia Butterworth nos quedaran:

$$\frac{3\pi}{8} \text{ Por lo que nuestras funciones de transferencia Butterworth nos quedaran:} \\ T_L(s) = \frac{1}{s^2 + s.2cos\phi_1 + 1} \cdot \frac{1}{s^2 + s.2cos\phi_1 + 1} = \frac{1}{s^2 + s.2cos(\frac{\pi}{8}) + 1} \cdot \frac{1}{s^2 + s.2cos(\frac{3\pi}{8}) + 1} \\ T_L(s) = \frac{1}{s^2 + s.1.8478 + 1} \cdot \frac{1}{s^2 + s.0.7654 + 1} = \frac{1}{s^4 + s^3.2.6132 + s^2.3.4143 + s.2.6132 + 1}$$

Desnormalizando las funciones para salir del radio unitario con \$=S . $\xi^{rac{1}{N}}$:



Transformando nuevamente en un Filtro Pasa-Altos:



Y parametrizando como una funcion de Pasa-Altos generica:

Donde se identifica:

$$\omega_o=0.8446$$

$$Q1=0.5412$$

$$Q2=1.307$$

Obtenemos entonces 4 ceros en el origen y raices en:

```
In [7]:
```

```
\begin{array}{l} \text{import numpy as np} \\ \text{raicesA} &= \text{np.roots}([1,1.5605,0.7133]) \\ \text{raicesB} &= \text{np.roots}([1,0.6464,0.7133]) \\ \text{raicesA, raicesB} \\ \\ \text{Out[7]:} \\ \\ (\text{array}([-0.78025+0.32327997j, -0.78025-0.32327997j]), \\ \text{array}([-0.32299428+0.78018904j, -0.32299428-0.78018904j, \\ -0.78050572+0.32310223j, -0.78050572-0.32310223j]))} \\ \\ S_{a1} &= -0.78025 + i0.32328 \\ S_{a2} &= -0.78025 - i0.32328 \\ S_{b1} &= -0.3232 + i0.78028 \\ S_{b2} &= -0.3232 - i0.78028 \\ \end{array}
```

Respuesta en frecuencia y diagrama de polos y ceros:

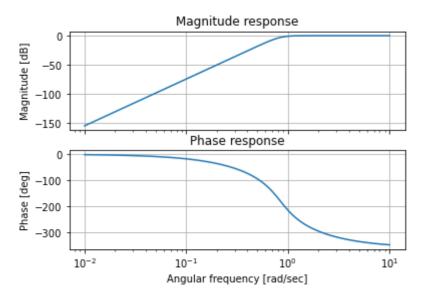
In [8]:

```
import scipy.signal as signal
import splane

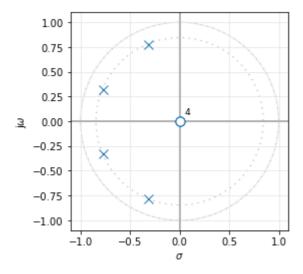
num = [1,0,0,0,0]
den = ([1, 2.207, 2.435, 1.574,.5088])
filtro = signal.TransferFunction(num, den)
splane.bodePlot(filtro)
splane.pzmap(filtro)
```

Out[8]:

(2, <AxesSubplot:xlabel='\$\\sigma\$', ylabel='j\$\\omega\$'>)

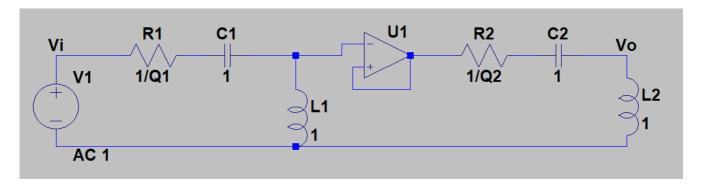


Poles and Zeros map



Circuito pasivo

Si queremos implementar un circuito con estructuras pasivas para lograr el mismo comportamiento que con nuestra funcion Pasa-Altos, podemos hacerlo de esta manera:



Donde para esa estructura RLC, obtenemos ecuaciones de la forma:

$$\omega_0^2=1=>L=\frac{1}{C}$$
 $\frac{\omega_0}{Q}=\frac{R}{L}$, Si $L=1=>C=1, R=\frac{1}{Q}$

Para nuestro caso tenemos:

$$Q_1=0.5412$$

$$Q_2=1.307$$

$$R_1 = \frac{1}{Q_1}$$

$$R_2 = \frac{1}{\Omega^2}$$

$$R_1 = rac{1}{Q1} \ R_2 = rac{1}{Q2} \ L_1 = L_2 = 1$$

$$C_1=C_2=1$$

Desnormalizacion de los componentes

Tenemos como condicion, utilizar una norma de impedancia $\Omega_z=1K$, mientras que por el procedimiento utilizado, normalizamos con la frecuencia de paso afectada por la frecuencia de corte de nuestra funcion:

$$\Omega_{\omega}=rac{1}{\omega_{p}}.rac{1}{0.8446}$$

Desnormalizando los componentes obtenemos:

$$R_1 = \frac{1}{0.5412} . 1 K\Omega = 1.8477 K\Omega$$

$$R_2=rac{1}{1.307}.\,1K\Omega=0.7651K\Omega$$

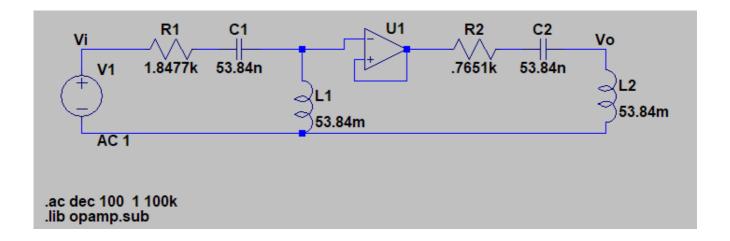
$$L_1=1.\,\Omega_Z.\,\Omega_\omega=1.\,1000.\,rac{1}{7000\pi}.\,rac{1}{0.8446}Hy=53.84mHy$$

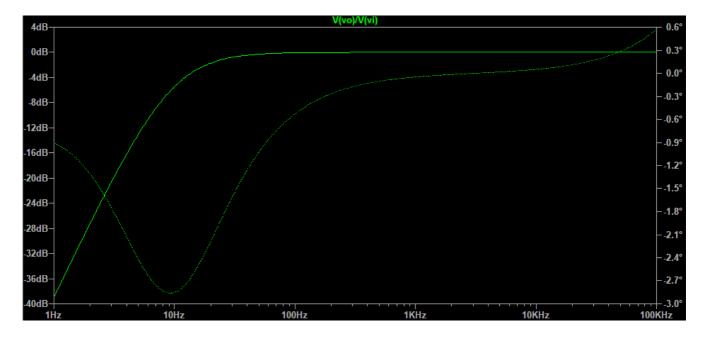
$$C_1=1.\,rac{1}{\Omega_Z}.\,\Omega_\omega=1.\,rac{1}{1000}.\,rac{1}{7000\pi}.\,rac{1}{0.8446}=53.84nF$$

$$L_2=1.\,\Omega_Z.\,\Omega_\omega=1.\,1000.\,rac{1}{7000\pi}.\,rac{1}{0.8446}Hy=53.84mHy$$

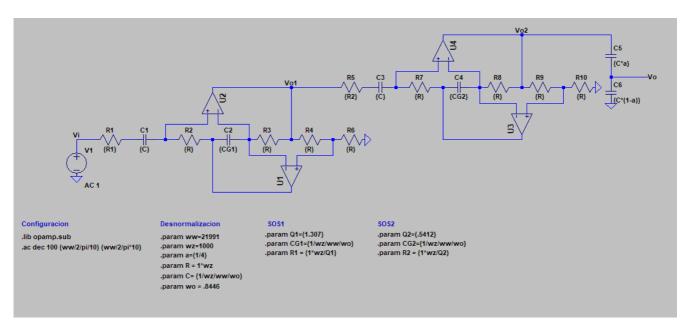
$$C_2=1.\,rac{1}{\Omega_Z}.\,\Omega_\omega=1.\,rac{1}{1000}.\,rac{1}{7000\pi}.\,rac{1}{0.8446}=53.84nF$$

Tenemos entonces un circuito como el siguiente:



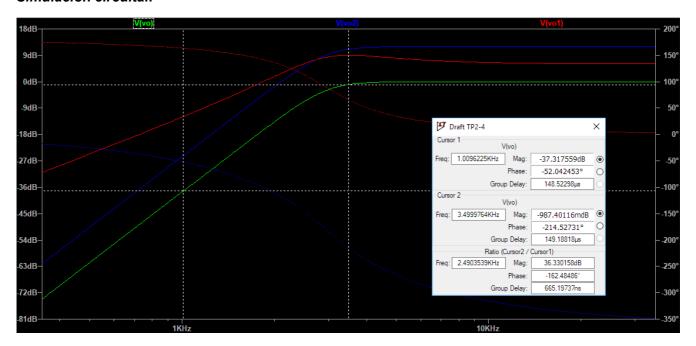


Ahora buscamos activar las bobinas, podemos hacerlo de la siguiente manera mediante un GIC de Antoniou:



Como vamos a aprovechar las salidas activas del GIC, debemos colocar una etapa atenuadora para compensar las ganancias de la señal de entrada en dichas salidas. Esta es de 2 veces por cada GIC, por lo tanto, debemos atenuar 4 veces la señal de salida del segundo GIC.

Simulacion circuital:



Donde podemos observar que para $f_s=1000Hz$ tenemos una atenuación de 37.45dB, y en $f_p=3500Hz$ una atenuación menos a 1dB, por lo que podemos considerar a la consigna cumplida.

In []:			