Procesamiento de señales 2020

Filtros con respuesta finital al impulso (FIR)

Material de apoyo para este laboratorio (MUY IMPORTANTE)

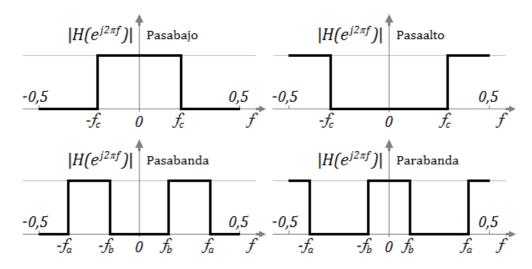
https://github.com/unpingco/Python-for-Signal-Processing/blob/master/Filtering_Part2.ipynb (https://github.com/unpingco/Python-for-Signal-Processing/blob/master/Filtering_Part2.ipynb)

Este tipo de filtros digitales se caracterizan porque su respuesta a la señal impulso tiene un número finito de componentes.

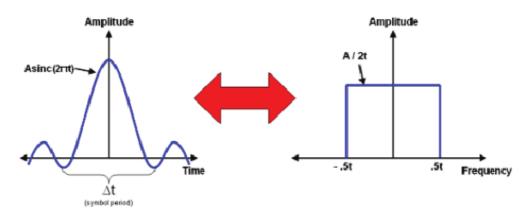
La salida del filtro FIR se obtiene unicamente a partir de sus respuesta natural y de su entrada en M tiempos anteriores (ver ecuación).

$$y[n] = \sum_{k=0}^{M-1} h[k] \cdot x[n-k]$$

Una de las metodologías de diseño para los filtros FIR es la del método del enventanando a partir de la respuesta ideal (filtros de función seno sobre su argumento (Sa o sinc). En este caso se parte de un filtro ideal, el cual tendría ganancia 0 en las bandas rechazadas, y ganancia 1 en la banda de paso. Esta respuesta ideal en magnitud se muestra en la figura



Se puede obtener la respuesta al impulso como la transformada inversa de Fourier de esta respuesta en frecuencia, la cual en este caso es una función seno sobre su argumento (Sa o sinc), que tiene la figura



Como podemos observar, en primer lugar el sistema no sería causal, pues tiene componentes para muestras en tiempo negativo. Por otra parte, se requieren infinitas muestras para representar esta respuesta. Se concluye que es imposible obtener un filtro ideal. Sin embargo, es posible acercarse a esta respuesta.

Para ello, en primer lugar, una vez escogido el orden del filtro, se realiza un enventanado de la Sa para hacer que sus muestras por encima y por debajo de cierto valor sean 0, es decir que ya no se extiende infinitamente en el tiempo. A continuación, se hace un corrimiento de esta señal para garantizar que sea causal.

Esta metodología ya se había observado en la práctica, donde se utilizó la función signal.firwin para generar un filtro FIR. Recordemos que a medida que se aumentaba el orden del filtro y la respuesta en frecuencia iba tendiendo a la ideal, la respuesta al impulso tendía a una función Sa.

Diseño del filtro FIR

Para diseñar un filtro FIR a partir de ciertas especificaciones dadas de frecuencias de corte (f_c) , frecuencia de muestreo (f_s) , ancho de banda en la transición (BW), ganancia (AdB), se sigue el siguiente procedimiento.

- 1. Se normalizan las frecuencias de corte, y se pasan a rad/s de acuerdo con la expresion: $w_c = 2\pi \cdot f_c/f_s$
- 2. Se realiza el mismo procedimiento para el ancho de banda de transición: $BW_n = 2\pi \cdot BW/f_s$.
- 3. Una regla práctica para determinar el orden del filtro es dividir 4 por el ancho de banda normalizado y tomar la parte entera del resultado, asi: $M = int(4/BW_n)$.
- 4. Se calcula respuesta al impulso del filtro ideal de acuerdo con las siguientes ecuaciones

Respuesta filtro ideal Tipo de Filtro

$$h_1=rac{\omega_c}{\pi}S_a(rac{\omega_c n}{\pi})$$
 Pasa--bajas $h_1=-rac{\omega_c}{\pi}S_a(rac{\omega_c n}{\pi})$ Pasa--altas $h_1=rac{\omega_{c2}}{\pi}S_a(rac{\omega_{c2} n}{\pi})-rac{\omega_{c1}}{\pi}S_a(rac{\omega_{c1} n}{\pi})$ Pasa--banda $h_1=rac{\omega_{c1}}{\pi}S_a(rac{\omega_{c1} n}{\pi})-rac{\omega_{c2}}{\pi}S_a(rac{\omega_{c2} n}{\pi})$ Rechaza--banda

Donde n es un vector de tiempo (muestras) que va desde -M hasta M (n = np.arange(-M,M)).

5. En el caso de filtros pasa--altas, pasa--bandas, y rechaza--banda, adicionalmente se debe truncar la respuesta en el origen, de la siguiente forma.

```
h1[n==0]=1-(wc)/np.pi # cuando es pasa--altas h1[n==0]=(wc2-wc1)/np.pi # cuando es pasabanda h1[n==0]=1-(wc2-wc1)/np.pi # cuando es rechazabanda
```

Al utilizar un número finito de muestras (M) en la respuesta del filtro, se genera un truncamiento que produce lóbulos laterales en la respuesta en frecuencia y un comportamiento oscilatorio cerca del límite de la banda de paso (Fenómeno de Gibbs).

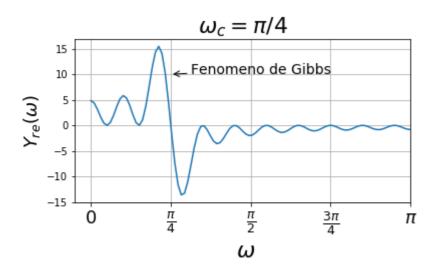
In [10]: ▶

```
import numpy as np
import matplotlib.pyplot as plt
import scipy.signal as signal
from ztrans import *
```

In [11]:

```
wc = np.pi/4
M = 20
fig,ax = plt.subplots()
fig.set_size_inches(6,3)
k=np.arange(M)
omega = np.linspace(0,np.pi,100)
H=(np.sin(k*omega[:,None]+k*wc)-np.sin(k*omega[:,None]-k*wc)).sum(axis=1)
ax.plot(omega,H)
ax.set_ylabel(r"$Y_{re}(\omega)$",fontsize=18)
ax.grid()
ax.set_title(r"$\omega_c = \pi/4$",fontsize=22)
ax.set_xlabel(r" $\omega $",fontsize=22)
ax.set_xticks([0, np.pi/4,np.pi/2.,3*np.pi/4, np.pi,])
ax.set_xticklabels(['$0$',r'$\frac{\pi}{4}$',r'$\frac{\pi}{2}$',r'$\frac{3\pi}{4}$', r'$\pi
ax.set_xlim(xmax=np.pi)
ax.annotate("Fenomeno de Gibbs",xy=(np.pi/4,10),fontsize=14,
            xytext=(20,0),
            textcoords='offset points',
            arrowprops={'facecolor':'b','arrowstyle':'->'})
plt.show()
```

/home/camilo/anaconda3/lib/python3.6/site-packages/matplotlib/axes/_base.py:
3221: MatplotlibDeprecationWarning:
The `xmax` argument was deprecated in Matplotlib 3.0 and will be removed in
3.2. Use `right` instead.
 alternative='`right`', obj_type='argument')



6. Para mitigar el fenómeno de Gibbs se utilizan ventanas diferentes a la rectangular, caracterizadas por no tener cambios abruptos en el dominio del tiempo, lo que conduce a lóbulos menores en el dominio de la frecuencia. Algunas ventanas típicas y sus características se presentan en la tabla

Ventana Ecuación

Barlett
$$-\frac{2\left|n-\frac{M-1}{2}\right|}{M-1}$$

Ventana	Ecuación
Hamming	$0.54 - 0.46 \cos \left(\frac{2\pi n}{M-1}\right)$
Hanning	$0.5 \left(1 - \cos \left(\frac{2\pi n}{M-1}\right)\right)$

Genere una de las ventanas anteriores de tamaño igual a la respuesta natural obtenida. Por ejemplo una ventana de Hamming

win= signal.hamming(len(n))

7. Multiplique la respuesta del filtro ideal obtenida, por la ventana escogida

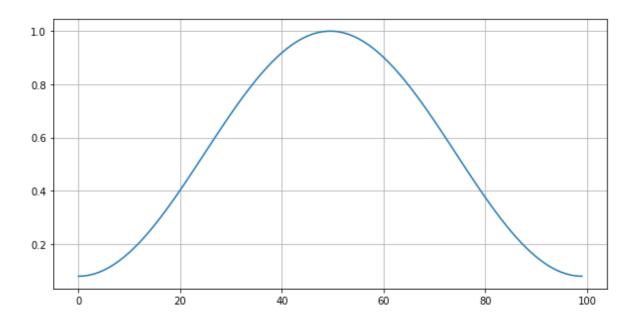
$$h_2[n] = h_1[n] * win[n]$$

8. Finalmente multiplique la respuesta al impulso por la ganancia que se desea del filtro: $h_2 = h_2 * A$, donde A se calcula como

$$A = np. \, sqrt(10 * *(0.1 * A_{db}))$$

In [13]:

```
win= signal.hamming(100)
plt.figure(figsize=(10,5))
plt.plot(win)
plt.grid()
plt.show()
```



A continuacion, un ejemplo del diseño de un filtro pasa--bajas de 1 kHz, con una ganancia de 0dB, y un ancho de banda de transición de 200 Hz.

Ejemplo filtro pasabajas a 1000 Hz

Consideraciones iniciales

```
In [23]:

fc=1000.0 # frec de corte
fs=8000.0 # frec de muestreo
Adb=0 # Ganancia del filtro en decibeles
N = 512 # Numero de puntos de la FFT
BW=200 # Ancho de banda en la banda de transicion
```

Diseño del filtro

```
In [24]:
                                                                                          H
# 1. frecuencia de corte normalizada en radianes
wc = 2*np.pi*fc/fs
# 2. ancho de banda normalizado en radianes
bwn=2*np.pi*BW/fs
# 3. orden estimado del filtro
M=int(4/bwn)
print('El orden del filtro es: ', M)
# 4. Respuesta del filtro ideal h1[n]
n = np.arange(-M,M)
h1 = +wc/np.pi * np.sinc(wc*(n)/np.pi) # filtro pasabajas, recuerde cambiar cuando pasaalta
w1, Hh1 = signal.freqz(h1,1, whole=True, worN=N) # Respuesta en frecuencia del filtro ideal
# 5. Truncamiento de frecuencie en el origen h1[0]
# Para el caso del filtro pasbajas no se debe aplicar
# 6. Generación de la ventana para elimnar el fenomeno de Gibbs
win= signal.hamming(len(n))
# 7. Multiplico la respuesta ideal por la ventana
h2=h1*win
# 8. Ganancia del filtro
A=np.sqrt(10**(0.1*Adb))
h2=h2*A # Ganancia del filtro
w2, Hh2 = signal.freqz(h2,1, whole=True, worN=N) # Respuesta en frecuencia del filtro enventa
u=np.ones_like(n) # escalon
un=np.convolve(u, h2, mode='full') # respuesta al escalon
```

El orden del filtro es: 25

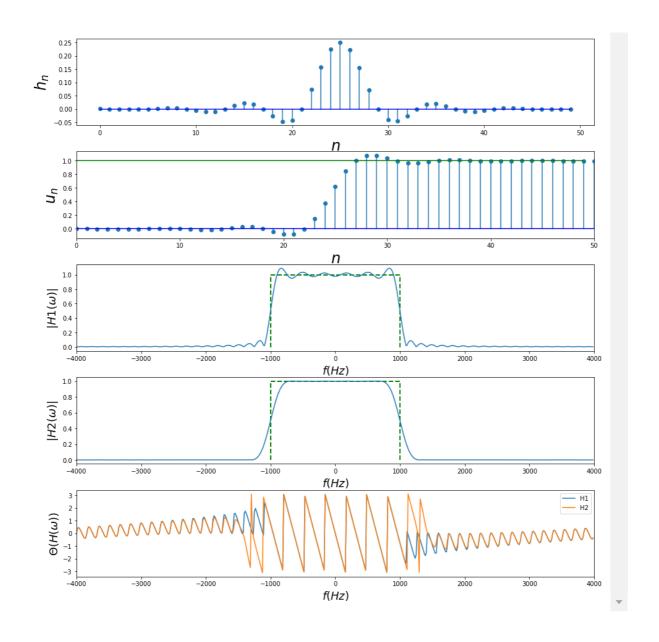
Graficas

In [25]:

```
fig1,axs1 = plt.subplots(5,1)
fig1.set_size_inches((15,16))
subplots_adjust(hspace=0.3)
# respuesta natural
ax=axs1[0]
ax.stem(n+M,h2,basefmt='b-')
ax.set_xlabel("$n$",fontsize=24)
ax.set_ylabel("$h_n$",fontsize=24)
# respuesta al escalon
ax=axs1[1]
ax.stem(un,basefmt='b-')
ax.plot(u, color='g')
ax.set_xlabel("$n$",fontsize=24)
ax.set_ylabel("$u_n$",fontsize=24)
ax.axis(xmax=M*2,xmin=0)
# respuesta en frecuencia antes del enventanado
ax=axs1[2]
ax.plot((w1-np.pi)*fs/(2*np.pi),np.abs(np.fft.fftshift(Hh1)))
ax.axis(xmax=fs/2,xmin=-fs/2)
ax.vlines([-fc,fc],0,1,color='g',lw=2.,linestyle='--')
ax.hlines(1,-fc,fc,color='g',lw=2.,linestyle='--')
ax.set_xlabel(r"$f (Hz)$",fontsize=18)
ax.set_ylabel(r"$|H1(\omega)| $",fontsize=18)
# respuesta en frecuencia despues del enventanado
ax=axs1[3]
ax.plot((w2-np.pi)*fs/(2*np.pi),np.abs(np.fft.fftshift(Hh2)))
ax.axis(xmax=fs/2,xmin=-fs/2)
ax.vlines([-fc,fc],0,1,color='g',lw=2.,linestyle='--')
ax.hlines(1,-fc,fc,color='g',lw=2.,linestyle='--')
ax.set_xlabel(r"$f (Hz)$",fontsize=18)
ax.set_ylabel(r"$|H2(\omega)| $",fontsize=18)
ax=axs1[4]
ax.plot((w1-np.pi)*fs/(2*np.pi),np.angle(np.fft.fftshift(Hh1)))
ax.plot((w2-np.pi)*fs/(2*np.pi),np.angle(np.fft.fftshift(Hh2)))
ax.axis(xmax=fs/2,xmin=-fs/2)
ax.set_xlabel(r"$f (Hz)$",fontsize=18)
ax.set_ylabel(r"$\Theta(H(\omega)) $",fontsize=18)
ax.legend(['H1', 'H2'])
```

Out[25]:

<matplotlib.legend.Legend at 0x7f7c66adac18>



Respuesta del filtro ante una señal con dos tonos

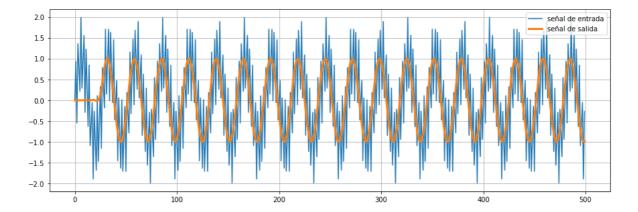
$$x[n] = \sin(2\pi * 300 * n) + \sin(2\pi * 3000 * n)$$

```
In [26]:

fs=8000
Tmax=4
NFFT=512
# señal en el tiempo $
t = np.arange(0,Tmax, 1/fs)
x = np.sin(2*np.pi*300*t)+np.sin(2*np.pi*3000*t)
X = np.fft.fft(x,NFFT)
# salida del filtro
y=np.convolve(x, h2)
Y = np.fft.fft(y,NFFT)
```

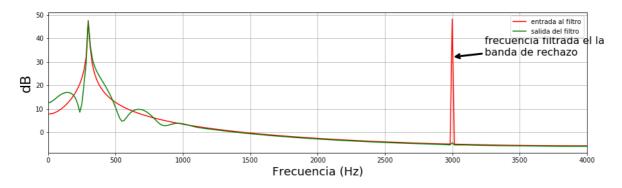
In [27]: ▶

```
plt.figure(figsize=(15,5))
plt.plot(x[0:500], label="señal de entrada")
plt.plot(y[0:500], linewidth=3, label="señal de salida")
plt.legend()
plt.grid()
```



In [28]:

```
/home/camilo/anaconda3/lib/python3.6/site-packages/matplotlib/axes/_base.py:
3215: MatplotlibDeprecationWarning:
The `xmin` argument was deprecated in Matplotlib 3.0 and will be removed in
3.2. Use `left` instead.
   alternative='`left`', obj_type='argument')
/home/camilo/anaconda3/lib/python3.6/site-packages/matplotlib/axes/_base.py:
3221: MatplotlibDeprecationWarning:
The `xmax` argument was deprecated in Matplotlib 3.0 and will be removed in
3.2. Use `right` instead.
   alternative='`right`', obj_type='argument')
```



De acuerdo con los pasos anteriores, y el ejemplo suministrado realice el siguiente procedimiento.

Procedimiento

1. Diseñe un filtro FIR con las siguientes características, de acuerdo con el último dígito de su cédula.

Dígito Filtro

1	Pasaaltas, fc=60Hz, fs=200Hz, BW=3Hz, AdB=10	
2 3	Pasabanda, fc1=1kHz, fc2=4kHz, fs=16kHz, BW=200Hz, AdB=0 Rechazabanda, fc1=700Hz y fc2=740Hz, fs=4kHz, BW=20Hz, AdB=5dB	
4	Pasaaltas, fc=50Hz, fs=400Hz, BW=10Hz, AdB=0	
5	Pasabajas, fc=4kHz, fs=16kHz, BW=200Hz, AdB=10	
6	Pasaaltas, fc=240Hz, fs=4kHz, BW=50Hz, AdB=0	
7	Pasabanda, fc1=500Hz, fc2=1000Hz, fs=8kHz, BW=100Hz, AdB=0	
8	Rechazabanda, fc1=520Hz, fc2=580Hz, fs=4kHz, BW=30Hz, AdB=0dB	
9	Pasaaltas, fc=250Hz, fs=4kHz, BW=20Hz, AdB=0	
In []:		H
	den del filtro estimado con el ancho de banda. ¿Qué puede decir acerca de dicho orden? as ventajas y desventajas de que sea grande o pequeño.	
т. Г. Т.		M
In []:		H
3. Grafique la ro observar?	espuesta al impulso del filtro obtenido (h_2 de acuerdo con la notación usada). ¿Qué puede	
In []:		H
4. Grafique la r	espuesta al escalón del filtro obtenido. ¿Qué puede observar y concluir?	
In []:		H
[],		
5. Grafique la re ¿Qué se pue	espuesta en frecuencia del filtro de amplitud y fase antes de multiplicar por la ventana (Hh_1 ede concluir?).
In []:		M
L].		71
	espuesta en frecuencia del filtro de amplitud y fase después de multiplicar por la ventana (
-		. .
In []:		K

Pasa--bajas, fc=8kHz, fs=44.1kHz, BW=500Hz, AdB=0

0

Type $\mathit{Markdown}$ and LaTeX: α^2