

Filtros Digitais FIR (Finite Impulse Response)

Prof. Juan Mauricio Villanueva
jmauricio@cear.ufpb.br

Filtros FIR (Finite Impulse Response)

- Para um sistema FIR de ordem M

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

- Com função de transferência

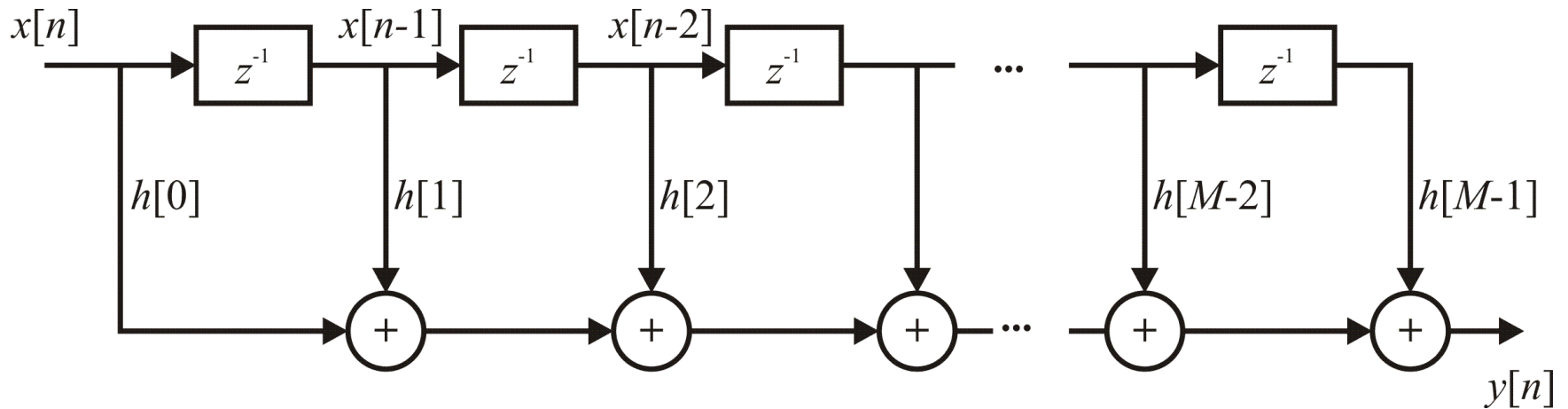
$$H(z) = \sum_{k=0}^{M-1} b_k z^{-k}$$

- E resposta ao impulso

$$h[n] = \begin{cases} b_n, & 0 \leq n \leq M-1 \\ 0, & \text{caso contrario} \end{cases}$$

Estrutura FIR: Forma Direta I

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



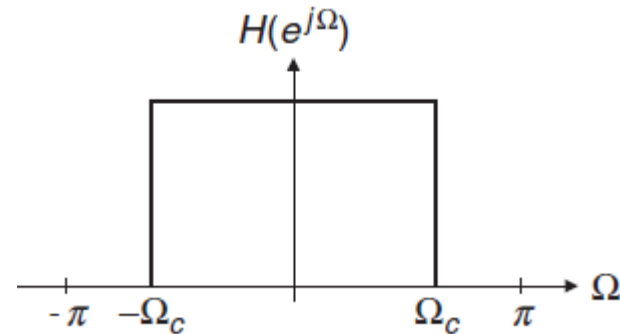
Projeto de Filtros Digitais FIR

- O projeto de filtros, **implica na seleção** de uma sequência finita que represente a resposta ao impulso de um filtro ideal
- Os filtros FIR sempre são estáveis, e com fase linear (atraso no tempo)
- Métodos comuns para o projeto de filtros FIR:
 - **Janelas**, usando a resposta ao impulso dos filtros ideais
 - Amostragem em frequência
 - Projeto iterativo baseado em restrições ótimas

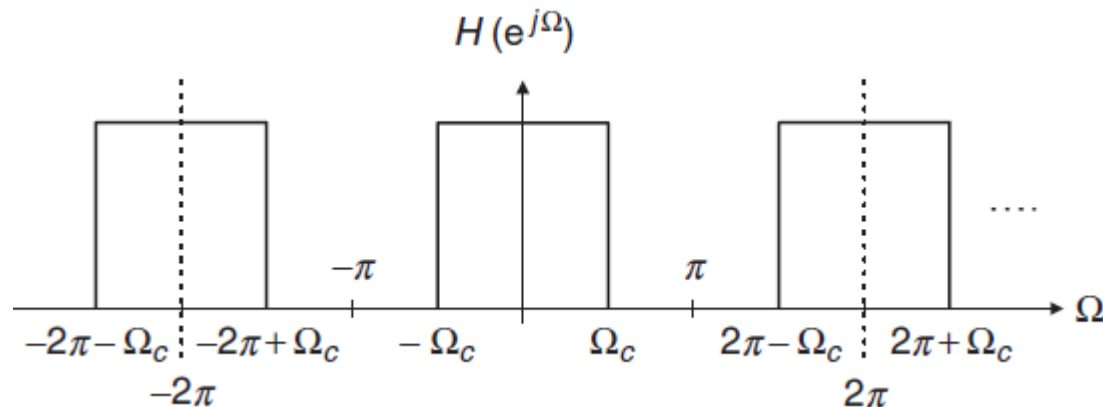
Projeto de Filtros FIR por Transformada de Fourier

- Para uma resposta ideal de um filtro passa-baixo

$$H(e^{j\Omega}) = \begin{cases} 1, & 0 \leq |\Omega| \leq \Omega_c \\ 0, & \Omega_c \leq |\Omega| \leq \pi \end{cases}$$



$$h(n) = \frac{1}{2\pi} \int_{-\pi}^{\pi} H(e^{j\Omega}) e^{j\Omega n} d\Omega \text{ for } -\infty < n < \infty.$$

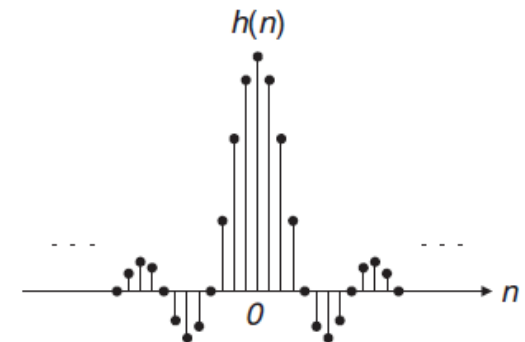


Projeto de Filtros FIR por Transformada de Fourier

$$h(n) = \frac{1}{2\pi} \int_{-\pi}^{\pi} H(e^{j\Omega}) e^{j\Omega n} d\Omega \quad \text{Para } -\infty < n < \infty$$

$$\text{Para } n = 0 \quad h(n) = \frac{1}{2\pi} \int_{-\Omega_c}^{\Omega_c} 1 d\Omega = \frac{\Omega_c}{\pi}$$

$$\text{Para } n \neq 0 \quad h(n) = \frac{e^{jn\Omega} \Big|_{-\Omega_c}^{\Omega_c}}{2\pi jn} = \frac{1}{\pi n} \frac{e^{jn\Omega_c} - e^{-jn\Omega_c}}{2j} = \frac{\sin(\Omega_c n)}{\pi n}$$



Função de Transferência:

$$H(z) = \sum_{n=-\infty}^{\infty} h(n)z^{-n} = \cdots + h(-2)z^2 + h(-1)z^1 + h(0) + h(1)z^{-1} + h(2)z^{-2} + \cdots$$

Simetria

$$H(z) = h(M)z^M + \cdots + h(1)z^1 + h(0) + h(1)z^{-1} + \cdots + h(M)z^{-M}$$

Projeto de Filtros FIR por Transformada de Fourier

Função de Transferência (simetria):

$$H(z) = h(M)z^M + \dots + h(1)z^1 + h(0) + h(1)z^{-1} + \dots + h(M)z^{-M}$$

$$H(z) = b_0 + b_1z^{-1} + \dots + b_{2M}(2M)z^{-2M}$$

$$b_n = h(n - M) \quad \text{Para } n = 0, 1, \dots, 2M$$

Projeto de Filtros FIR por Transformada de Fourier

Tipo de Filtro	Resposta ao Impulso $h(n)$
Lowpass:	$h(n) = \begin{cases} \frac{\Omega_c}{\pi} & n = 0 \\ \frac{\sin(\Omega_c n)}{n\pi} & \text{for } n \neq 0 \end{cases} \quad -M \leq n \leq M$
Highpass:	$h(n) = \begin{cases} \frac{\pi - \Omega_c}{\pi} & n = 0 \\ -\frac{\sin(\Omega_c n)}{n\pi} & \text{for } n \neq 0 \end{cases} \quad -M \leq n \leq M$
Bandpass:	$h(n) = \begin{cases} \frac{\Omega_H - \Omega_L}{\pi} & n = 0 \\ \frac{\sin(\Omega_H n)}{n\pi} - \frac{\sin(\Omega_L n)}{n\pi} & \text{for } n \neq 0 \end{cases} \quad -M \leq n \leq M$
Bandstop:	$h(n) = \begin{cases} \frac{\pi - \Omega_H + \Omega_L}{\pi} & n = 0 \\ -\frac{\sin(\Omega_H n)}{n\pi} + \frac{\sin(\Omega_L n)}{n\pi} & \text{for } n \neq 0 \end{cases} \quad -M \leq n \leq M$
<p>Coeficientes do Filtro FIR, $h(n)$, para M amostras. Função de Transferência:</p> $H(z) = b_0 + b_1 z^{-1} + b_2 z^{-2} + \cdots + b_{2M} z^{-2M}$ $b_n = h(n - M), n = 0, 1, \cdots, 2M$	

Exemplo 1

- Calcular os coeficientes do Filtro Passa-Baixo FIR com 3-tap, com frequência de corte 800 Hz e frequência de amostragem 8000 amostras/s

$$\Omega_c = 2\pi \frac{f_c}{f_s} = 2\pi \frac{800}{8000} = \frac{\pi}{5} \text{ rad}$$

$$2M + 1 = 3 \text{ tap}$$

$$\text{Para } n = 0 \rightarrow h(0) = \frac{\Omega_c}{\pi}$$

$$\text{Para } n \neq 0 \rightarrow h(n) = \frac{\sin(\Omega_c n)}{n\pi} = \frac{\sin(0.2\pi n)}{n\pi}$$

Exemplo 1

$$h(0) = \frac{0.2\pi}{\pi} = 0.2$$

$$h(1) = \frac{\sin[0.2\pi \times 1]}{1 \times \pi} = 0.1871$$

$$h(-1) = h(1) = 0.1871.$$

$$b_0 = h(0 - 1) = h(-1) = 0.1871$$

$$b_1 = h(1 - 1) = h(0) = 0.2$$

$$b_2 = h(2 - 1) = h(1) = 0.1871.$$

$$H(z) = 0.1871 + 0.2z^{-1} + 0.1871z^{-2}.$$

$$\frac{Y(z)}{X(z)} = H(z) = 0.1871 + 0.2z^{-1} + 0.1817z^{-2}.$$

$$Y(z) = 0.1871X(z) + 0.2z^{-1}X(z) + 0.1871z^{-2}X(z).$$

$$y(n] = 0.1871x(n) + 0.2x(n - 1) + 0.1871x(n - 2).$$

Exemplo 1

- Resposta em Frequência

$$z = e^{j\Omega}$$

$$H(e^{j\Omega}) = 0.1871 + 0.2e^{-j\Omega} + 0.1871e^{-j2\Omega}$$

$$e^{jx} + e^{-jx} = 2\cos(x)$$

$$\begin{aligned} H(e^{j\Omega}) &= e^{-j\Omega}(0.1871e^{j\Omega} + 0.2 + 0.1871e^{-j\Omega}) \\ &= e^{-j\Omega}(0.2 + 0.3742\cos(\Omega)) \end{aligned}$$

Exemplo 1

- Em geral, o filtro FIR com coeficientes simétricos têm uma resposta de Fase Linear, dado por

$$\angle H(e^{j\Omega}) = -M\Omega + \text{posível fase de } 180^\circ$$

3-tap ($M = 1$)

Exemplo 1

- Magnitude e Fase

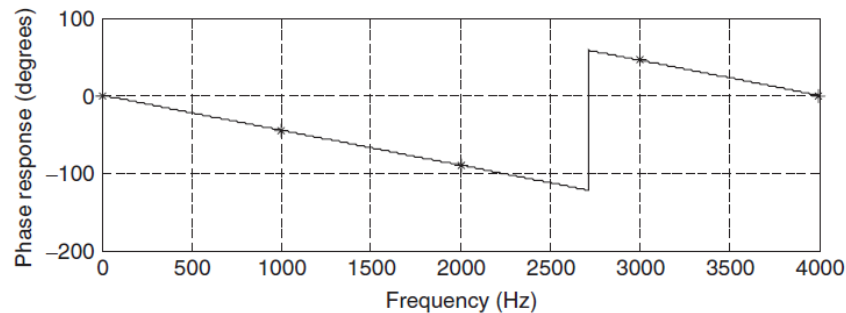
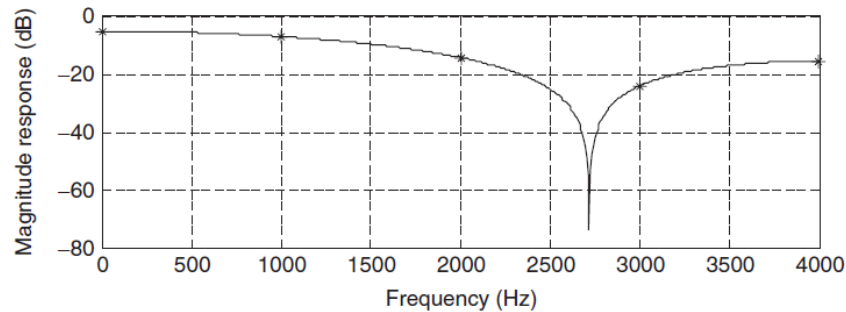
$$H(e^{j\Omega}) = e^{-j\Omega}(0.2 + 0.3742 \cos \Omega).$$

$$|H(e^{j\Omega})| = |0.2 + 0.3472 \cos \Omega|$$

$$\angle H(e^{j\Omega}) = \begin{cases} -\Omega & \text{if } 0.2 + 0.3472 \cos \Omega > 0 \\ -\Omega + \pi & \text{if } 0.2 + 0.3472 \cos \Omega < 0. \end{cases}$$

Exemplo 1

Ω radianos	$f = \frac{\Omega f_s}{2\pi}$ Hz	$0.2 + 0.3742 \cos \Omega$	$ H(e^{j\Omega}) $	$ H(e^{j\Omega}) _{dB}$ dB	$\angle H(e^{j\Omega})$ graus
0	0	0.5742	0.5742	-4.82	0
$\pi/4$	1000	0.4646	0.4646	-6.66	-45
$\pi/2$	2000	0.2	0.2	-14.0	-90
$3\pi/4$	3000	-0.0646	0.0646	-23.8	45
π	4000	-0.1742	0.1742	-15.2	0

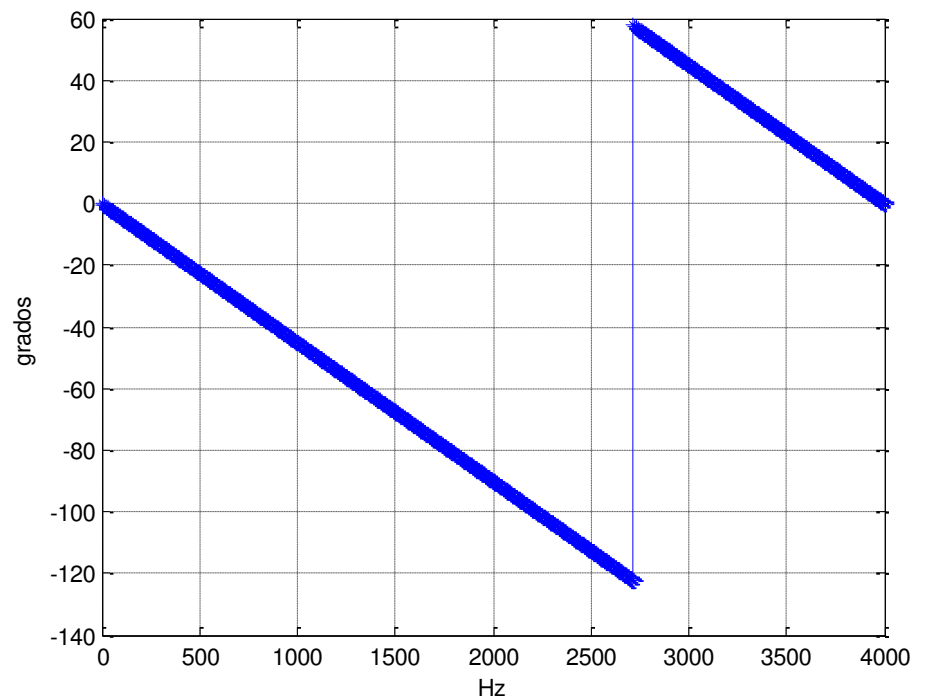
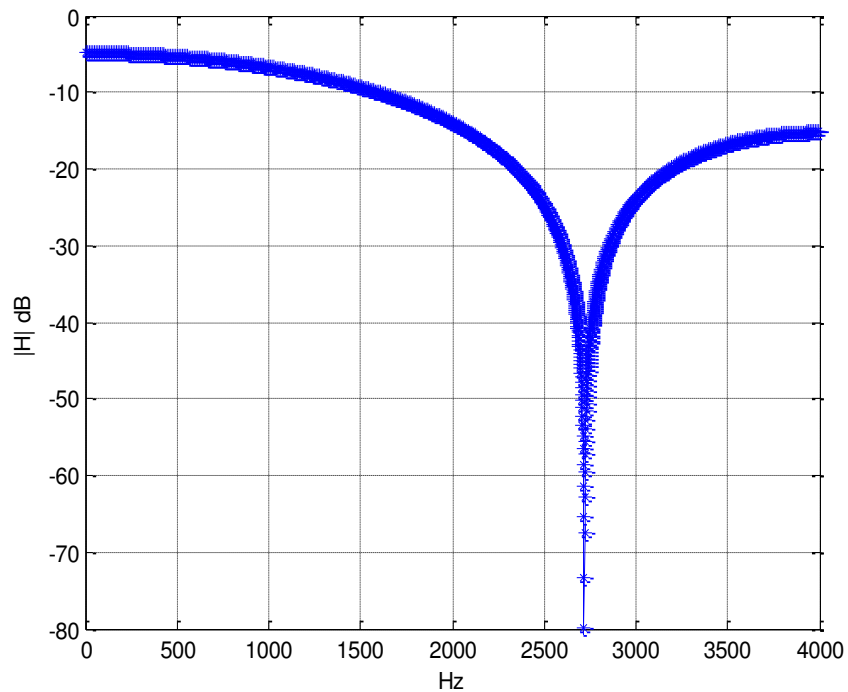


Exemplo 1

```
fc = 800;
fs = 8000;
M = 1;
tap = 2*M+1;
omega = 0:0.001:pi;
hertz = omega*fs/(2*pi)
moduloH = 20*log10(abs(0.2+0.3742*cos(omega)));
for i = 1:length(omega)
    if (0.2+0.3742*cos(omega(i)))>0
        faseH(i) = -M*omega(i);
    elseif (0.2+0.3742*cos(omega(i)))<0
        faseH(i) = -M*omega(i)+pi;
    end
end
figure
plot(hertz,moduloH)
axis([0 4000 -80 0]),grid
figure
plot(hertz,faseH*180/pi), grid
```

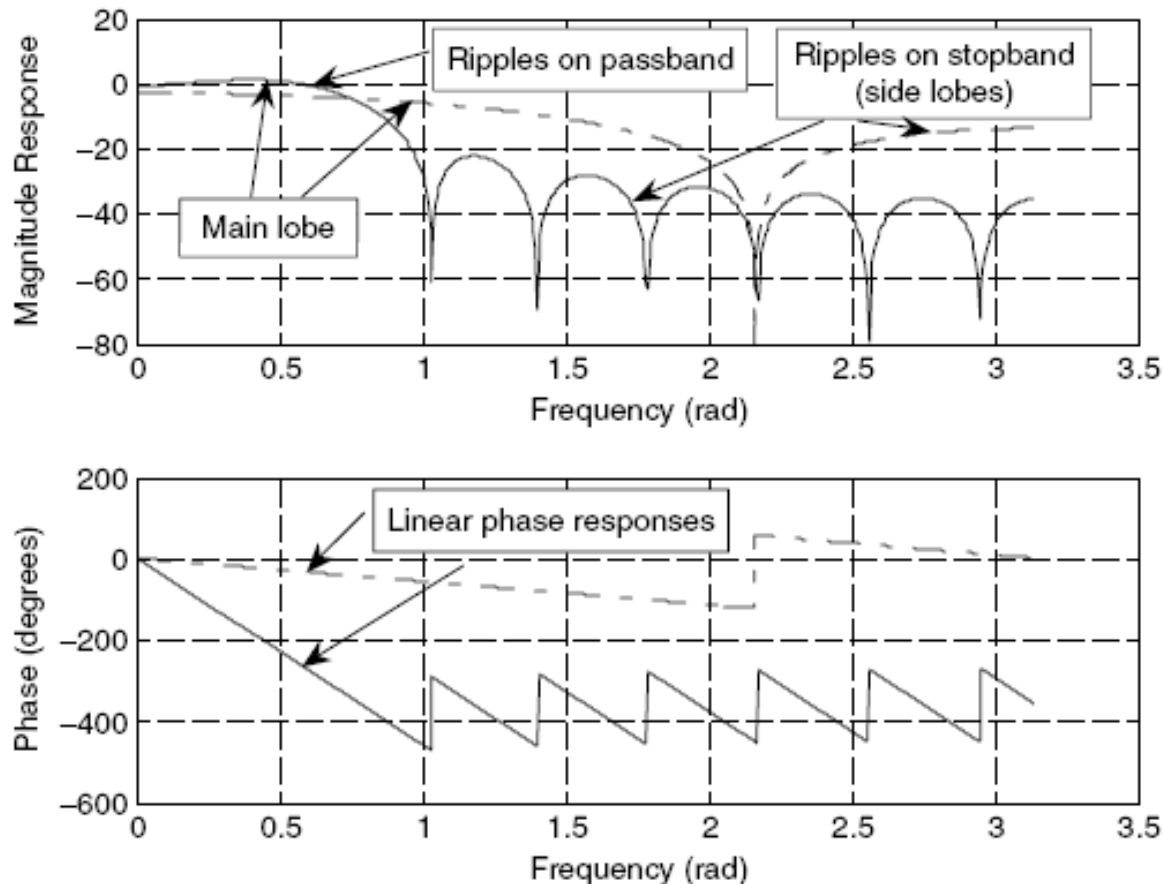
Exemplo 1

- Magnitude e Fase



Exemplo 1

- Para $M = 1$ ($2M + 1 = 3$ tap) ---
- Para $M = 8$ ($2M + 1 = 17$ tap) ———



Exemplo 2

- Calcular os coeficientes do Filtro Passa-Faixa FIR com 5-tap, com frequência de corte inferior 2000 Hz, frequência de corte superior 2400, e frequência de amostragem 8000 amostras/s

$$2M + 1 = 5 \text{ tap}$$

$$\Omega_L = 2\pi \frac{f_L}{f_s} = 2\pi \frac{2000}{8000} = \frac{\pi}{2} \text{ rad}$$

$$\Omega_H = 2\pi \frac{f_H}{f_s} = 2\pi \frac{2400}{8000} = \frac{3\pi}{5} \text{ rad}$$

$$h(n) = \begin{cases} \frac{\Omega_H - \Omega_L}{\pi} & n = 0 \\ \frac{\sin(\Omega_H \pi)}{n\pi} - \frac{\sin(\Omega_L \pi)}{n\pi} & n \neq 0 \quad -2 \leq n \leq 2 \end{cases}$$

Exemplo 2

- Cálculo dos coeficientes:

$$h(0) = \frac{\Omega_H - \Omega_L}{\pi} = \frac{0.6\pi - 0.5\pi}{\pi} = 0.1$$

$$h(1) = \frac{\sin[0.6\pi \times 1]}{1 \times \pi} - \frac{\sin[0.5\pi \times 1]}{1 \times \pi} = -0.01558$$

$$h(-1) = h(1) = -0.01558$$

$$h(2) = \frac{\sin[0.6\pi \times 2]}{2 \times \pi} - \frac{\sin[0.5\pi \times 2]}{2 \times \pi} = -0.09355$$

$$h(-2) = h(2) = -0.09355$$

$$b_0 = b_4 = -0.09355$$

$$b_1 = b_3 = -0.01558$$

$$b_2 = 0.1$$

Exemplo 2

- Função de Transferência:

$$H(z) = -0.09355 - 0.01558z^{-1} + 0.1z^{-2} - 0.01558z^{-3} - 0.09355z^{-4}$$

- Resposta em Frequência:

$$z = e^{j\Omega}$$

$$H(e^{j\Omega}) = -0.09355 - 0.01558e^{-j\Omega} + 0.1e^{-j2\Omega} - 0.01558e^{-j3\Omega} - 0.09355e^{-j4\Omega}$$

$$H(e^{j\Omega}) = e^{-j2\Omega} \left(-0.09355e^{j2\Omega} - 0.01558e^{j\Omega} + 0.1 - 0.01558e^{-j\Omega} - 0.09355e^{-j2\Omega} \right)$$

$$e^{jx} + e^{-jx} = 2\cos(x)$$

$$H(e^{j\Omega}) = e^{-j2\Omega} \left(-0.09355(e^{j2\Omega} + e^{-j2\Omega}) + 0.1 - 0.01558(e^{j\Omega} + e^{-j\Omega}) \right)$$

$$H(e^{j\Omega}) = e^{-j2\Omega} \left(-0.1871\cos(2\Omega) + 0.1 - 0.03116\cos(\Omega) \right)$$

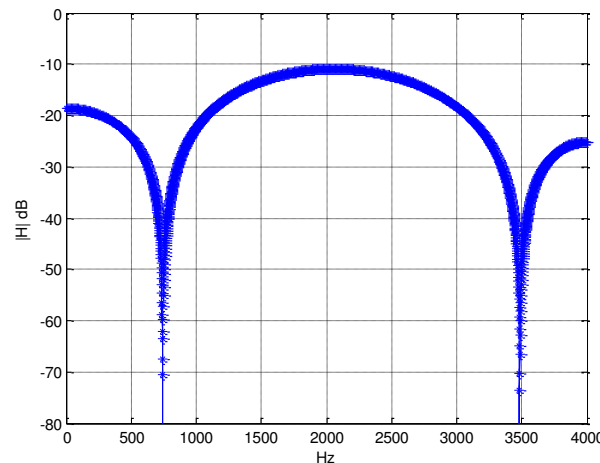
Exemplo 2

- Magnitude e Fase

$$H(e^{j\Omega}) = e^{-j2\Omega} (-0.1871 \cos(2\Omega) + 0.1 - 0.03116 \cos(\Omega))$$

$$|H(e^{j\Omega})| = |-0.1871 \cos(2\Omega) + 0.1 - 0.03116 \cos(\Omega)|$$

$$\angle H(e^{j\Omega}) = \begin{cases} -2\Omega & \text{si } -0.1871 \cos(2\Omega) + 0.1 - 0.03116 \cos(\Omega) > 0 \\ -2\Omega + \pi & \text{si } -0.1871 \cos(2\Omega) + 0.1 - 0.03116 \cos(\Omega) < 0 \end{cases}$$



Projeto de Filtros FIR pelo Método de Janelas

- Se realiza o truncamiento da resposta ao impulso ideal $h[n]$ por uma janela $w[n]$:

Multiplicação em
tempo discreto

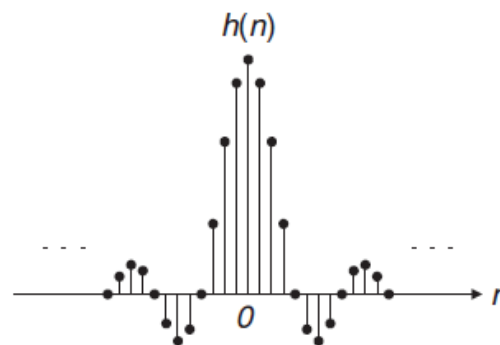
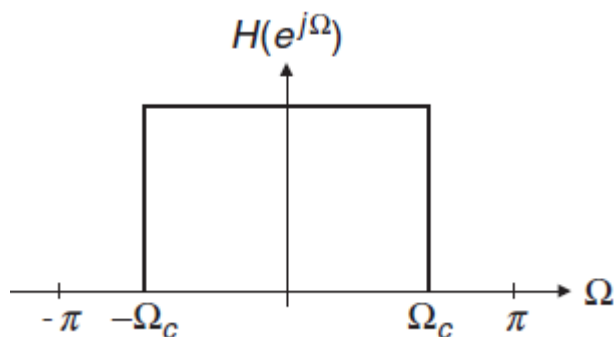


$$h_w[n] = h[n]w[n]$$

Convolução na
Frequência



$$H_w(F) = H(F) * W(F)$$



Projeto de Filtros FIR pelo Método de Janelas

- Características das Funções que caracterizam Janelas

JANELAS	$-M \leq n \leq M$
Boxcar	$w[n] = 1$
Blackman	$w[n] = 0.42 + 0.5 \cos\left(\frac{n\pi}{M}\right) + 0.08 \cos\left(\frac{2n\pi}{M}\right)$
Barlett	$w[n] = 1 - \frac{ n }{M}$
Hanning	$w[n] = 0.5 + 0.5 \cos\left(\frac{n\pi}{M}\right)$
Hamming	$w[n] = 0.54 + 0.46 \cos\left(\frac{n\pi}{M}\right)$

Projeto de Filtros FIR pelo Método de Janelas

- Processo de Projeto:

1. Obter os coeficientes do Filtro FIR utilizando o Método da Transformada de Fourier
2. Multiplicar os Coeficientes do Filtro FIR pela sequência da janela selecionada

$$h_w(n) = h(n)w(n) \quad n = -M, \dots, 0, 1, \dots, M$$

3. Aplicar o atraso à resposta truncada $h_w(n)$ de M amostras

$$b_n = h_w(n - M) \quad \text{Para } n = 0, 1, \dots, 2M$$

Exemplo 3

- Projetar um filtro FIR passa-baixo de 3-tap, com frequência de corte de 800 Hz e frequência de amostragem 8000 amostras/s, utilizando a janela de Hamming.

$$\Omega_c = 2\pi \frac{f_c}{f_s} = 2\pi \frac{800}{8000} = \frac{\pi}{5} \text{ rad}$$

$$2M + 1 = 3 \text{ tap}$$

$$\text{Para } n = 0 \rightarrow h(0) = \frac{\Omega_c}{\pi}$$

$$\text{Para } n \neq 0 \rightarrow h(n) = \frac{\sin(\Omega_c n)}{n\pi} = \frac{\sin(0.2\pi n)}{n\pi}$$

Exemplo 3

- Cálculo dos coeficientes do filtro FIR

$$h(0) = \frac{0.2\pi}{\pi} = 0.2$$

$$h(1) = \frac{\sin[0.2\pi \times 1]}{1 \times \pi} = 0.1871$$

$$h(-1) = h(1) = 0.1871.$$

Exemplo 3

- Cálculo dos coeficientes da Janela de Hamming

$$w_{ham}(0) = 0.54 + 0.46 \cos\left(\frac{0\pi}{1}\right) = 1$$

$$w_{ham}(1) = 0.54 + 0.46 \cos\left(\frac{1 \times \pi}{1}\right) = 0.08$$

$$w_{ham}(-1) = w_{ham}(1) = 0.08$$

Exemplo 3

- Multiplicando os coeficientes do filtro FIR com os coeficientes da Janela de Hamming

$$h(0) = 0.2$$

$$h(1) = 0.1871$$

$$h(-1) = h(1) = 0.1871$$

$$w_{ham}(0) = 1$$

$$w_{ham}(1) = 0.08$$

$$w_{ham}(-1) = w_{ham}(1) = 0.08$$



$$h_w(0) = h(0)w_{ham}(0) = 0.2 \times 1 = 0.2$$

$$h_w(1) = h(1)w_{ham}(1) = 0.1871 \times 0.08 = 0.01497$$

$$h_w(-1) = h(-1)w_{ham}(-1) = 0.1871 \times 0.08 = 0.01497$$

Exemplo 3

- Atrasando a resposta truncada $h_w(n)$ por $M = 1$

$$h_w(0) = 0.2$$

$$h_w(1) = 0.01497$$

$$h_w(-1) = 0.01497$$

$$b_n = h_w(n - M)$$

$$\text{Para } n = 0, 1, \dots, 2M$$

$$b_0 = b_2 = 0.01496$$

$$b_1 = 0.2$$

- Função de Transferência

$$H(z) = b_0 + b_1 z^{-1} + b_2 z^{-2}$$

$$H(z) = 0.01497 + 0.2z^{-1} + 0.01497z^{-2}$$

$$\frac{Y(z)}{X(z)} = H(z) = 0.01497 + 0.2z^{-1} + 0.01497z^{-2}$$

$$Y(z) = 0.01497X(z) + 0.2z^{-1}X(z) + 0.01497z^{-2}X(z)$$

Exemplo 3

- Resposta em Frequência

$$z = e^{j\Omega}$$

$$H(e^{j\Omega}) = 0.01497 + 0.2e^{-j\Omega} + 0.01497e^{-j2\Omega}$$

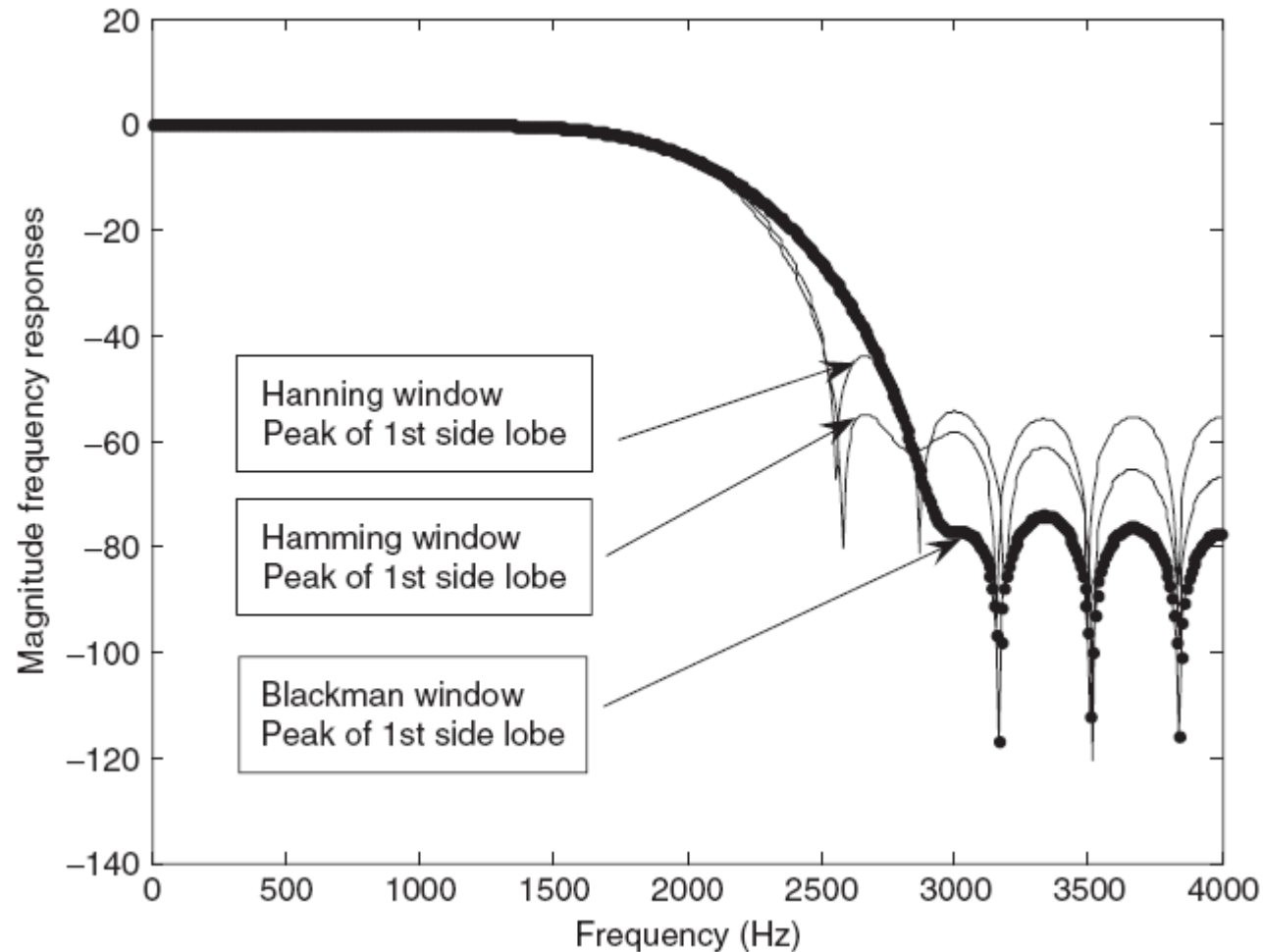
$$H(e^{j\Omega}) = e^{-j\Omega}(0.01497e^{j\Omega} + 0.2 + 0.01497e^{-j\Omega})$$

$$H(e^{j\Omega}) = e^{-j\Omega}(0.2 + 0.02994 \cos \Omega)$$

$$|H(e^{j\Omega})| = |0.2 + 0.2994 \cos \Omega|$$

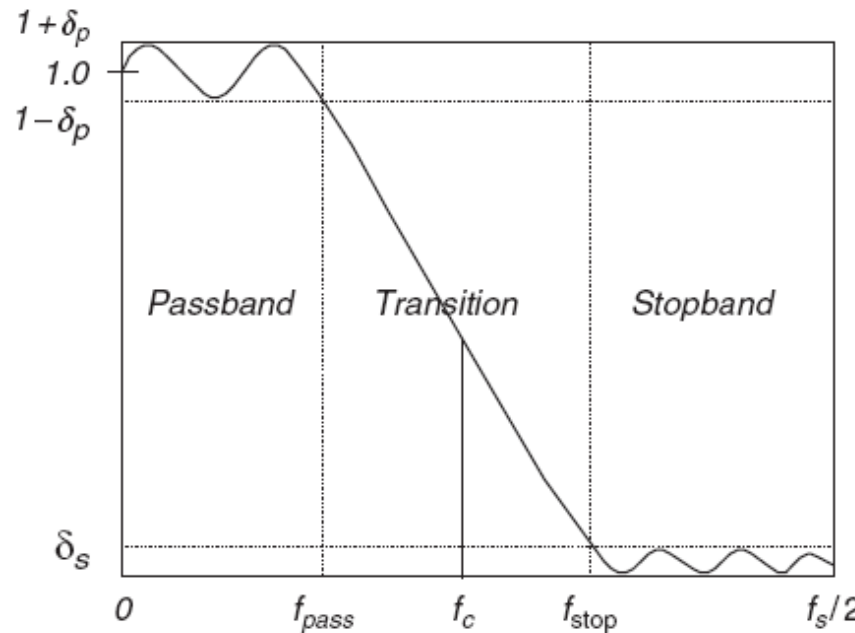
$$\angle H(e^{j\Omega}) = \begin{cases} -\Omega & \text{if } 0.2 + 0.02994 \cos \Omega > 0 \\ -\Omega + \pi & \text{if } 0.2 + 0.02994 \cos \Omega < 0 \end{cases}$$

Comparação da Resposta em Frequência



Especificações de Projeto de Filtros FIR Passa-Baixo Usando a Janela de Hamming

- Especificaciones de la Respuesta en Frecuencia



- Banda de Transición Normalizada

$$\Delta f = \frac{|f_{stop} - f_{pass}|}{f_s}$$

Especificações de Projeto de Filtros FIR Passa-Baixo Usando a Janela de Hamming

- O comprimento do Filtro é dada por

$$N = \frac{3.3}{\Delta f}$$

- Ripple na banda passante

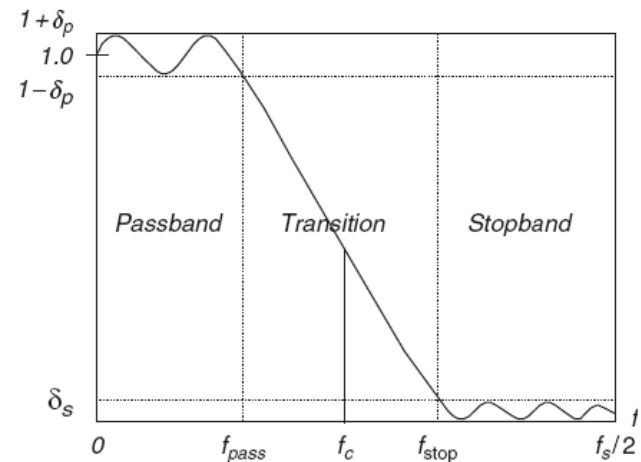
$$\delta_p \text{ dB} = 20 \cdot \log_{10} (1 + \delta_p)$$

- Ripple na banda de parada

$$\delta_s \text{ dB} = -20 \log_{10} (\delta_s)$$

- Frequência de Corte

$$f_c = \frac{f_{pass} + f_{stop}}{2}$$



Especificações de Projeto de Filtros FIR Passa-Baixo

Window Type	Window Function $w(n)$, $-M \leq n \leq M$	Window Length, N	Passband Ripple (dB)	Stopband Attenuation (dB)
Rectangular	1	$N = 0.9/\Delta f$	0.7416	21
Hanning	$0.5 + 0.5 \cos\left(\frac{\pi n}{M}\right)$	$N = 3.1/\Delta f$	0.0546	44
Hamming	$0.54 + 0.46 \cos\left(\frac{\pi n}{M}\right)$	$N = 3.3/\Delta f$	0.0194	53
Blackman	$0.42 + 0.5 \cos\left(\frac{n\pi}{M}\right) + 0.08 \cos\left(\frac{2n\pi}{M}\right)$	$N = 5.5/\Delta f$	0.0017	74

Exemplo 4

- Projetar um filtro FIR passa-baixo, utilizando a janela rectangular, com as seguintes especificações:

Passband = 0 – 1,850 Hz

Stopband = 2,150 – 4,000 Hz

Stopband attenuation = 20 dB

Passband ripple = 1 dB

$f_s = 8000$ amostras / seg

- Banda de transição normalizada

$$\Delta f = \frac{|2150 - 1850|}{8000} = 0.0375$$

Exemplo 4

- Usando uma **janela rectangular**, o Ripple na banda passante é de 0.74 dB e a atenuação na banda de parada é de 21 dB

Window Type	Window Function $w(n)$, $-M \leq n \leq M$	Window Length, N	Passband Ripple (dB)	Stopband Attenuation (dB)
Rectangular	1	$N = 0.9/\Delta f$	0.7416	21
Hanning	$0.5 + 0.5 \cos\left(\frac{\pi n}{M}\right)$	$N = 3.1/\Delta f$	0.0546	44
Hamming	$0.54 + 0.46 \cos\left(\frac{\pi n}{M}\right)$	$N = 3.3/\Delta f$	0.0194	53
Blackman	$0.42 + 0.5 \cos\left(\frac{n\pi}{M}\right) + 0.08 \cos\left(\frac{2n\pi}{M}\right)$	$N = 5.5/\Delta f$	0.0017	74

- A seleção de esta janela satisfaz os requerimentos de ripple na banda passante de 1 dB e atenuação na banda de parada de 20 dB.

Exemplo 4

- O comprimento do Filtro é:

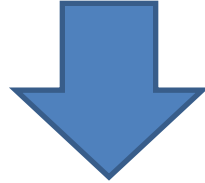
$$N = \frac{0.9}{\Delta f} = \frac{0.9}{0.0375} = 24$$

- É escolhido um valor maior $N=25$ para garantir as especificações do projeto.
- Frequência de Corte

$$f_c = \frac{1850 + 2150}{2} = 2000 \text{ Hz}$$

Exemplo 4

- O comprimento do Filtro 25-tap
- Frequência de Corte $f_c = 2000$ Hz
- Frequência de amostragem $f_s = 8000$ amostras/s
- Janela Rectangular



- Projetar o Filtro FIR passa-baixo usando o método de janelas

Exemplo 4

- Frequência de corte normalizada

$$\Omega_c = 2\pi \frac{f_c}{f_s} = 2\pi \frac{2000}{8000} = \frac{\pi}{2} \text{ rad}$$

$$2M + 1 = 25 \text{ tap}$$

$$M = 12$$

$$-12 \leq n \leq 12$$

$$\text{Para } n = 0 \rightarrow h(0) = \frac{\Omega_c}{\pi}$$

$$\text{Para } n \neq 0 \rightarrow h(n) = \frac{\sin(\Omega_c n)}{n\pi} = \frac{\sin(0.5\pi n)}{n\pi}$$

Exemplo 4

- Cálculo dos coeficientes ($M=12$)

$$h(0) = 0.5$$

$$h(1) = 0.3183 = h(-1)$$

$$h(2) = 0 = h(-2)$$

$$h(3) = -0.106 = h(-3)$$

$$h(4) = 0 = h(-4)$$

$$h(5) = 0.0636 = h(-5)$$

$$h(6) = 0 = h(-6)$$

$$h(7) = -0.0454 = h(-7)$$

$$h(8) = 0 = h(-8)$$

$$h(9) = 0.0353 = h(-9)$$

$$h(10) = 0 = h(-10)$$

$$h(11) = -0.0289 = h(-11)$$

$$h(12) = 0 = h(-12)$$

$$b_n = h_w(n - M)$$

Para $n = 0, 1, \dots, 2M$

$$b_0 = b_{24} = 0.000000$$

$$b_1 = b_{23} = -0.028937$$

$$b_2 = b_{22} = 0.000000$$

$$b_3 = b_{21} = 0.035368$$

$$b_4 = b_{20} = 0.000000$$

$$b_5 = b_{19} = -0.045473$$

$$b_6 = b_{18} = 0.000000$$

$$b_7 = b_{17} = 0.063662$$

$$b_8 = b_{16} = 0.000000$$

$$b_9 = b_{15} = -0.106103$$

$$b_{10} = b_{14} = 0.000000$$

$$b_{11} = b_{13} = 0.318310$$

$$b_{12} = 0.500000$$

Exemplo 4

```
fc = 2000;  
fs = 8000;  
M= 12;  
tap = 2*M+1;  
i=1;  
for n=-12:12  
    if n==0  
        h(i)=(pi/2)/pi;  
    else  
        h(i)=sin(0.5*pi*n)/(n*pi);  
    end  
    i= i+1;  
end  
freqz(h,1,tap,fs)
```

