Processamento digital de sinais

06 - Projeto de filtros FIR

Prof. Carlos Speranza

DAELN/IFSC

Conteúdo

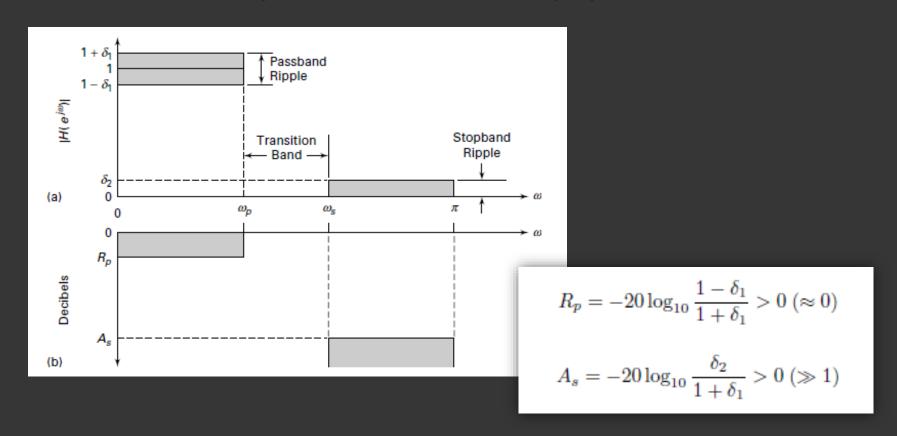
- 1. Etapas (genéricas) para projeto de filtros
- 2. Especificações
- 3. Projeto de Filtro FIR: método das janelas
- 4. Tipos de janelas e suas características
- 5. Exemplos python

Etapas para projeto de filtros

- 1. Especificações: determinada pela aplicação (norma, por exemplo)
- 2. Aproximação: conceitos e métodos matemáticos para obtenção de filtro a partir das especificações. É importante:
 - FIR ou IIR ?
 - Ordem do filtro e cálculo dos coeficientes
- 3. Implementação: em software e hardware específicos. Escolha da estrutura, estudo de erros de quantização (simulação) e testes finais.

Especificações

 Especificações do filtro passa-baixa (FPB) (pode ser transformado em outros filtros): absolutas e relativas (dB)



Características dos filtros FIR

- FIR: Finite Impulse Response
- Exclusivo: a resposta de fase **pode** ser <u>exatamente</u> linear
- Facilidade no projeto: sempre sistemas estáveis, mesmo quando implementados em precisão finita
- Resultam em filtros maiores, ou seja, com mais coeficientes, quando comparados com os filtros IIR

Projeto pelo método das janelas

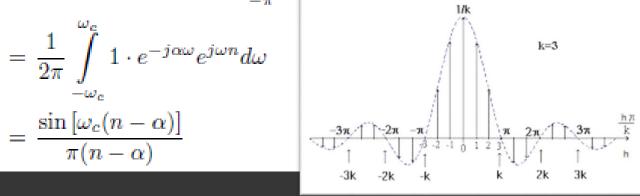
Filtro PB ideal:

$$H_d(e^{j\omega}) = \begin{cases} 1 \cdot e^{-j\alpha\omega}, & |\omega| \le \omega_c \\ 0, & \omega_c < |\omega| \le \pi \end{cases}$$

Resposta ao impulso:

$$h_d(n) = \mathcal{F}^{-1} \left[H_d(e^{j\omega}) \right] = \frac{1}{2\pi} \int_{-\pi}^{\pi} H_d(e^{j\omega}) e^{j\omega n} d\omega$$

$$= \frac{1}{2\pi} \int_{-\omega_c}^{\omega_c} 1 \cdot e^{-j\alpha\omega} e^{j\omega n} d\omega$$
$$= \frac{\sin\left[\omega_c(n-\alpha)\right]}{\pi(n-\alpha)}$$



Como $h_d(n)$ é <u>infinita</u> e <u>não-causal</u>, devemos trunca-la em ambos os lados:

$$h(n) = \begin{cases} h_d(n), \ 0 \le n \le M - 1 \\ 0, & \text{elsewhere} \end{cases} \quad \text{and} \quad \alpha = \frac{M - 1}{2}$$

Projeto pelo método das janelas

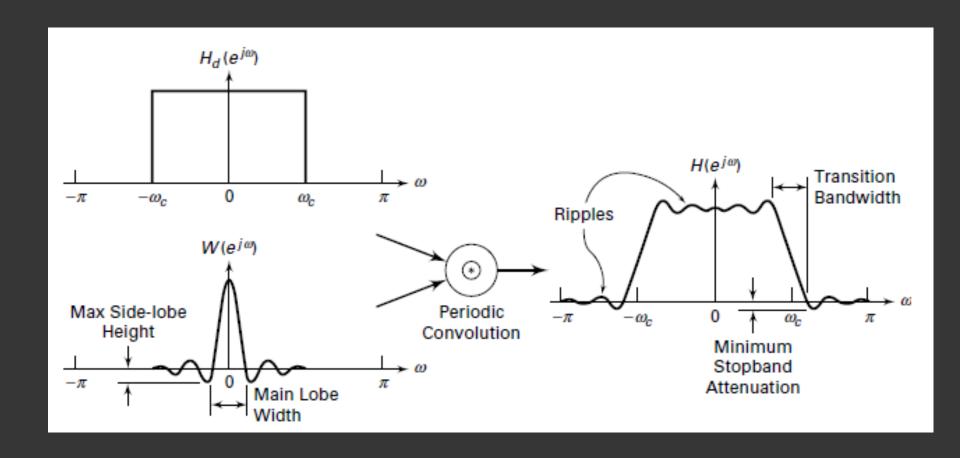
Isso pode ser obtido através da <u>multiplicação</u> por uma função janela $\omega(n)$ não-nula de 0 a M-1:

$$h(n) = h_d(n)\omega(n)$$

Essa multiplicação no domínio do tempo se transforma numa convolução periódica na frequência :

$$H(e^{j\omega}) = H_d(e^{j\omega}) \ \textcircled{*} \ W(e^{j\omega}) = \frac{1}{2\pi} \int\limits_{-\pi}^{\pi} W \left(e^{j\lambda}\right) H_d \left(e^{j(\omega-\lambda)}\right) d\lambda$$

Projeto pelo método das janelas



Janela retangular

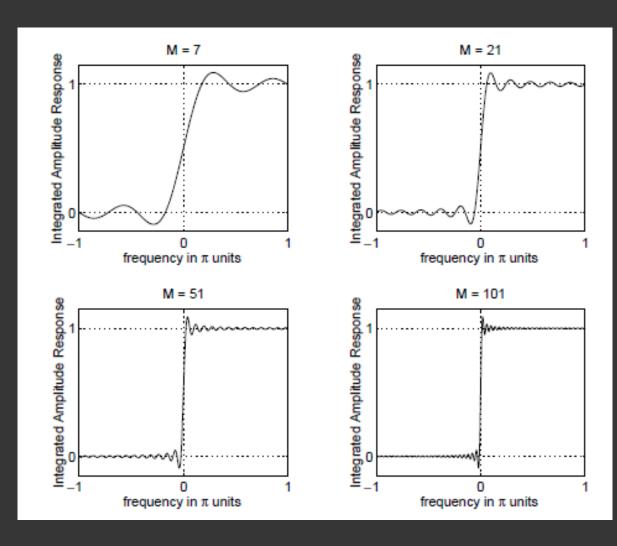
Domínios do tempo e da frequência:

$$w(n) = \begin{cases} 1, & 0 \le n \le M - 1 \\ 0, & \text{otherwise} \end{cases}$$

$$W(e^{j\omega}) = \left[\frac{\sin\left(\frac{\omega M}{2}\right)}{\sin\left(\frac{\omega}{2}\right)}\right] e^{-j\omega\frac{M-1}{2}} \Rightarrow W_r(\omega) = \frac{\sin\left(\frac{\omega M}{2}\right)}{\sin\left(\frac{\omega}{2}\right)}$$

- ullet Largura da banda de transição: $1.8\pi/M$
- Janela mais simples, no entanto fornece a pior resposta em termos de atenuação da banda de rejeição: 21 dB independente de M (insuficiente para maioria das aplicações)

Fenômeno de Gibbs



- Além disso, essa janela afeta completamente a resposta em amplitude do filtro
- As amplitudes das oscilações não diminuem com aumento da janela *M*

Uso de outras janelas

- A resposta de amplitude pode ser melhorada pela utilização de outros tipos de janelas $\omega(n)$ para reduzir:
 - lóbulos laterais (banda de rejeição)
 - amplitude da oscilação (banda de passagem)
- Essas janelas recebem os nomes dos seus desenvolvedores e possuem transições temporais mais suaves do que a retangular
- A melhoria da resposta de amplitude tem um custo, que é o alargamento da banda de transição. Mas isso pode ser compensado utilizando filtros de maior ordem (maior *M*).

Janelas: equações

Bartlett (triangular)

$$w[n] = \begin{cases} 2n/M, & 0 \le n \le M/2, M \text{ even} \\ 2 - 2n/M, & M/2 < n \le M, \\ 0, & \text{otherwise} \end{cases}$$

Hann

$$w[n] = \begin{cases} 0.5 - 0.5\cos(2\pi n/M), & 0 \le n \le M, \\ 0, & \text{otherwise} \end{cases}$$

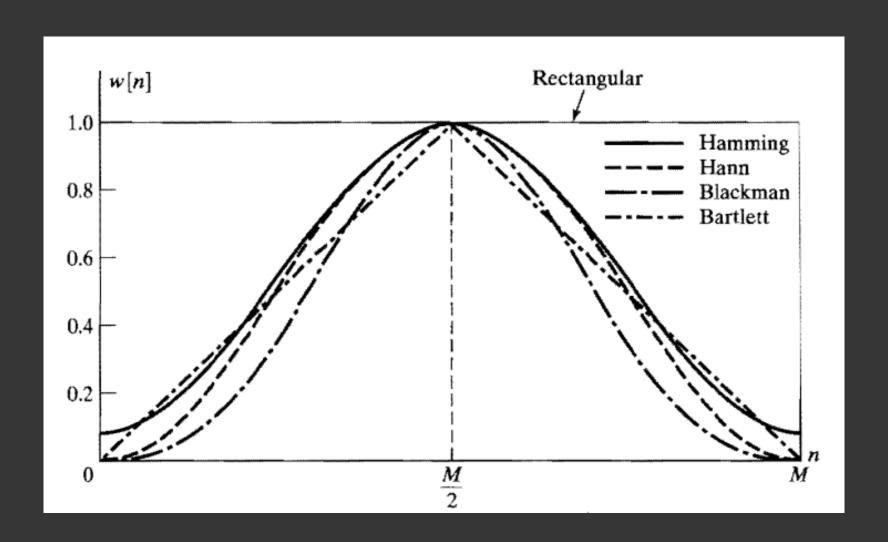
Hamming

$$w[n] = \begin{cases} 0.54 - 0.46\cos(2\pi n/M), & 0 \le n \le M, \\ 0, & \text{otherwise} \end{cases}$$

Blackman

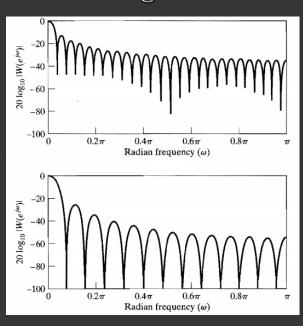
$$w[n] = \begin{cases} 0.42 - 0.5\cos(2\pi n/M) + 0.08\cos(4\pi n/M), & 0 \le n \le M, \\ 0, & \text{otherwise} \end{cases}$$

Janelas: curvas

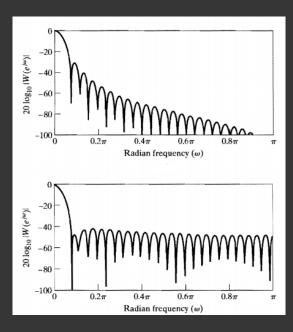


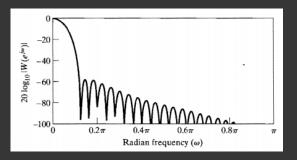
Janelas: DTFT

Retangular



Hann





Blackman

Bartlett

Hamming

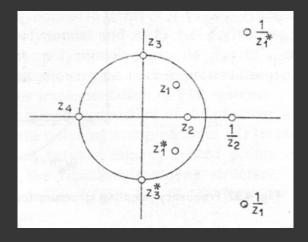
Janelas: características

Window $Name$	Transition Width $\Delta \omega$ Approximate Exact Values		Min. Stopband Attenuation
11 time	4π	1.8π	21000180018
Rectangular	$\frac{4\pi}{M}$	$\frac{1.6\pi}{M}$	21 dB
Bartlett	$\frac{8\pi}{M}$	$\frac{6.1\pi}{M}$	$25~\mathrm{dB}$
Hann	$\frac{8\pi}{M}$	$\frac{6.2\pi}{M}$	$44~\mathrm{dB}$
Hamming	$\frac{8\pi}{M}$	$\frac{6.6\pi}{M}$	$53~\mathrm{dB}$
Blackman	$\frac{12\pi}{M}$	$\frac{11\pi}{M}$	74 dB

Fase Linear

- Importante **subclasse** dos filtros FIR, apresentando atraso de grupo (τ_g) constante (resposta ao impulso simétricas ou antissimétricas.
- Para ser fase linear, as singularidades devem estar:
 - Polos: todos na origem (FIR)
 - Zeros: podem estar em

$$z = 1$$
 ou $z = -1$
 $z = a$ e $z = 1/a$
 $z = z_1, z = 1/z_1, z = z_1^*$ e $z = 1/z_1^*$

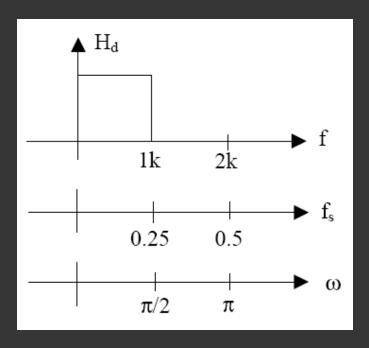


O método das janelas sempre FIR com fase linear.

Exemplo 1: passa-baixa, M dado

Projetar FPB (FIR) com janela retangular (M=5 e M=7), com $f_c = 1 \ kHz$ e $f_s = 4 \ kHz$

Especificação e normalização:

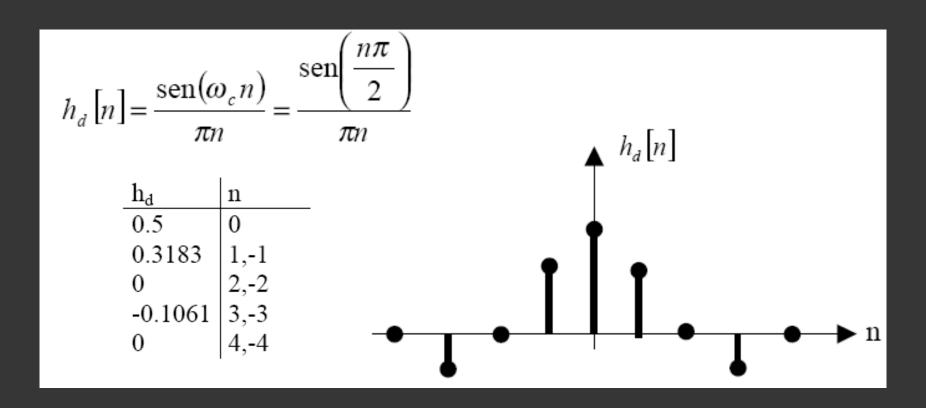


$$\omega_S = \Omega_S T_S = 2\pi f_S T_S = 2\pi 4000 \frac{1}{4000} = 2\pi$$

$$\omega_C = \Omega_C T_S = 2\pi f_C T_S = 2\pi 1000 \frac{1}{4000} = \frac{\pi}{2}$$

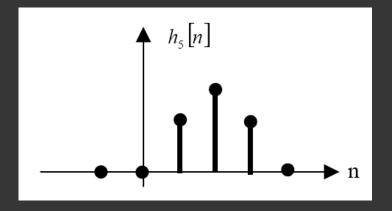
Exemplo 1

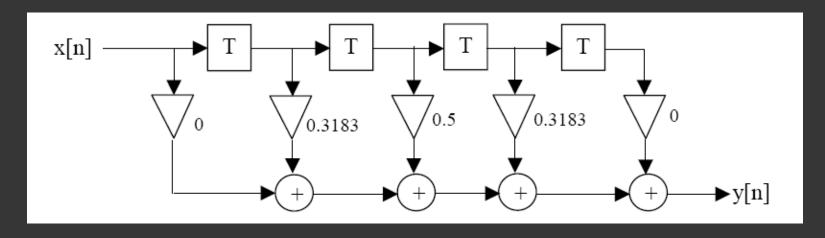
Resposta ao impulso:



Exemplo 1

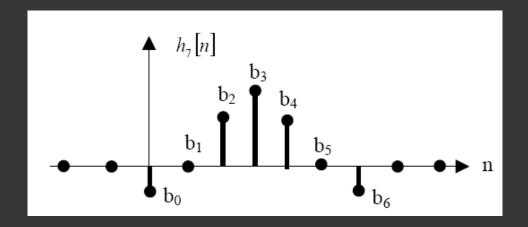
O próximo passo é truncar e deslocar para M=5 e implementar:

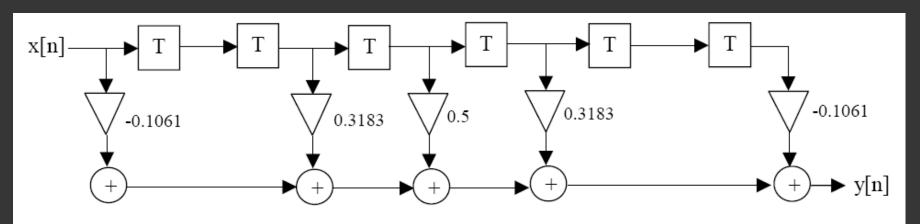




Exemplo 1

■ Para *M*=7:





Exemplo 7.8: passa-baixa

Projetar FPB (FIR) com as seguintes especificações:

$$\omega_p = 0.2\pi, \quad R_p = 0.25 \text{ dB}$$
 $\omega_s = 0.3\pi, \quad A_s = 50 \text{ dB}$

- Solução: tanto a janela de *Hamming* quanto a de *Blackman* fornecem atenuação maior que 50 db. Escolhe-se a primeira, para uma menor banda de transição e menor ordem.
- Não se utiliza R_p , mas tem que ser atendida!

Exemplo 7.10: passa-faixa

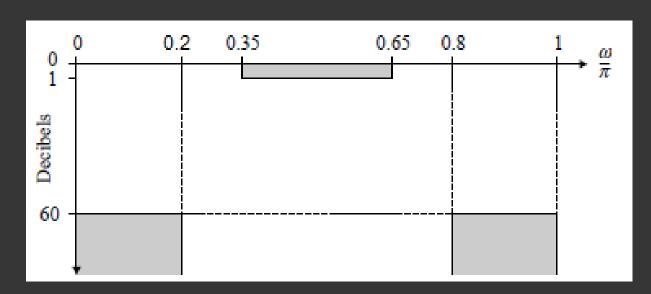
- Projetar um FPF (FIR) com as seguintes especificações:
 - Banda de rejeição inferior
 - Banda de passagem inferior
 - Banda de passagem superior
 - Banda de rejeição superior

$$\omega_{1s} = 0.2\pi$$
, $A_{s} = 60 \text{ dB}$

$$\omega_{1p} = 0.35\pi$$
, $R_p = 1 dB$

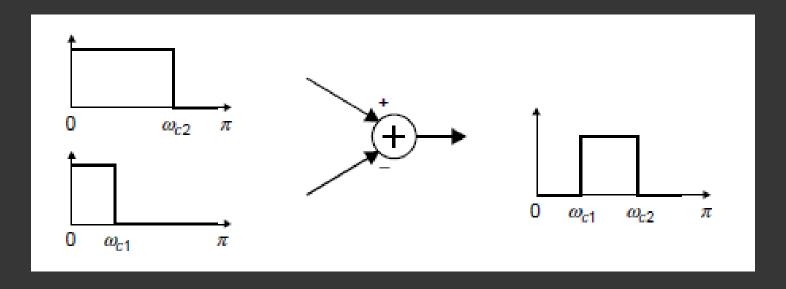
$$\omega_{2p} = 0.65\pi$$
, $R_p = 1 dB$

$$\omega_{2s} = 0.8\pi, \quad A_{s} = 60 \text{ dB}$$



Exemplo 7.10

- Solução: as bandas de transição $\Delta \omega = \omega_p \omega_s$ são iguais. Usar a janela de *Blackman* (atenuação > 60 dB).
- Como obter um FPF a partir de dois FPB:



Janela de Kaiser

A função janela é dada por:

$$w(n) = \frac{I_0 \left[\beta \sqrt{1 - (1 - \frac{2n}{M-1})^2}\right]}{I_0 [\beta]}, \quad 0 \le n \le M-1$$

onde $I_0(x)$ é a função Bessel de ordem zero modificada:

$$I_0(x) = 1 + \sum_{k=0}^{\infty} \left[\frac{(x/2)^k}{k!} \right]^2$$

Difere-se das demais, pois seu cálculo é mais interativo e complexo.

Janela de Kaiser

- Desempenho comparável com janela de Hamming, mas fornece flexibilidade (parâmetro β) para largura da banda de transição e a atenuação mínima da banda de rejeição.
- Dados ω_p , ω_s , R_p e A_s :

$$\begin{split} \text{Filter length } M &\simeq \frac{A_s - 7.95}{2.285\Delta\omega} + 1 \\ \text{Parameter } \beta &= \begin{cases} 0.1102(A_s - 8.7), & A_s \geq 50 \\ 0.5842\,(A_s - 21)^{0.4} \\ + 0.07886(A_s - 21), & 21 < A_s < 50 \end{cases} \end{split}$$

Exemplo 7.9: passa-baixa

Usando especificações do exemplo 7.8, calcular filtro PB com janela de kaiser.

$$\omega_p = 0.2\pi, \quad R_p = 0.25 \text{ dB}$$
 $\omega_s = 0.3\pi, \quad A_s = 50 \text{ dB}$

Solução: cálculo de M, beta