Processamento Digital de Sinais

MÓDULO 7 Filtros Digitais

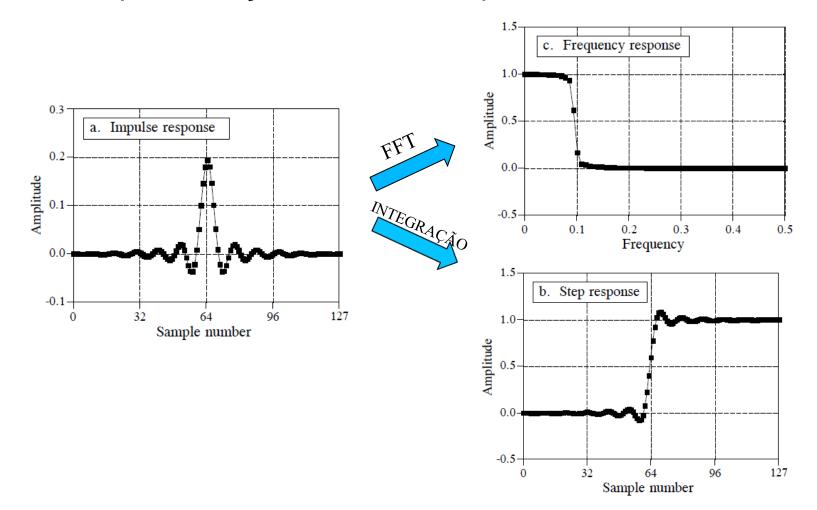
Gustavo Luís F. Vicente

- Servem para:
 - Separação de sinais
 - Restauração de sinais
- Pode ser feito com filtros analógicos
- Qual o melhor?
 - Analógicos são rápidos, baratos e com alta faixa dinâmica
 - Digitais possuem alta performance
 - Filtro PB de 1kHz com ganho de 1 ± 0,0002 de 0Hz a 1000Hz e ganho de 0,0002 acima de 1001Hz !!!

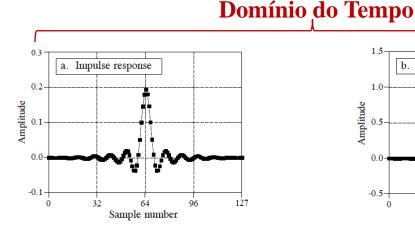
- Implementação
 - Por convolução, através da resposta ao impulso
 - Utiliza pontos de entrada FIR
 - mais precisos
 - Mais lentos
 - Por recursão
 - Utiliza pontos de entrada e de saída IIR
 - Menos precisos
 - Mais rápidos

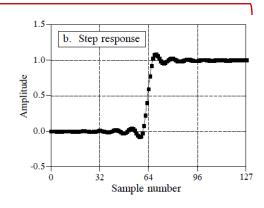
Introdução

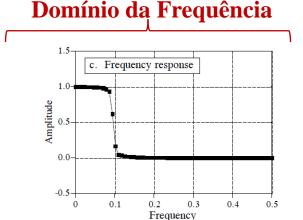
Representações de uma resposta de um sistema



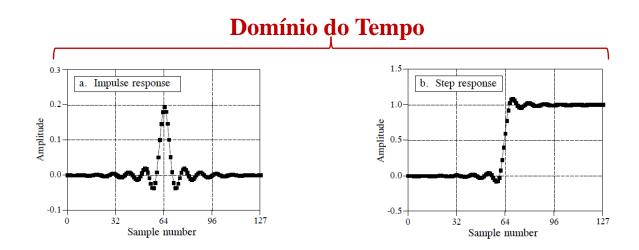
- Representações de uma resposta de um sistema
 - Resposta ao impulso (Impulse Response)
 - Resposta ao degrau (Step Response)
 - Resposta em frequência (Frequency Response)
- Três representações da mesma resposta
 - Três formas de ver o mesmo "fenômeno"



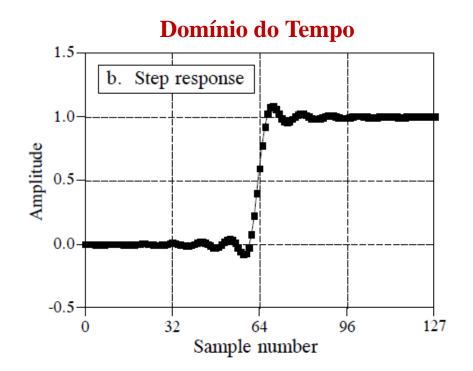


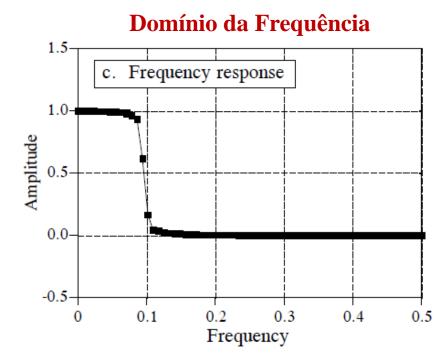


- Representações da resposta no Domíniio do Tempo:
 - Resposta ao impulso (Impulse Response)
 - Resposta ao degrau (Step Response)
 - mais fácil de interpretar
 - utilizada para avaliar um filtro

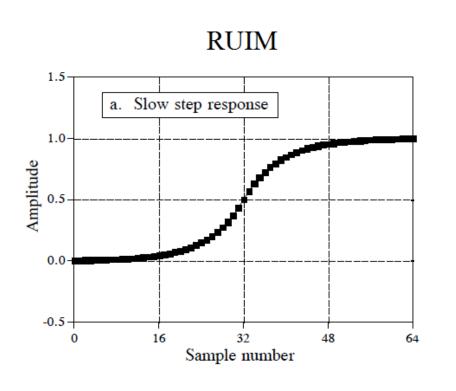


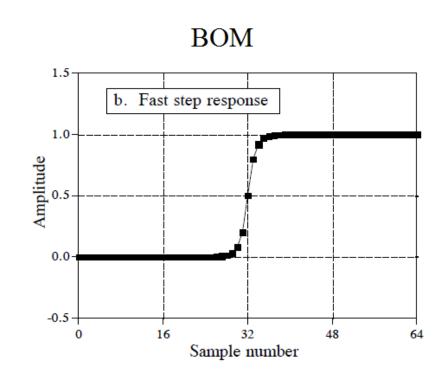
- Representações da resposta de um filtro:
 - Resposta ao degrau
 - Resposta em frequência



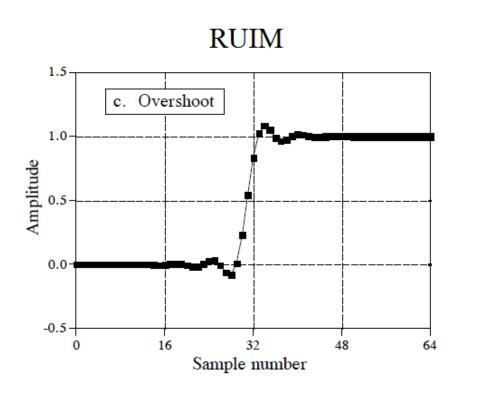


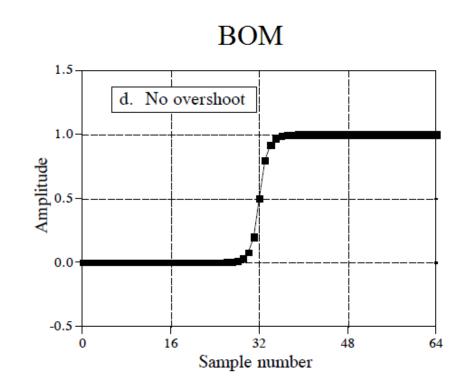
- Parâmetros no Domínio do Tempo (resposta ao degrau)
 - Tempo de resposta ou velocidade de transição (risetime)
 - Tempo entre 10% e 90% do sinal



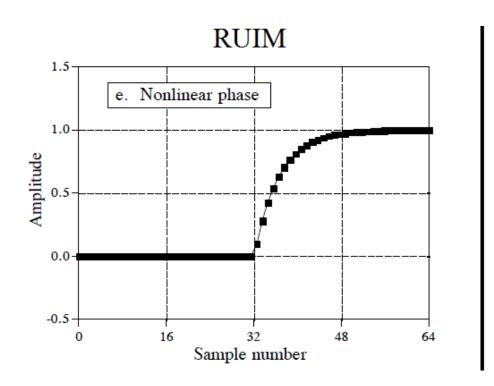


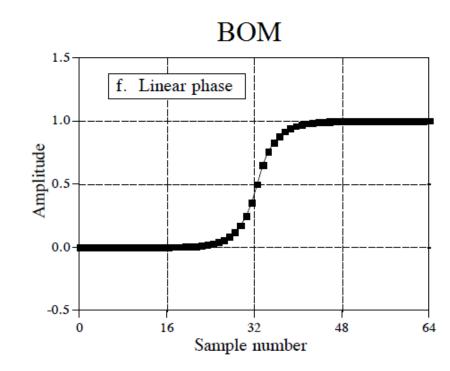
- Parâmetros no Domínio do Tempo (resposta ao degrau)
 - Overshoot
 - oscilação no início do degrau
 - Indesejada; deve ser reduzida ao máximo



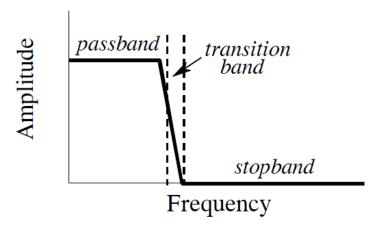


- Parâmetros no Domínio do Tempo (resposta ao degrau)
 - Simetria de Fase ou Linearidade de Fase (Linear Phase)
 - Deve haver simetria na resposta ao degrau

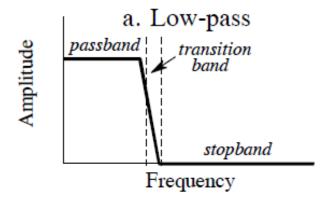


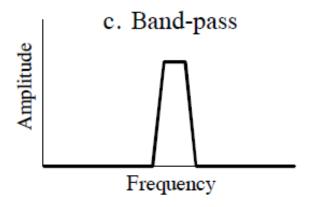


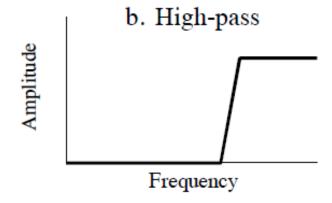
- Parâmetros no Domínio da Frequência
- Regiões de uma resposta em frequência
 - Pass band (banda passante): faixa de frequências do sinal que o filtro deixa passar
 - Stop band (banda de bloqueio): faixa de frequências que o filtro não deixa passar
 - Transition band (faixa de transição): faixa de frequências entre a pass band e a stop band

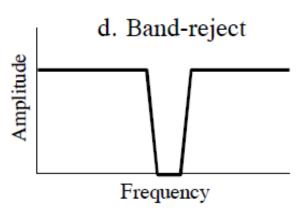


- Parâmetros no Domínio da Frequência
- Respostas básicas de filtros

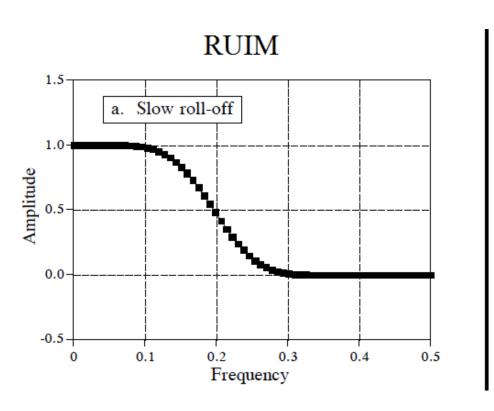


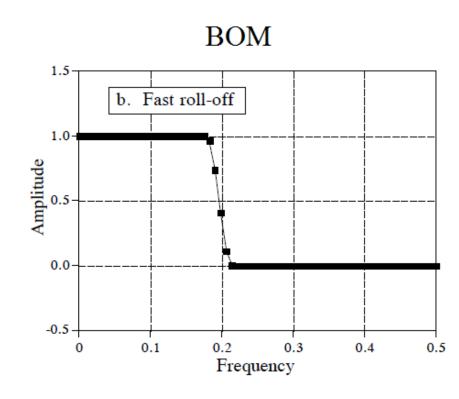




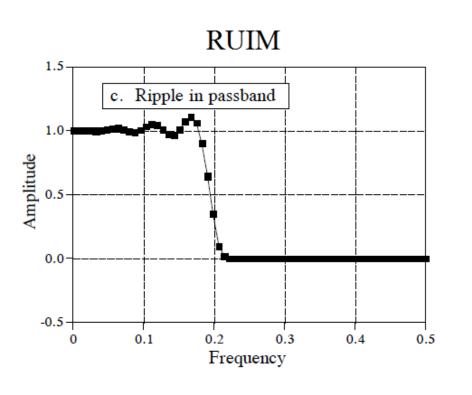


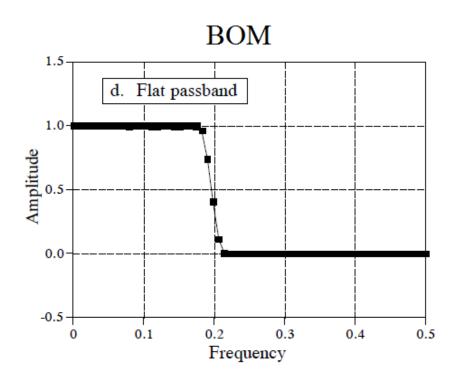
- Parâmetros no Domínio da Frequência
 - roll-off
 - Largura da faixa de transição (transition band)



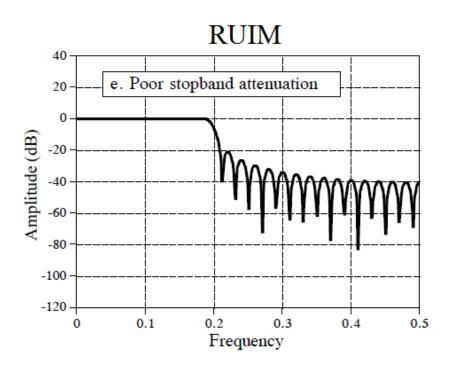


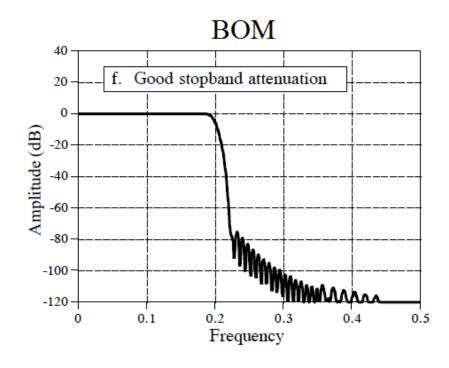
- Parâmetros no Domínio da Frequência
 - pass band ripple
 - Oscilação no final da banda passante



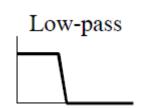


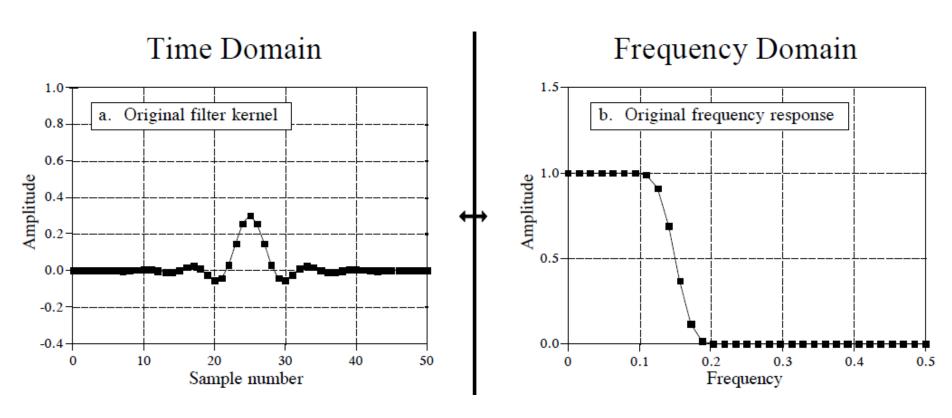
- Parâmetros no Domínio da Frequência
 - stop band attenuation
 - Grau de atenuação na banda de bloqueio



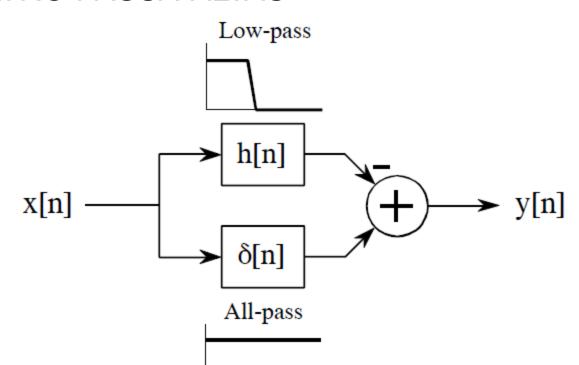


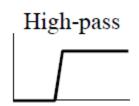
FILTRO BASSA-BAIXAS





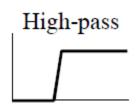
FILTRO PASSA-ALTAS



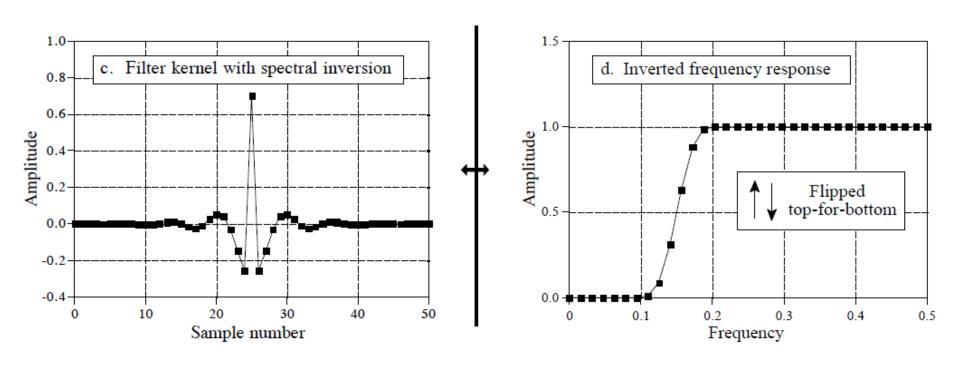


$$x[n] \longrightarrow \delta[n] - h[n] \longrightarrow y[n]$$

- FILTRO PASSA-ALTAS
 - por inversão de espectro

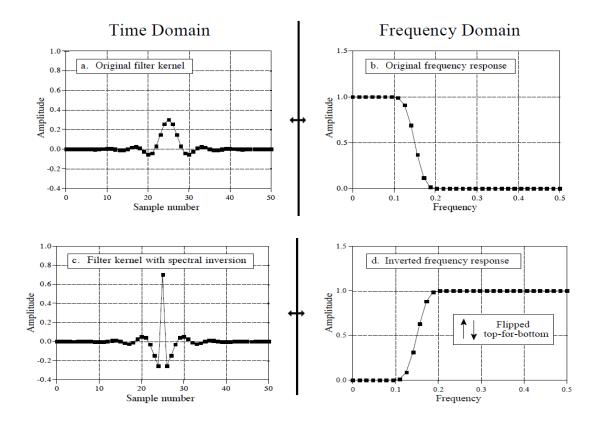


 inverte a resposta ao impulso do filtro passa-baixa e soma 1 à amostra central

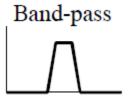


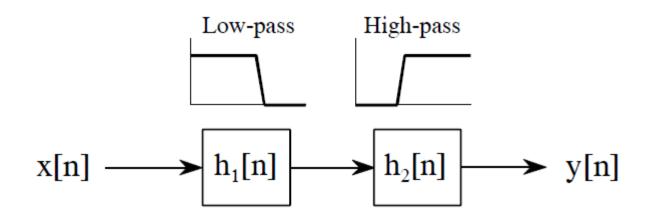
- FILTRO PASSA-ALTAS
 - por inversão de espectro

- High-pass
- inverte a resposta ao impulso do filtro passa-baixa e soma 1 à amostra central



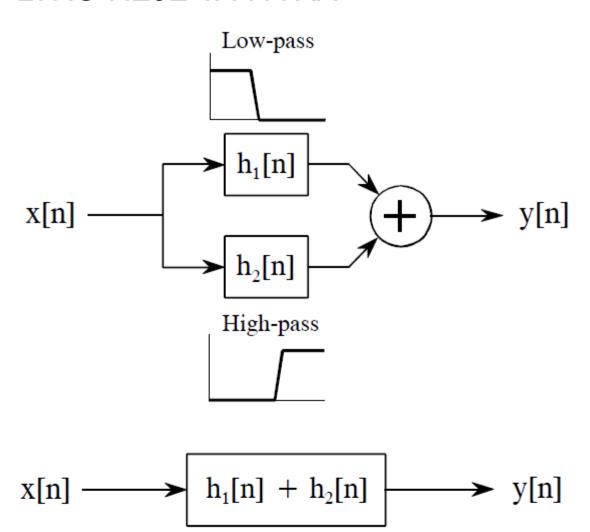
FILTRO PASSA-FAIXA

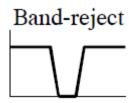




$$x[n] \longrightarrow h_1[n] * h_2[n] \longrightarrow y[n]$$

FILTRO REJEITA-FAIXA





IMPLEMENTAÇÃO DE FILTROS

MOVING AVERAGE FILTER

- Fácil de ser implementado
- Ótimo para eliminar ruído, com boa resposta ao degrau
 - Bom para "suavizar" o sinal, para um mesmo tempo de transição
- Péssima resposta em frequência (filtro PB ruim)
 - Não separa frequências próximas

 Implementado calculando-se a média dos M últimos pontos do sinal de entrada

$$y[i] = \frac{1}{M} \sum_{j=0}^{M-1} x[i+j]$$

onde:

y[] é o sinal de saída

x[] é o sinal de entrada

...[i] é o i-ésimo ponto do sinal

M é o número de pontos da média

$$y[i] = \frac{1}{M} \sum_{j=0}^{M-1} x[i+j]$$

onde:

y[] é o sinal de saída

x[] é o sinal de entrada

...[i] é o i-ésimo ponto do sinal

M é o número de pontos da média

Exemplo: um filtro de 5 pontos tem a seguinte expressão:

$$y[80] = \frac{x[80] + x[81] + x[82] + x[83] + x[84]}{5}$$

$$y[i] = \frac{1}{M} \sum_{j=0}^{M-1} x[i+j]$$

onde:

y[] é o sinal de saída
x[] é o sinal de entrada
...[i] é o i-ésimo ponto do sinal
M é o número de pontos da média

Pode ser implementado também, com simetria em relação ao ponto do sinal de saída:

$$y[80] = \frac{x[78] + x[79] + x[80] + x[81] + x[82]}{5}$$
 Neste caso,
M deve ser impar...

$$y[i] = \frac{1}{M} \sum_{j=0}^{M-1} x[i+j]$$

Exemplo: um filtro de 5 pontos tem a seguinte expressão

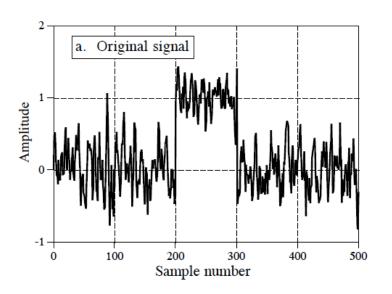
$$y[80] = \frac{x[80] + x[81] + x[82] + x[83] + x[84]}{5}$$

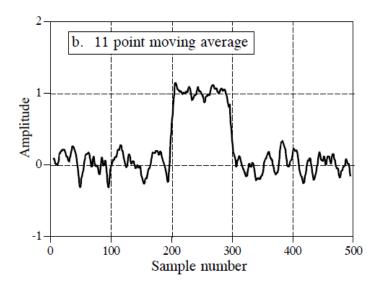
Equivale à convolução do sinal x[] com o seguinte kernel:

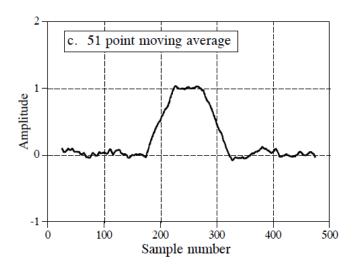
1 -----



```
100 'MOVING AVERAGE FILTER
110 'This program filters 5000 samples with a 101 point moving
120 'average filter, resulting in 4900 samples of filtered data.
130'
140 DIM X[4999]
                                   'X[] holds the input signal
150 DIM Y[4999]
                                   'Y[] holds the output signal
160 '
170 GOSUB XXXX
                                   'Mythical subroutine to load X[]
180'
190 FOR I% = 50 TO 4949
                                   'Loop for each point in the output signal
200 Y[I\%] = 0
                                   'Zero, so it can be used as an accumulator
210 FOR J\% = -50 \text{ TO } 50
                                   'Calculate the summation
220 Y[I\%] = Y[I\%] + X(I\%+J\%]
230 NEXT J%
240 Y[I\%] = Y[I\%]/101
                                   'Complete the average by dividing
250 NEXT I%
260 '
270 END
```







Implementação recursiva

$$y[i] = \frac{1}{M} \sum_{j=0}^{M-1} x[i+j]$$

Exemplo:
$$y[50] = x[47] + x[48] + x[49] + x[50] + x[51] + x[52] + x[53]$$

$$y[51] = x[48] + x[49] + x[50] + x[51] + x[52] + x[53] + x[54]$$



$$y[51] = y[50] + x[54] - x[47]$$



$$y[i] = y[i-1] + x[i+p] - x[i-q]$$

onde:

$$p = (M-1)/2$$
$$q = p + 1$$

```
100 'MOVING AVERAGE FILTER IMPLEMENTED BY RECURSION
110 'This program filters 5000 samples with a 101 point moving
120 'average filter, resulting in 4900 samples of filtered data.
130 'A double precision accumulator is used to prevent round-off drift.
140'
150 DIM X[4999]
                                    'X[] holds the input signal
                                    'Y[ ] holds the output signal
160 DIM Y[4999]
                                    'Define the variable ACC to be double precision
170 DEFDBL ACC
180 '
190 GOSUB XXXX
                                    'Mythical subroutine to load X[]
200'
210 \text{ ACC} = 0
                                    'Find Y[50] by averaging points X[0] to X[100]
220 \text{ FOR } 1\% = 0 \text{ TO } 100
230 ACC = ACC + X[I\%]
240 NEXT I%
250 \text{ Y}[[50] = ACC/101]
260 '
                                    'Recursive moving average filter (Eq. 15-3)
270 FOR I% = 51 TO 4949
280 ACC = ACC + X[I\%+50] - X[I\%-51]
290 Y[I\%] = ACC
300 NEXT 1%
310'
320 END
```

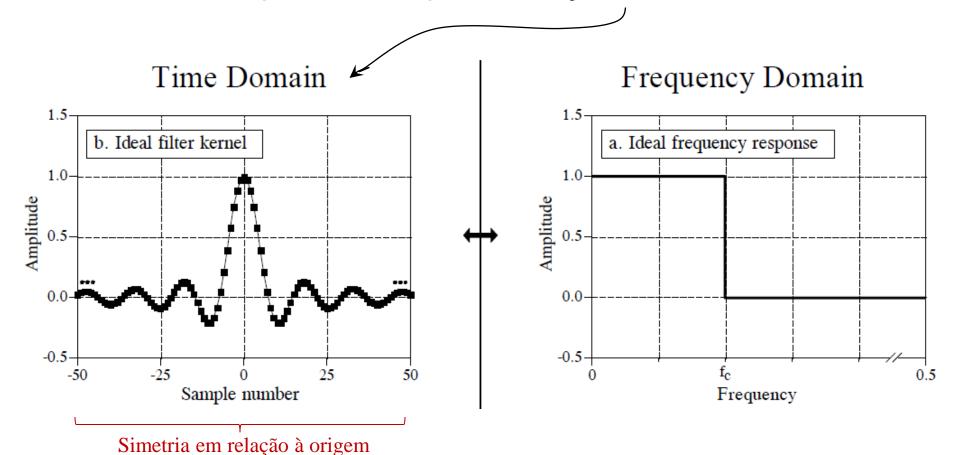
WINDOWED SINC FILTER

Windowed-Sinc Filter

Estratégia de formação:

O filtro ideal

- $h[i] = \frac{\sin(2\pi f_C i)}{i\pi}$
- Resposta ao impulso: função sinc



Windowed-Sinc Filter

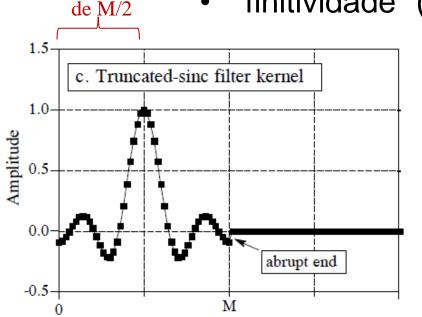
Estratégia de formação:

 $h[i] = \frac{\sin(2\pi f_C i)}{i\pi}$

O filtro real

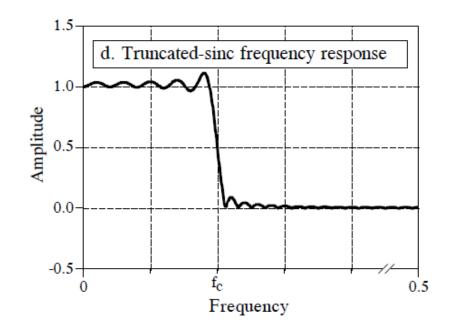
Deslocamento

- Deslocamento de M/2 pontos, para trabalhar com valores positivos
- Resposta ao impulso truncada



Sample number

• "finitividade" (!) dos computadores...

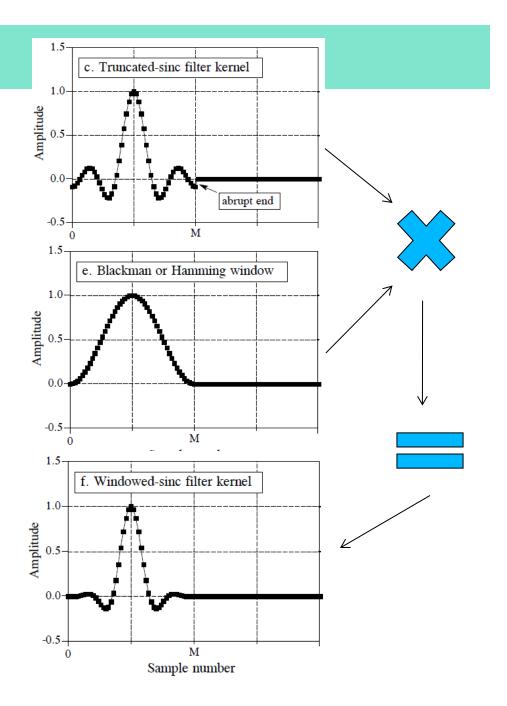


Windowed-Sinc Filter

Estratégia de formação:

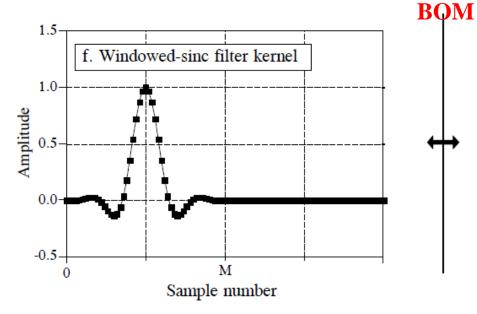
• "Remediação"

"Janelamento"

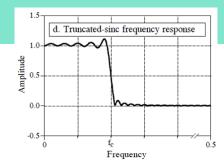


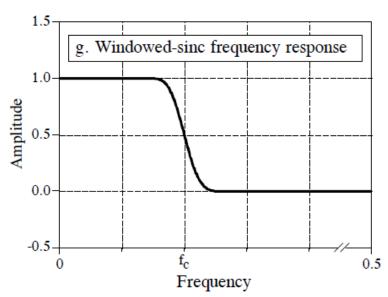
Estratégia de formação:

• "Remediação"

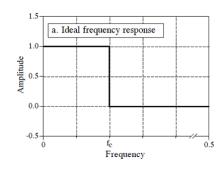


RUIM





IDEAL



Janelamentos:

Janela Blackman

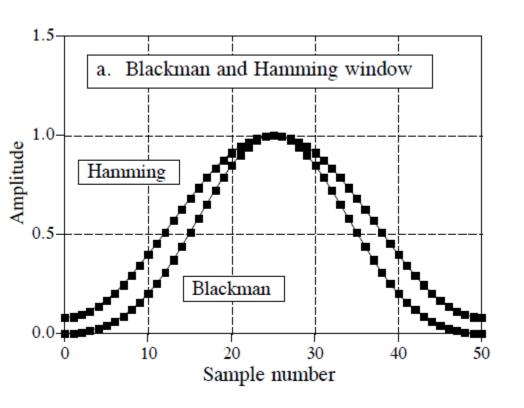
$$w[i] = 0.42 - 0.5 \cos(2\pi i/M) + 0.08 \cos(4\pi i/M)$$

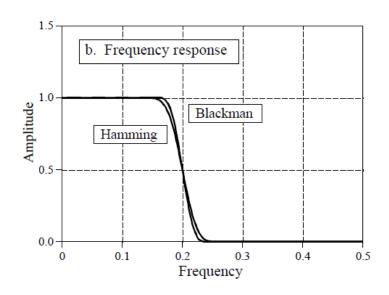
Janela de Hamming

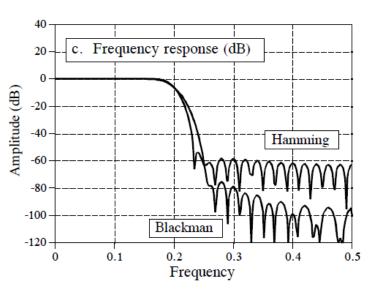
$$w[i] = 0.54 - 0.46 \cos(2\pi i/M)$$

Hanning, Retangular, de Bartlett, ...

Comparativo: Blackman x Hamming







Projeto do filtro:

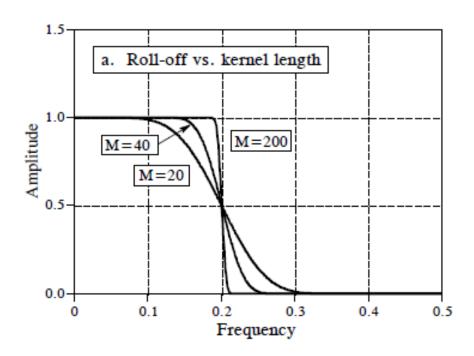
- Parâmetros a definir
 - Frequência de corte (f_c)
 - Expressa como uma fração da taxa de amostragem (0 – 0,5f_s)
 - Tamanho do kernel do filtro (M)
 - Deve ser um número ímpar
 - O tamanho do kernel define aproximadamente a faixa de transição do filtro (BW):

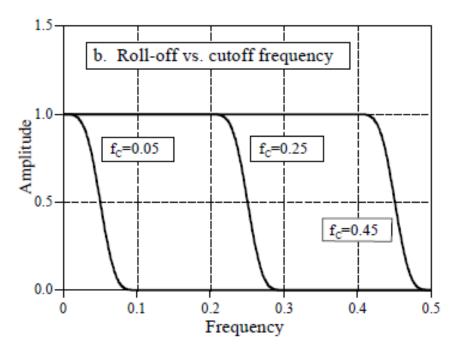
$$M \approx \frac{4}{BW}$$

 BW também é expressa como uma fração da taxa de amostragem

Projeto do filtro:

- Influência dos parâmetros na performance do filtro
 - M interfere no roll-off
 - Roll-off n\u00e3o sofre influência da frequência de corte





Projeto do filtro:

Expressão do filtro:

$$h[i] = K \frac{\sin(2\pi f_{C}(i-M/2))}{i-M/2} \left[0.42 - 0.5\cos\left(\frac{2\pi i}{M}\right) + 0.08\cos\left(\frac{4\pi i}{M}\right) \right]$$
Fator Função Janela de Blackman de sinc normalização

$$h[M/2] = 2\pi f_c K$$

460 ' 470 END

```
100 'LOW-PASS WINDOWED-SINC FILTER
110 'This program filters 5000 samples with a 101 point windowed-sinc filter,
120 'resulting in 4900 samples of filtered data.
130'
140 DIM X[4999]
                                    'X[] holds the input signal
150 DIM Y[4999]
                                    'Y[ ] holds the output signal
                                    'H[ ] holds the filter kernel
160 DIM H[100]
                                                                                       Exemplo:
                                                                                      Se f_s = 1000 \text{ Hz}

f_c = 0.14 \times 1000 \text{ Hz}

f_c = 140 \text{ Hz}
170'
180 PI = 3.14159265
                                    'Set the cutoff frequency (between 0 and 0.5)
190 \text{ FC} = .14
                                    'Set filter length (101 points)
200 \text{ M}\% = 100
210'
220 GOSUB XXXX
                                    'Mythical subroutine to load X[]
230'
                                    'Calculate the low-pass filter kernel via Eq. 16-4
240'
250 FOR I% = 0 TO 100
260 IF (I%-M%/2) = 0 THEN H[I%] = 2*PI*FC
270 IF (1\%-M\%/2) <> 0 THEN H[1\%] = SIN(2*PI*FC*(1\%-M\%/2)) / <math>(1\%-M\%/2)
280 H[I\%] = H[I\%] * (0.54 - 0.46*COS(2*PI*I\%/M\%))
290 NEXT I%
                                                                                           Cria a resposta ao
300 '
                                                                                           impulso (kernel)
                                    'Normalize the low-pass filter kernel for
310 \text{ SUM} = 0
320 FOR I% = 0 TO 100
                                    'unity gain at DC
                                                                                           do filtro
330 SUM = SUM + H[I\%]
340 NEXT I%
350 '
360 FOR I% = 0 TO 100
370 H[I%] = H[I%] / SUM
380 NEXT I%
390 '
400 FOR J% = 100 TO 4999
                                    'Convolve the input signal & filter kernel
                                                                                           Convolui com o
410 Y[J\%] = 0
420 FOR I% = 0 TO 100
                                                                                           sinal (executa a
430 Y[J\%] = Y[J\%] + X[J\%-I\%] * H[I\%]
                                                                                           filtragem em si)
440 NEXT I%
450 NEXT J%
```

EXERCÍCIO

 Projetar um filtro (seu código no computador) que deve "eliminar" frequências abaixo de 70 Hz de um sinal digitalizado a uma taxa de amostragem de 500Hz, implementando um windowed sinc filter, utilizando o janelamento de Hamming. A faixa de transição (BW) deve ser de no máximo 20Hz.

EXERCÍCIO

- Projetar um filtro (seu código no computador) que deve "eliminar" frequências abaixo de 70 Hz de um sinal digitalizado a uma taxa de amostragem de 500Hz, implementando um windowed sinc filter, utilizando o janelamento de Hamming. A faixa de transição (BW) deve ser de no máximo 20Hz.
- Filtro passa-altas
- $f_c = 70 \text{ Hz} \implies f_s = 70/500 = 0.14$
- $BW = 20 \text{ Hz} \implies f_s = 20/500 = 0.04$
- $M \approx 4/BW \approx 4/0.04 \approx 100$
- M = 101

EXERCÍCIO

• Filtro passa-baixas, com janelamento Hamming:

$$h[i] = K \frac{\sin(2\pi f_c(i - M/2))}{i - M/2} [0.54 - 0.46\cos(2\pi i/M)]$$

Obs.: ignore K (fator de normalização), por enquanto

• para $f_c = 0.14$ e M = 101

$$h[i] = K \frac{\sin(0.8796i - 44.4198)}{i - 50.5} [0.54 - 0.46\cos(0.06221i)]$$

(Criamos a resposta ao impulso do filtro passa-baixas com esta equação...)

EXERCÍCIO

• Filtro passa-baixas, com $f_c = 0.14$ e M = 101

$$h[i] = K \frac{\sin(0.8796i - 44.4198)}{i - 50.5} [0.54 - 0.46\cos(0.06221i)]$$

- *K* é obtido programaticamente, normalizando-se os valores do kernel do filtro
 - Obtém-se o somatório dos valores de todos os pontos
 - Divide-se cada ponto do kernel pelo somatório obtido

EXERCÍCIO

• Filtro passa-baixas, com $f_c = 0.14$ e M = 101

$$h[i] = K \frac{\sin(0.8796i - 44.4198)}{i - 50.5} [0.54 - 0.46\cos(0.06221i)]$$

- Mas queremos um filtro passa-altas
 - Podemos criá-lo, invertendo espectralmente o kernel do filtro passa-baixas acima. Como?
 - Invertendo o sinal de todos os pontos do kernel
 - Somando 1 ao ponto central

$$\left(\begin{array}{ccc} x[n] & \longrightarrow & \delta[n] - h[n] & \longrightarrow & y[n] \end{array}\right)$$

EXERCÍCIO

• De posse da resposta ao impulso (kernel) do filtro passa-altas com $\mathbf{f_c} = \mathbf{0.14}$ e $M = \mathbf{101}$, convolui-se o kernel com o sinal...

```
for(j=100; j<2499; j++)
{
    y[j] = 0;
    for(i=0; i<100; i++) {
        y[j] = y[j] + x[j-i]*h[i];
}</pre>
```