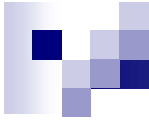


V – Resposta em Frequência

Processamento Digital de
Sinais





Sumário

- Resposta em Frequência
 - Definição
 - Propriedades
- Resposta a uma sinusóide
 - Noção de Filtragem
 - Relações no domínio do tempo e frequência
 - Representação Gráfica (noção de dB)
- Associação entre Sistemas
- Filtros ideais





Resposta em Frequência

- Este capítulo é a continuação do estudo dos filtros FIR, agora do ponto de vista da resposta em frequência.
- Assume-se para já que a entrada $x[n]$ é uma exponencial complexa.
- Neste caso, a saída $y[n]$ é também uma exponencial complexa mas afectada pela resposta em frequência do sistema $H(\omega)$





Resposta de um filtro FIR a uma exponencial complexa

Considere um FIR em que o sinal de entrada é uma exponencial complexa: $x[n] = Ae^{j\hat{\omega}_0 n}$, $-\infty \leq n \leq \infty$

e que esta exponencial foi obtida por amostragem do sinal contínuo:

$$x(t) = Ae^{j\omega_0 t} , \quad \hat{\omega}_0 = \omega_0 T_S$$

Então a saída:

$$\begin{aligned} y[n] &= \sum_{k=0}^M b_k x[n-k] = \sum_{k=0}^M b_k Ae^{j\hat{\omega}_0(n-k)} \\ &= Ae^{j\hat{\omega}_0 n} \sum_{k=0}^M b_k e^{-j\hat{\omega}_0 k} = Ae^{j\hat{\omega}_0 n} H(e^{j\hat{\omega}_0}) \end{aligned}$$





Resposta em frequência do filtro

$$H(e^{j\hat{\omega}}) = \sum_{k=0}^M b_k e^{-j\hat{\omega}k}$$

É habitual usar $H(e^{j\hat{\omega}})$ por razões que têm a ver com a **transformada z**, mas também se pode escrever $H(\hat{\omega})$:

$$H(\hat{\omega}) = \sum_{k=0}^M b_k e^{-j\hat{\omega}k}$$

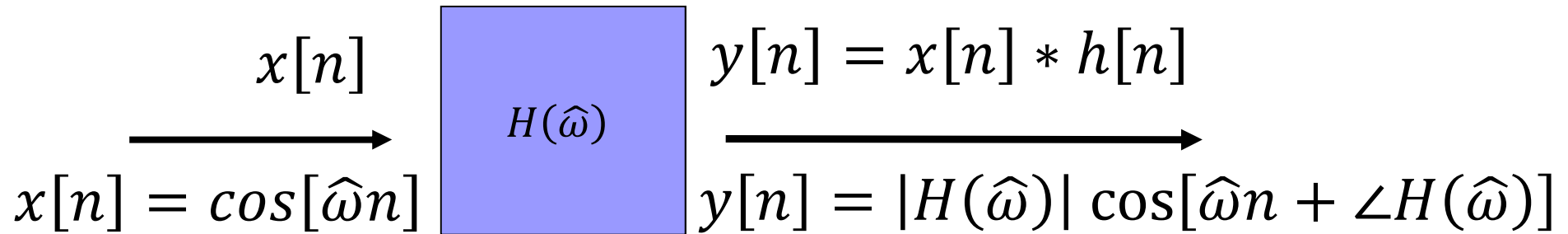
Quando a entrada é uma exponencial complexa com frequência $\hat{\omega}$, à saída tem-se também uma exponencial complexa de frequência $\hat{\omega}$.

O filtro altera apenas a amplitude do sinal de entrada e a fase ou seja a amplitude complexa do sinal.



Resposta a uma sinusóide - Filtragem

$$H(\hat{\omega}) = |H(\hat{\omega})|e^{j\angle(H(\hat{\omega}))} = \text{Re}(H(\hat{\omega})) + j\text{Imag}(H(\hat{\omega}))$$



- Sistemas: **não geram novas frequências**, são filtros que **amplificam ou atenuam** frequências presentes no sinal de entrada.



Relações no domínio do tempo e no domínio da frequência

- **Convolução no tempo equivale a produto na frequência:**

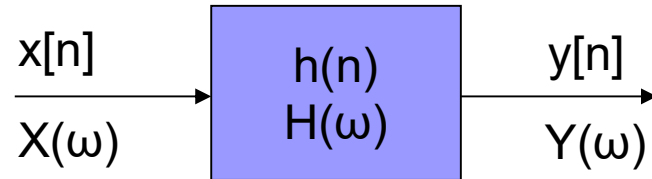
$$y[n] = x[n] * h[n] \quad \xleftrightarrow{\text{TF}} \quad Y(\hat{\omega}) = X(\hat{\omega}) \times H(\hat{\omega})$$

- Relação com a Transformada de Fourier:

$$TF \{y[n]\} = TF \{x[n] * h[n]\} = TF \{x[n]\} \times TF \{h[n]\}$$



Sumário: SLITs Discretos



■ No tempo:

$$y(n) = x(n) * h(n) = \sum_{k=-\infty}^{+\infty} x(n-k)h(k) = h(n) * x(n) = \sum_{k=-\infty}^{+\infty} h(n-k)x(k)$$

■ Na frequência:

$$Y(\hat{\omega}) = X(\hat{\omega})H(\hat{\omega})$$

$$H(\hat{\omega}) = TF\{h(n)\} = \sum_{n=-\infty}^{+\infty} h(n)e^{-j\hat{\omega}n}$$



Exercício 1:

Seja $\{b_k\} = \{1, 1, 3, 1, 1\}$ o conjunto de coeficientes de um FIR.
Determine a resposta em frequência deste FIR.

Res.

$$H(\hat{\omega}) = TF\{h[n]\}$$

$$h[n] = \delta[n] + \delta[n - 1] + 3\delta[n - 2] + \delta[n - 3] + \delta[n - 4]$$

$$\begin{aligned} H(\hat{\omega}) &= \sum_{k=0}^4 b_k e^{-j\hat{\omega}k} = \\ &= 1 + e^{-j\hat{\omega}} + 3e^{-j2\hat{\omega}} + e^{-j3\hat{\omega}} + e^{-j4\hat{\omega}} = \\ &= e^{-j2\hat{\omega}} \left[e^{j2\hat{\omega}} + e^{j\hat{\omega}} + 3 + e^{-j\hat{\omega}} + e^{-j2\hat{\omega}} \right] \\ &= e^{-j2\hat{\omega}} \left[2 \frac{e^{j2\hat{\omega}} + e^{-j2\hat{\omega}}}{2} + 2 \frac{e^{j\hat{\omega}} + e^{-j\hat{\omega}}}{2} + 3 \right] = \\ &= e^{-j2\hat{\omega}} \left[2 \cos(2\hat{\omega}) + 2 \cos(\hat{\omega}) + 3 \right] \end{aligned}$$

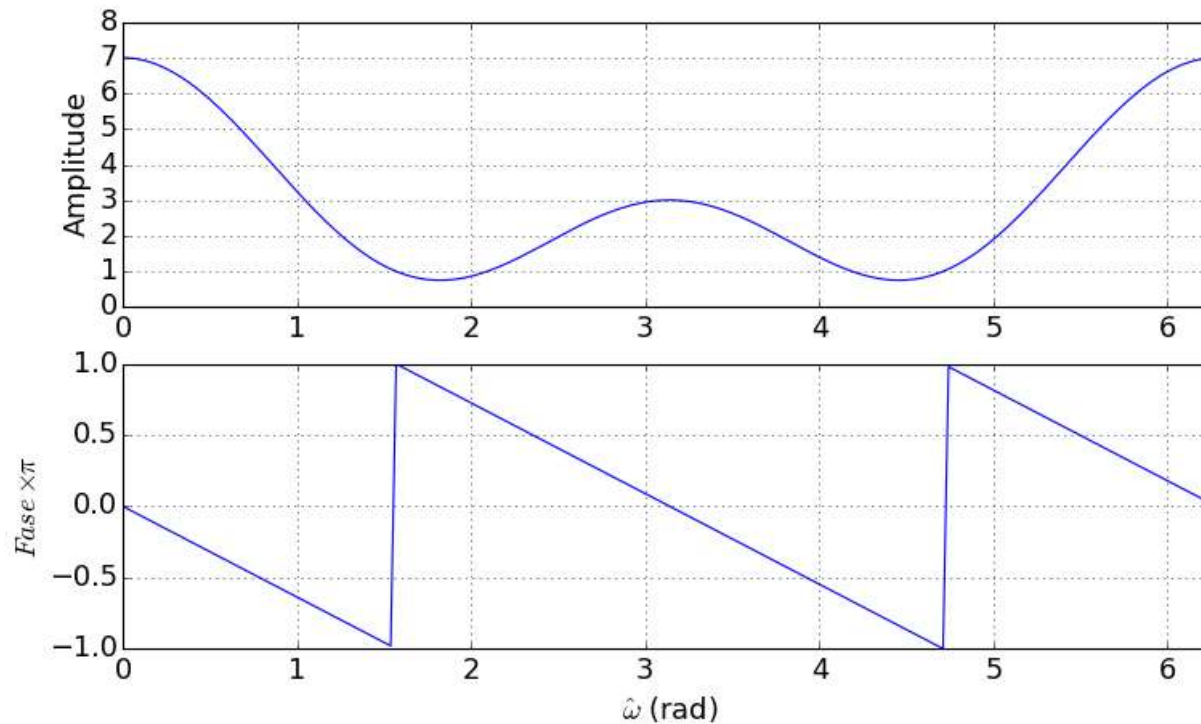


$$H(\hat{\omega}) = \underbrace{e^{-j2\hat{\omega}}}_{\substack{\text{modulo 1} \\ \text{fase} = -2\hat{\omega}}} \underbrace{\left[2\cos(2\hat{\omega}) + 2\cos(\hat{\omega}) + 3 \right]}_{\text{real}}$$

Assim

$$|H(\hat{\omega})| = 2\cos(2\hat{\omega}) + 2\cos(\hat{\omega}) + 3$$

$$\angle H(\hat{\omega}) = -2\hat{\omega}$$



Resposta em Frequência

- Este capítulo é a continuação do estudo dos filtros FIR, agora do ponto de vista da resposta em frequência.
- Assume-se para já que a entrada $x[n]$ é exponencial complexa.
- Neste caso, a saída $y[n]$ é também uma exponencial complexa mas afectada por $H(\omega)$

$$x[n] = e^{j\hat{\omega}n} \quad \xrightarrow{\quad h[n] \quad} \quad y[n] = \sum_{k=-\infty}^{\infty} h[k]x[n-k] = \sum_{k=-\infty}^{\infty} h[k]e^{j\hat{\omega}(n-k)}$$

$$y[n] = \left(\sum_{k=-\infty}^{\infty} h[k]e^{-j\hat{\omega}k} \right) e^{j\hat{\omega}n} = H(e^{j\hat{\omega}}) e^{j\hat{\omega}n} = H(\hat{\omega}) e^{j\hat{\omega}n}$$

$$\hat{\omega} = \omega T_s = \frac{\omega}{F_s} \quad \text{é a frequência normalizada}$$



Exercício 2:

Determine a saída $y[n]$ do FIR de coeficientes $\{b_k\} = \{1, 1, 3, 1, 1\}$ quando o sinal de entrada é $x[n] = 5e^{j(1n)}$

Res.

Do exercício anterior temos:

$$H(\hat{\omega}) = \sum_{k=0}^4 b_k e^{-j\hat{\omega}k} = e^{-j2\hat{\omega}} [2\cos(2\hat{\omega}) + 2\cos(\hat{\omega}) + 3]$$

Como $x[n] = 5e^{j(1n)}$, $\hat{\omega} = 1rad$ e a fase é zero.

$$\begin{aligned} y[n] &= |H(1)| e^{-j2 \times 1} x[n] = \\ &= (2\cos(2 \times 1) + 2\cos(1) + 3) e^{-j2 \times 1} 5e^{j(1n)} = \\ &= 3.248 \times e^{-j2} 5e^{jn} = 16.24 \times e^{j(n-2)} \end{aligned}$$

A resposta em **amplitude** ou ganho em $\hat{\omega} = 1rad$ é $|H(1)| = 3.248$
O ganho expresso em decibel (ver adiante) é:

$$|H(\hat{\omega})|_{dB} = 20 \log_{10}(3.248) = 10.232 \text{ dB}$$





Desenho gráfico da Resposta em Frequência

- Resposta em Amplitude: $|H(\hat{\omega})| = |H(-\hat{\omega})|$

$$|H(\hat{\omega})| = \left| \frac{Y(\hat{\omega})}{X(\hat{\omega})} \right|$$

- Resposta de fase:

$$\arg(H(\hat{\omega})) = -\arg(H(-\hat{\omega}))$$

$$\arg\{H(\hat{\omega})\} = \arg\{Y(\hat{\omega})\} - \arg\{X(\hat{\omega})\}$$



Desenho gráfico da Resposta em Frequência

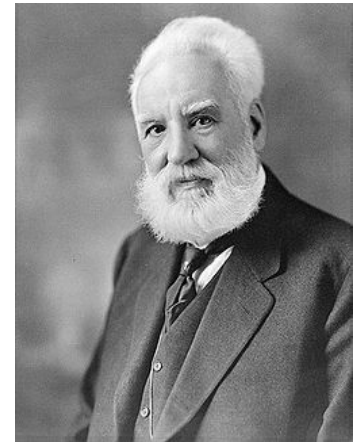
■ Usando dB

□ Resposta em Amplitude: $|H(\hat{\omega})|_{dB} = 20 \log_{10} |H(\hat{\omega})|$

- dB = deciBel, em homenagem a Alexander Bell é uma unidade de ganho em escala logarítmica
- A função logaritmo goza das seguintes propriedades:

$$\log(a.b) = \log(a) + \log(b)$$

$$\log\left(\frac{a}{b}\right) = \log(a) - \log(b)$$



Alexander G. Bell
(1847 - 1922)

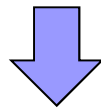




dBs

Unidades de Ganho (I) dB

Ganho de potência
em dB (deciBel)



$$G_{dB} = 10 \log_{10} \left(\frac{P_o}{P_i} \right)$$

$$Ganho = \frac{P_o}{P_i}$$

$$G_{dB} = 20 \log_{10} \left(\frac{V_o}{V_i} \right)$$



Ganho de
amplitude (tensão
eléctrica) em dB
(deciBel)

Linear	Log (dB)
2	3
4	6
10	10
20	13
100	20
1000	30
0,5	-3
0,1	-10
0,01	-20





dBs

Ganhos de
potência

$$G = 10 \log_{10} (g)$$

$$g = 10^{\frac{G}{10}}$$

Ganhos de
amplitude

$$G = 20 \log_{10} (g)$$

$$g = 10^{\frac{G}{20}}$$



Exemplo: Duas exponenciais à entrada:

Determine a saída $y[n]$ de um FIR quando o sinal de entrada é uma sinusóide real $x[n] = A \cos(\hat{\omega}_0 n + \phi)$

Res.

Usando a formula de Euler ficamos com a soma de exponenciais complexas:

$$x[n] = \frac{A}{2} e^{j(\hat{\omega}_0 n + \phi)} + \frac{A}{2} e^{-j(\hat{\omega}_0 n + \phi)}$$

Usando o princípio da sobreposição:

$$y[n] = \frac{A}{2} H(\hat{\omega}_0) e^{j(\hat{\omega}_0 n + \phi)} + \frac{A}{2} H(-\hat{\omega}_0) e^{-j(\hat{\omega}_0 n + \phi)}$$

Usando a simetria Hermitiana: $|H(\hat{\omega})| = |H(-\hat{\omega})|$
 $\angle(H(-\hat{\omega})) = -\angle(H(\hat{\omega}))$

Tem-se:

$$y[n] = A |H(\hat{\omega}_0)| \left[\frac{e^{j(\hat{\omega}_0 n + \phi + \angle H(\hat{\omega}_0))} + e^{-j(\hat{\omega}_0 n + \phi + \angle H(\hat{\omega}_0))}}{2} \right]$$





Generalização

Resposta de um SLIT a uma soma de senoídes

Entrada:

$$x[n] = X_0 + \sum_{k=1}^N |X_k| \cos(\hat{\omega}_k n + \angle X_k)$$

Saída:

$$y[n] = X_0 H(0) + \sum_{k=1}^N |X_k| |H(\hat{\omega}_k)| \cos(\hat{\omega}_k n + \angle X_k + \angle H(\hat{\omega}_k))$$



Exercício 3:

Determine a resposta em frequência do FIR de média móvel de ordem 10.

Represente graficamente a amplitude e fase da resposta em frequência.

Res.

Resposta em frequência do filtro

$$\{b_k\} = \frac{1}{11} \{1, 1, 1, 1, 1, 1, 1, 1, 1, 1, 1\}$$

$$H(\hat{\omega}) = \frac{1}{11} \sum_{k=0}^{10} e^{-j\hat{\omega}k} = \frac{1}{11} \sum_{k=0}^{10} \left(e^{-j\hat{\omega}}\right)^k = \frac{1}{11} \frac{1 - e^{-j\hat{\omega}11}}{1 - e^{-j\hat{\omega}}} =$$

NOTA: $\sum_{k=0}^{L-1} r^k = \frac{1 - r^L}{1 - r}$ soma dos L primeiros termos de uma progressão geométrica de razão r. Neste caso $r = e^{-j\omega}$



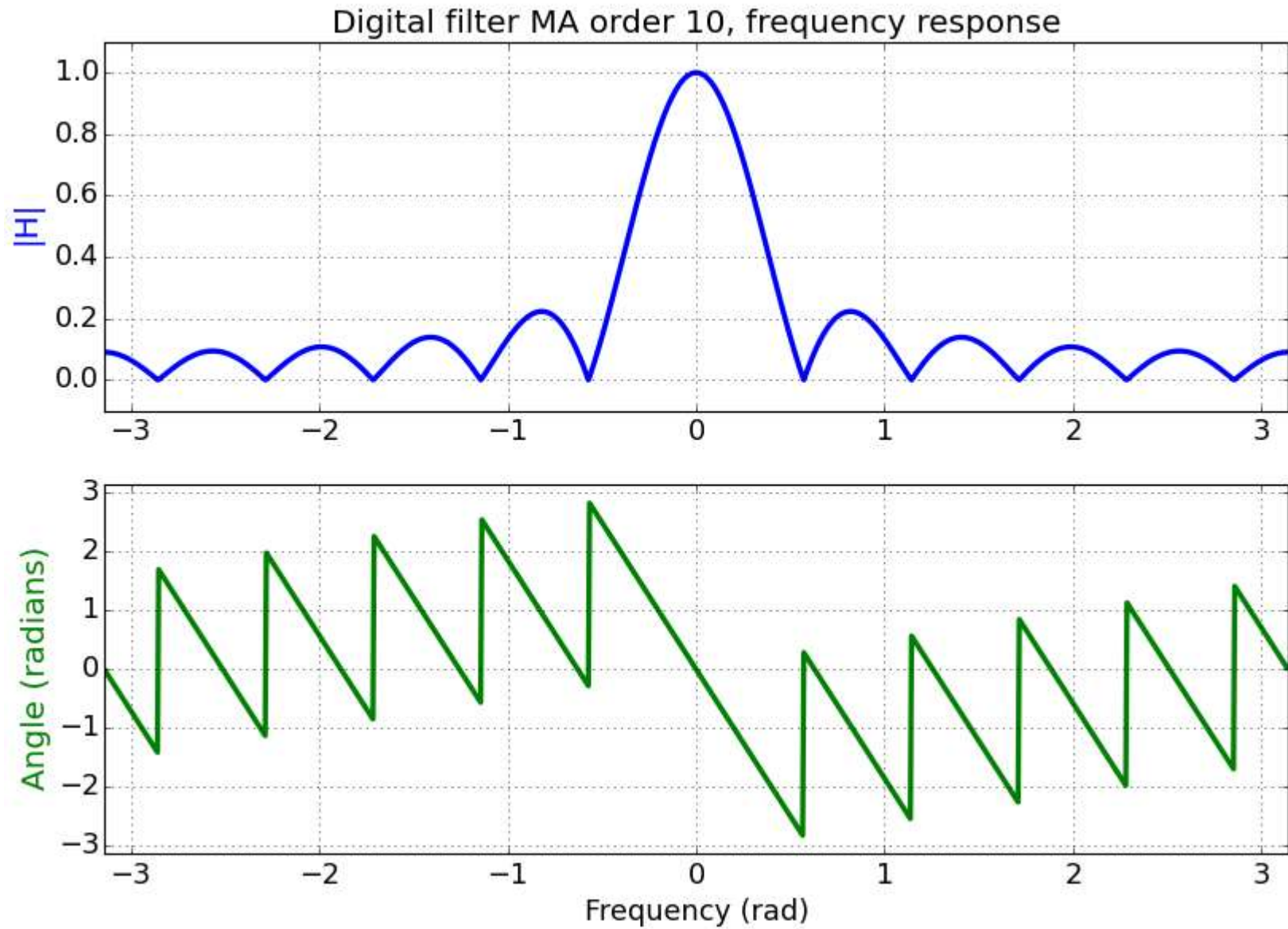


$$\begin{aligned}
 &= \frac{1}{11} \frac{e^{-j\hat{\omega}\frac{11}{2}} \left(\frac{e^{j\hat{\omega}\frac{11}{2}} - e^{-j\hat{\omega}\frac{11}{2}}}{2j} \right) \times 2j}{e^{-j\hat{\omega}\frac{11}{2}} \left(\frac{e^{j\hat{\omega}\frac{11}{2}} - e^{-j\hat{\omega}\frac{11}{2}}}{2j} \right) \times 2j} = \frac{1}{11} \frac{e^{-j\hat{\omega}\frac{11}{2}} \sin\left(\hat{\omega}\frac{11}{2}\right)}{e^{-j\hat{\omega}\frac{11}{2}} \sin\left(\frac{\hat{\omega}}{2}\right)} = \\
 &= \frac{1}{11} e^{-j\hat{\omega}\frac{10}{2}} \frac{\sin\left(\hat{\omega}\frac{11}{2}\right)}{\sin\left(\frac{\hat{\omega}}{2}\right)} = \frac{1}{11} e^{-j\hat{\omega}\frac{10}{2}} D_{11}(\hat{\omega}) = \frac{1}{11} e^{-j\hat{\omega}5} D_{11}(\hat{\omega})
 \end{aligned}$$

Função de Dirichlet:

$$D_L(\hat{\omega}) = \frac{\sin\left(\hat{\omega}\frac{L}{2}\right)}{\sin\left(\frac{\hat{\omega}}{2}\right)}$$







Exercício 4:

Determine a saída $y[n]$ do FIR de coeficientes $\{b_k\} = \{1, -1, 1\}$ quando o sinal de entrada é

$$x[n] = 10 + 4 \cos\left(\frac{\pi}{4}n + \frac{\pi}{8}\right) + 3 \cos\left(\frac{\pi}{3}n - \frac{\pi}{4}\right)$$

Represente graficamente a amplitude e fase da resposta em frequência do FIR

Exercício 5

Considere um SLIT cuja resposta impulsional é:

$$h[n] = 2\delta[n] + 3\delta[n-1] - 2\delta[n-2]$$

Calcule a resposta em frequência do sistema.

Exercício 6

Considere um SLIT cuja resposta em frequência é:

$$H(\hat{\omega}) = 2j \sin\left(\frac{\hat{\omega}}{2}\right) e^{-j\frac{\hat{\omega}}{2}}$$

Determine a sua resposta impulsional





Exercício 7

Considere um SLIT que é um filtro passa-baixo:

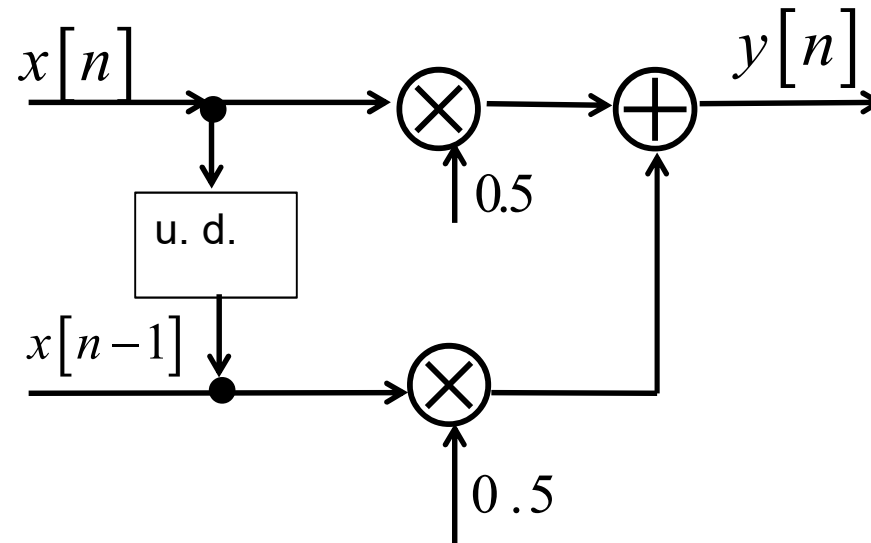
$$y[n] = x[n] + 2x[n-1] + x[n-2]$$

Calcule a resposta em frequência do sistema.



Exercício 8

- Considere o seguinte diagrama de blocos



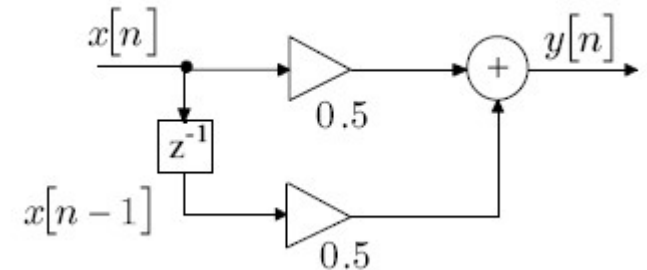
- Qual a resposta em frequência?
- Desenhe a resposta em amplitude e de fase do sistema.



Exercício

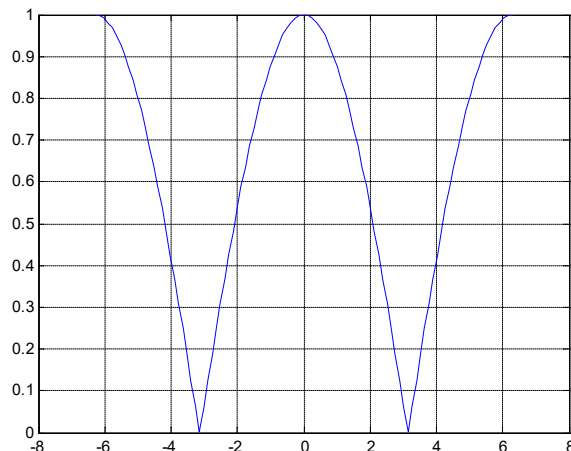
- $H(\omega)$ periódica de período 2π

$$H(\hat{\omega}) = 0.5 + 0.5e^{-j\hat{\omega}}$$



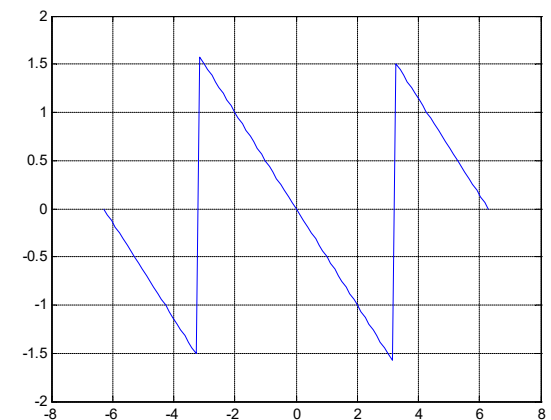
- Resposta em Amplitude

$$|H(\hat{\omega})| = \left| \frac{Y(\hat{\omega})}{X(\hat{\omega})} \right|$$



- Resposta de fase

$$\arg\{H(\hat{\omega})\} = \arg\{Y(\hat{\omega})\} - \arg\{X(\hat{\omega})\}$$





@Python

```
import scipy.signal as sp
import numpy as np
```

```
b = [0.5,0.5]
w, h = sp.freqz(b)
import matplotlib.pyplot as plt
fig = plt.figure()
plt.title('Resposta em Amplitude  $|H(w)|$ ')
ax1 = fig.add_subplot(111)
```

```
#plt.semilogy(w, np.abs(h), 'b')
#plt.ylabel('Amplitude (dB)', color='b')
plt.plot(w, np.abs(h), 'b')
plt.xlabel('Frequency (rad/sample)')
plt.grid()
plt.legend()
```

```
fig = plt.figure()
plt.title('Resposta de Fase')
ax1 = fig.add_subplot(111)
plt.plot(w, np.angle(h), 'b')
```





Transformada Z

- Definição:

$$TZ\{x[n]\} = X(z) = \sum_{n=-\infty}^{+\infty} x[n]z^{-n}$$

onde z é um número complexo.

- Transformação do domínio n para o domínio Z :

$$x[n] \xleftrightarrow{TZ} X(z)$$





A **transformada z** é estudada neste curso pela sua utilidade

- A convolução é equivalente à multiplicação de polinómios .
- Operações algébricas habituais tais como **multiplicação, divisão e factorização de polinómios** podem ser interpretadas como **composição** ou decomposição de **SLITs**.
- As **raízes dos polinómios** envolvidos são muito importantes porque a sua **localização** permite-nos o conhecimento de grande parte das propriedades dos filtros digitais.





3 domínios de representação dos sinais e sistemas:

Domínio – n (do tempo).

Este é o domínio das sucessões temporais(digitalizadas), das respostas impulsionais e das equações às diferenças.

Domínio – f ou ω (da frequência)

Este é o domínio das respostas em frequência e das representações espectrais

Domínio – z

Este é o domínio das transformadas- z , dos polinómios, funções racionais, dos zeros e pólos e dos operadores.

Estes domínios coexistem porque determinada análise que seja difícil num dos domínios, torna-se mais fácil noutro.



Transformada Z

- Seja $x[n]$ um sinal de comprimento $M+1$ finito. Então a sua transformada z é dada por:

$$X(z) = \sum_{k=0}^M x[k] (z^{-1})^k$$

Representação do sinal:

Domínio – n

Domínio – ω

Domínio - z

$$x[n] = \sum_{k=0}^M x[k] \delta[n-k]$$

$$X(\hat{\omega}) = \sum_{k=0}^M x[k] e^{-j\hat{\omega}k}$$

$$X(z) = \sum_{k=0}^M x[k] (z^{-1})^k$$



Exemplos

$$1 \quad x[n] = \delta[n-2] \xrightarrow{T_Z} X(z) = z^{-2}$$

$$2 \quad X(z) = 1 - 2z^{-1} + 3z^{-3} - z^{-5}$$

$\downarrow T_Z^{-1}$

$$x[n] = \delta[n] - 2\delta[n-1] + 3\delta[n-3] - \delta[n-5]$$

3 Filtro FIR

$$h[n] = \sum_{k=0}^M b_k \delta[n-k] \xrightarrow{T_Z} H(z) = \sum_{k=0}^M b_k z^{-k}$$



Exemplo: Factorização

Considere um SLIT definido pela equação às diferenças:

$$y[n] = 6x[n] - 5x[n-1] + x[n-2]$$

Determine a transformada z na forma de uma função racional (onde não aparecem potências negativas de z), com os termos fatorizados.

$$H(z) = 6 - 5z^{-1} + z^{-2}$$

função racional

$$6 - 5z^{-1} + z^{-2} = \frac{z^2 (6 - 5z^{-1} + z^{-2})}{z^2} = \frac{6z^2 - 5z + 1}{z^2}$$


Factorização
do
numerador

$$6z^2 - 5z + 1 = 0 \Leftrightarrow z = \frac{1}{2} \vee z = \frac{1}{3}$$

$$\textcircled{6}z^2 - 5z + 1 = \textcircled{6}\left(z - \frac{1}{2}\right)\left(z - \frac{1}{3}\right)$$

—————>





$$H(z) = \frac{6\left(z - \frac{1}{2}\right)\left(z - \frac{1}{3}\right)}{z^2}$$

Esta é uma das formas mais convenientes de escrever a transformada z da resposta impulsional de um SLIT, porque permite calcular zeros (zeros do numerador) e pólos (zeros do denominador).

Sabendo que $X(z)$ é a transformada z de $x[n]$ determine a transformada z de $x[n-5]$

$$x[n-5] \xrightarrow{T_z} z^{-5}X(z)$$





Exercício 9

ISEL - DEETC - LERCM
Processamento Digital de Sinais
5º Mini-teste - 2009/06/19
Duração: 30 minutos

Nome:

Número:

1. Considere o SLIT discreto dado pela seguinte equação às diferenças:
$$y[n] = x[n] - 2x[n - 1] + 1.5x[n - 2] - 0.5x[n - 3]$$
 - (a) Calcule a resposta impulsional que caracteriza o sistema.
 - (b) Calcule a resposta em frequência.
 - (c) Qual a saída do sistema, $y[n]$, quando na entrada esta presente o sinal $x[n] = 10 + 5 \cos[\frac{2\pi}{3}n] + \cos[\pi n]$?
 - (d) Classifique o sistema quanto às seguintes propriedades: causalidade, estabilidade e invertibilidade.

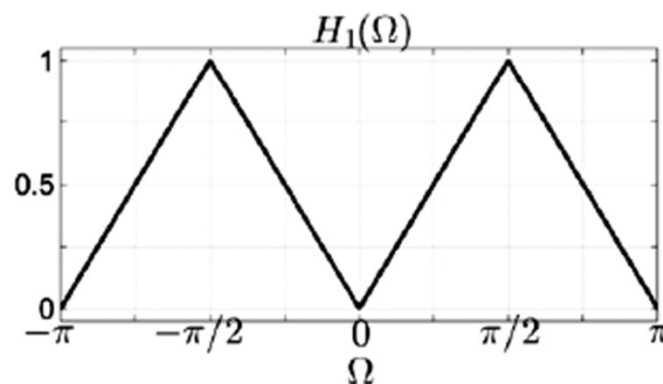




Exercício 10: 1ª Chamada – 7 de Julho de 2015

5. Considere os sistemas S_1 , cuja resposta em frequência está representada na Figura (assuma fase nula) e S_2 com resposta em frequência dada por $H_2(\Omega) = 1 - H_1(\Omega)$. Considere ainda o sinal $x[n] = 2 + \cos\left[\frac{\pi}{4}n\right] + \frac{1}{2}\cos\left[\frac{\pi}{2}n\right]$

- (a) Qual o sinal à saída de S_1 quando à sua entrada está $x[n]$?
- (b) Qual o sinal à saída de S_2 quando à sua entrada está $x[n]$?





Exercício 11: 1ª Chamada - Semestre Verão 2013/14 - 04/07/2014

5. Considere um SLIT S , cuja função de transferência é dada por:

$$H(z) = 1 - \sqrt{2}z^{-1} + z^{-2},$$

- (a) Qual a equação às diferenças que caracteriza este sistema?
- (b) Determine a resposta impulsional do sistema.
- (c) Esboce a saída do sistema, $y[n]$, quando na entrada está presente o sinal $x[n] = -\delta[n] + 2\delta[n-1]$.
- (d) Esboce a saída do sistema, $y[n]$, quando na entrada está presente o sinal $x[n] = 1 + 2\cos\left[\frac{\pi}{4}n\right]$.

a) $H(z) = 1 - \sqrt{2}z^{-1} + z^{-2}$

Comparando com a forma da resposta em frequência de um FIR

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

$$b_0 = 1$$

$$b_1 = -\sqrt{2}$$

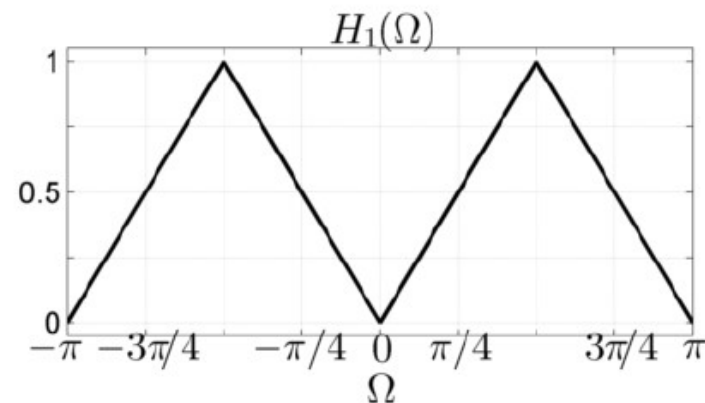
$$b_2 = 1$$

$$y[n] = x[n] - \sqrt{2}x[n-1] + x[n-2]$$

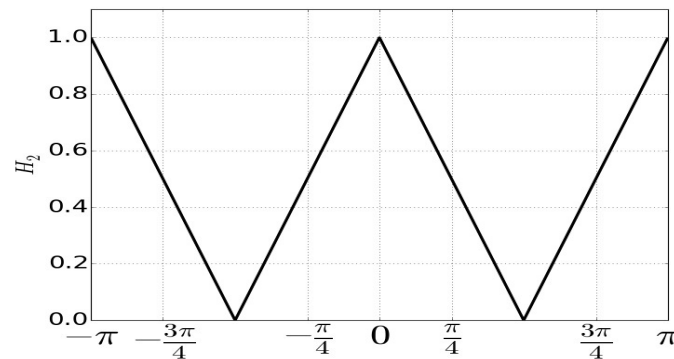


5. Considere o sistema discreto S_1 , cuja resposta em frequência está representada na figura (assuma fase nula) e o sistema S_2 com resposta em frequência dada por $H_2(\Omega) = 1 - H_1(\Omega)$. Considere ainda o sinal $x[n] = 2 + \cos\left[\frac{\pi}{2}n\right] + \frac{1}{2}\cos\left[\frac{3\pi}{4}n\right]$

- (a) {1.0 v} Esboce a resposta em frequência $H_2(\Omega)$.
- (b) {1.0 v} Qual o sinal à saída de S_2 quando à sua entrada está $x[n]$?

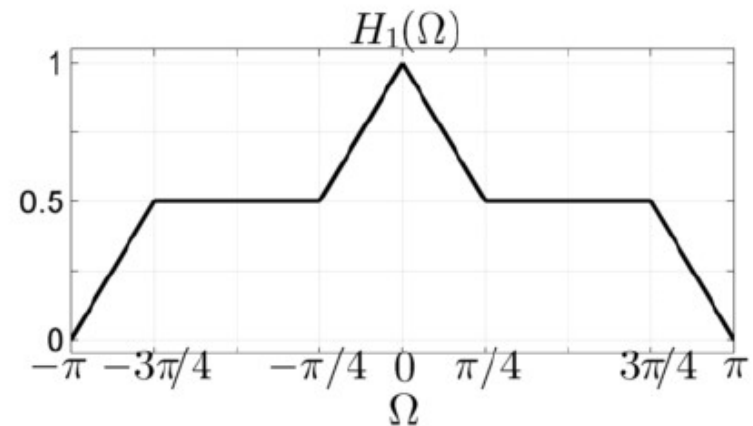


a)

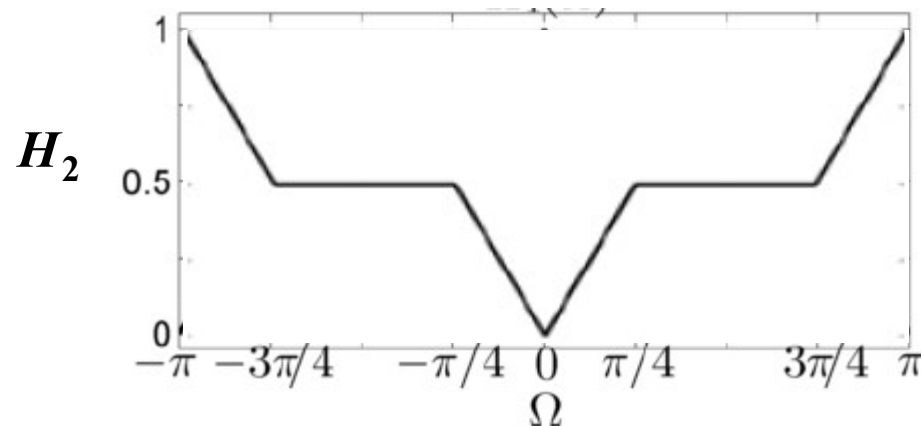


5. Considere o sistema discreto S_1 , cuja resposta em frequência está representada na figura (assuma fase nula) e o sistema S_2 com resposta em frequência dada por $H_2(\Omega) = 1 - H_1(\Omega)$. Considere ainda o sinal $x[n] = 2 + \cos\left[\frac{\pi}{2}n\right] + \frac{1}{2}\cos\left[\frac{3\pi}{4}n\right]$

- (a) {1.0 v} Esboce a resposta em frequência $H_2(\Omega)$.
- (b) {1.0 v} Qual o sinal à saída de S_2 quando à sua entrada está $x[n]$?



a)



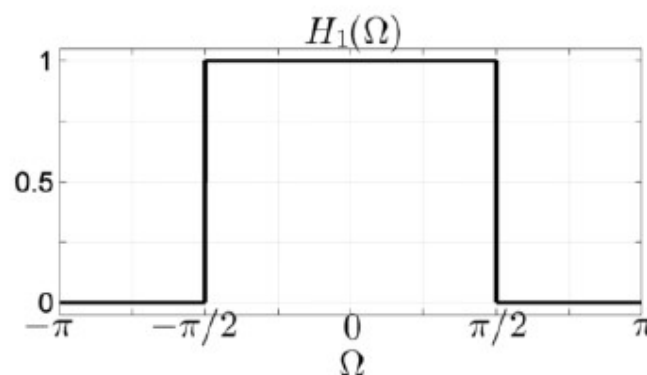
Teste N° 2

8 de Junho de 2015

3. Considere os sistemas S_1 , cuja resposta em frequência está representada na Figura (assuma fase nula) e S_2 com resposta em frequência dada por $H_2(\Omega) = 1 - H_1(\Omega)$. Considere ainda o sinal $x[n] = 1 + \frac{1}{2} \cos \left[\frac{\pi}{4} n \right] - \frac{3}{4} \cos \left[\frac{3\pi}{4} n \right]$

(a) {1.5v} Qual o sinal à saída de S_1 quando à sua entrada está $x[n]$?

(b) {1.5v} Qual o sinal à saída de S_2 quando à sua entrada está $x[n]$?



- (c) Considere o sistema S_s resultante dos dois sistemas S_1 e S_2 colocados em série.
- {1v} Represente graficamente a resposta em frequência, $H_s(\Omega)$, do sistema S_s .
 - {1v} Qual o sinal à saída de S_s quando à sua entrada está $x[n]$?



2. Considere os SLITs S_1 e S_2 descritos pelas respostas impulsiais:

$$h_1(n) = -\delta(n) + 2\delta(n-1) - \delta(n-3),$$

$$h_2(n) = 2\delta(n) + \delta(n-2)$$

- (a) {2v} Desenhe o diagrama de blocos que implemente o sistema S_1 .
- (b) {2v} Considerando que se coloca os sistemas S_1 e S_2 em paralelo determine a resposta impulsional equivalente.
- (c) {2v} Determine a saída dos sistemas $S_2[n]$, quando na entrada está presente o sinal $x[n] = \delta[n] - 3\delta[n-1]$.





Exercício

Suponha que a resposta em frequência de um sistema é dada por:

$$H[\omega] = (1 - e^{-j\omega})(1 - e^{-j2\omega})(1 + e^{-j\omega})$$

- a) Escreva a equação às diferenças do sistema.
- b) Determine a amplitude e a fase da resposta em frequência do sistema. O resultado não pode apresentar números complexos nem raízes quadradas.
- c) Este sistema pode anular certos sinais de entrada. Para que frequências a resposta ao sinal de entrada é zero?
- d) Quando o sinal de entrada é :

$$x[n] = \cos\left[\frac{\pi}{3}n\right]$$

determine o sinal de saída na forma $y[n] = A \cos[\Omega_0 n + \phi]$





Exercício

Suponha que a resposta em frequência de um SLITé dada por:

$$H(\Omega) = 1 - 2e^{-j2\Omega} - 4e^{-j4\Omega}$$

Determine o sinal de saída quando o sinal de entrada é :

$$x[n] = 20 - 20\delta[n] + 20\cos\left[\frac{\pi}{2}n + \frac{\pi}{4}\right], \quad -\infty < n < \infty$$



Exercicio

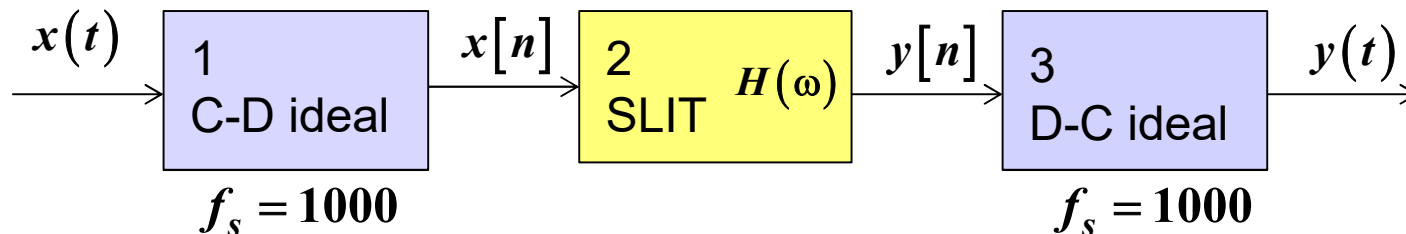
Um conversor analógico-digital (C-D) tem como sinal de entrada:

$$x(t) = 4 + \cos\left(250\pi t - \frac{\pi}{4}\right) - 3\cos\left(2000\frac{\pi}{3}t\right)$$

A resposta em frequência do sistema é:

$$H(\omega) = \frac{1}{3}\left(1 + e^{-j\omega} + e^{-j2\omega}\right)$$

Sabendo que a frequência de amostragem é $f_s = 1000$, determine uma expressão para a saída do conversor digital-analógico(D-C), $y(t)$.





1ª Chamada - Semestre Verão 2013/14 - 04/07/2014

5. Considere um SLIT S , cuja função de transferência é dada por:

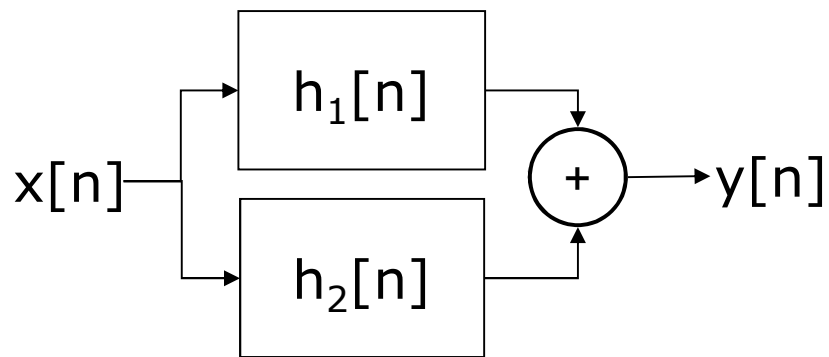
$$H(z) = 1 - \sqrt{2}z^{-1} + z^{-2},$$

- (a) Qual a equação às diferenças que caracteriza este sistema?
- (b) Determine a resposta impulsional do sistema.
- (c) Esboce a saída do sistema, $y[n]$, quando na entrada está presente o sinal $x[n] = -\delta[n] + 2\delta[n-1]$.
- (d) Esboce a saída do sistema, $y[n]$, quando na entrada está presente o sinal $x[n] = 1 + 2\cos\left[\frac{\pi}{4}n\right]$.



Associação entre Sistemas

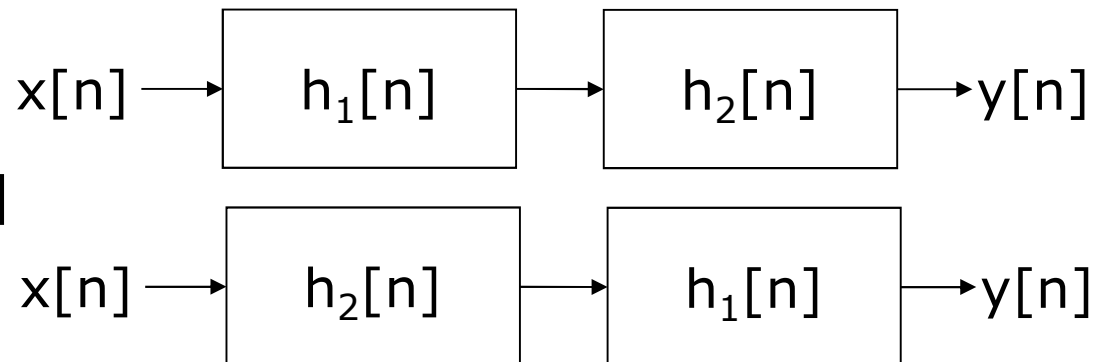
■ Paralelo



$$h_{eq}[n] = h_1[n] + h_2[n]$$

$$H_{eq}(\hat{w}) = H_1(\hat{w}) + H_2(\hat{w})$$

■ Série



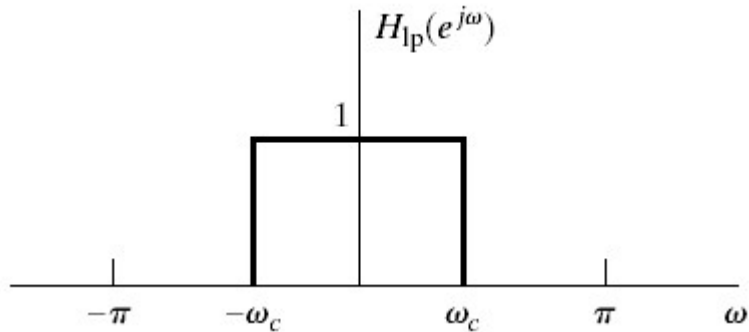
$$h_{eq}[n] = h_1[n] * h_2[n]$$

$$H_{eq}(\hat{w}) = H_1(\hat{w})H_2(\hat{w})$$

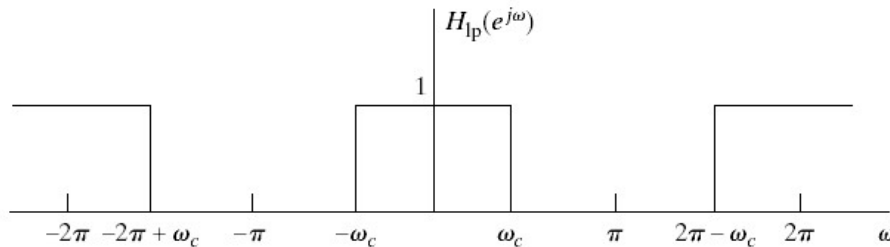
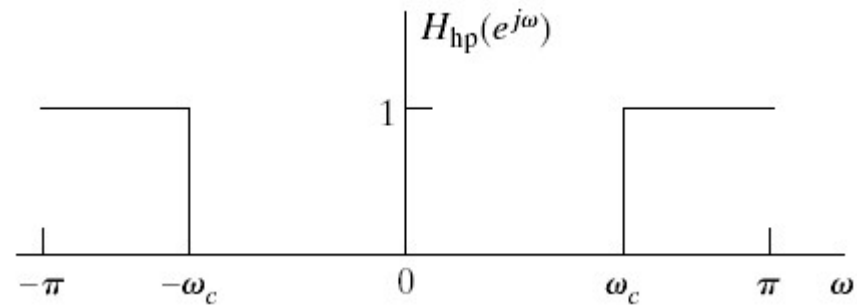


Filtros Ideais

■ Passa Baixo



■ Passa Alto



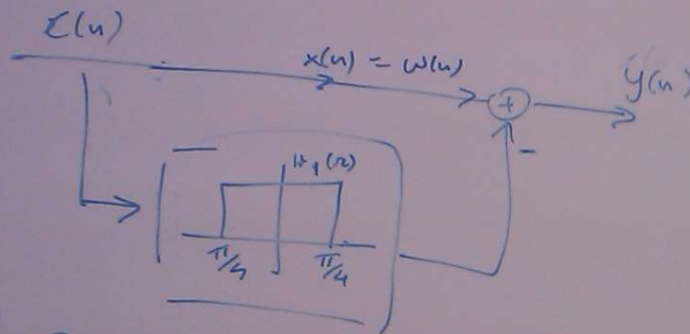
$$H_{hp}(\Omega) = 1 - H_{lp}(\Omega)$$



Exercícios

Sistemas Lineares e Invariáveis no Tempo (SLITs)

Exercício:



$$x(n) \rightarrow y(n) = x(n)$$

$$h(n) = \delta(n)$$

$$H(z) = 1$$

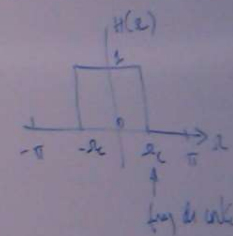
$$\delta(n) \xrightarrow{TF} 1$$

- a) Qual a resposta em frequência equivalente da equação de figura?
- b) Qual a saída $y(n)$, quando a entrada

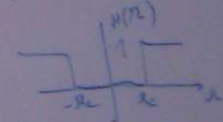
$$x(n) = 10 + 2 \cos\left(\frac{\pi}{6}n\right) + 10 \cos\left(\frac{\pi}{3}n\right)$$

Filtros Ideais

- a) Filtro passa Baixo



- b) Filtro passa Alto



- c) Filtro passa Banda





Exercícios

ISEL - DEETC - LERCM
Processamento Digital de Sinais
Exame de 1ª Época - 2010/01/15
Duração: 2h 30m

3. Considere o SLIT discreto caracterizado pela resposta em frequência $H(\Omega)$, para $-\pi < \Omega < \pi$.

$$H(\Omega) = 1 - u\left(\Omega + \frac{\pi}{2}\right) + u\left(\Omega - \frac{\pi}{2}\right)$$

- (a) Represente graficamente $H(\Omega)$.
- (b) Trata-se de um sistema passa-baixo, passa-banda ou passa-alto? Justifique.
- (d) Qual a saída do sistema, $y_1[n]$, quando a entrada é o sinal $x_1[n]$:

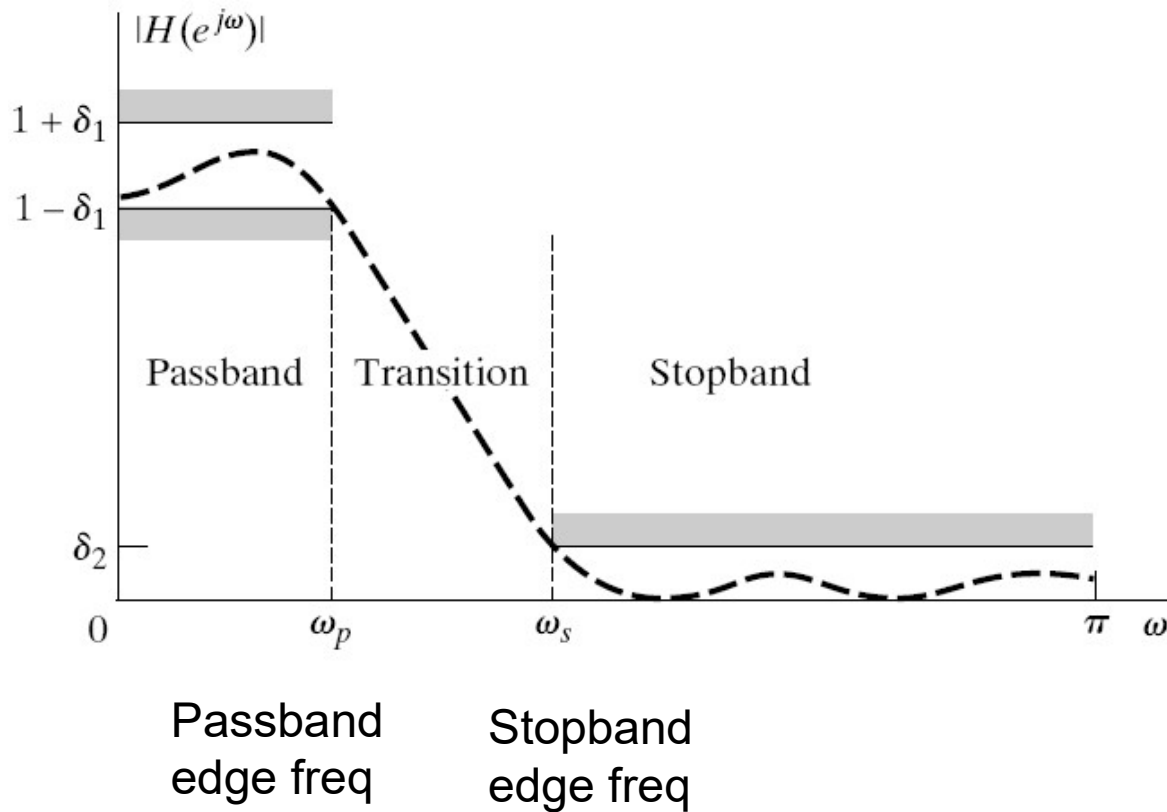
$$x_1[n] = 1 + 2 \cos\left(\frac{\pi}{4}n\right)$$

- (e) Qual a saída do sistema, $y_2[n]$, quando a entrada é o sinal $x_2[n]$:

$$x_2[n] = 3 \cos(\pi n)$$



Características dos Filtros

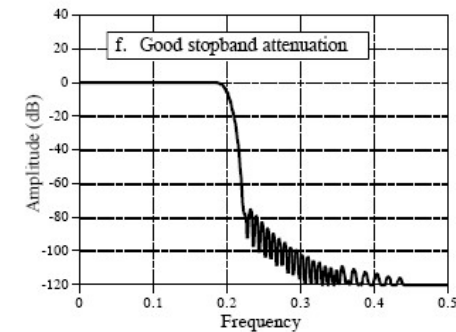
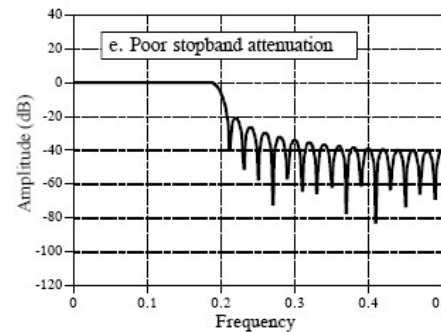
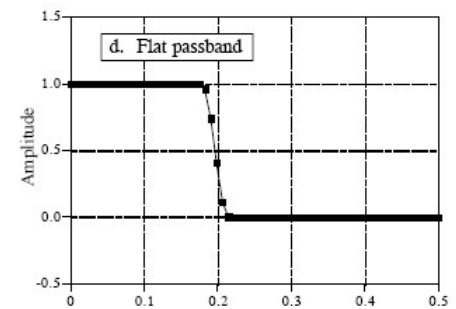
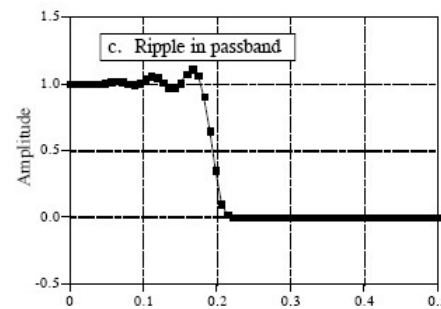
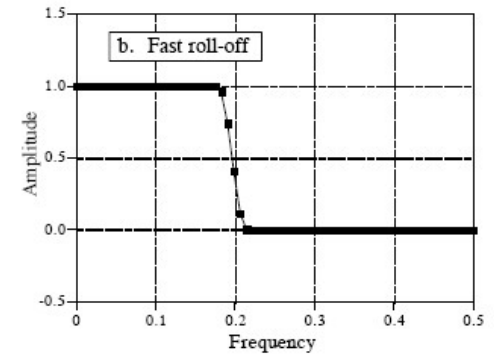
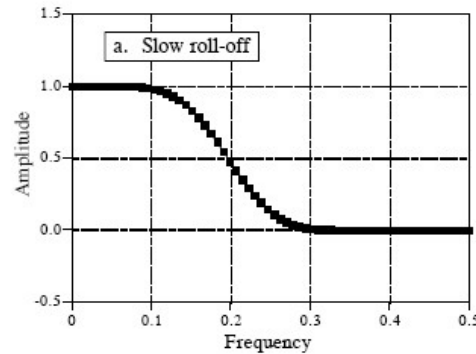


- Frequência de corte
- Banda de passagem, transição e de corte
- Atenuações



Características dos Filtros

- Banda de Transição (Transition Band)
 - Roll – off
- Banda de Passagem (PassBand)
 - Ripple
- Banda de Corte (StopBand)
 - Atenuação

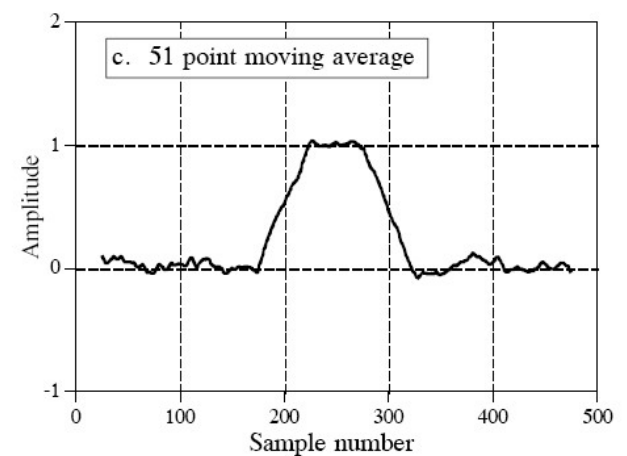
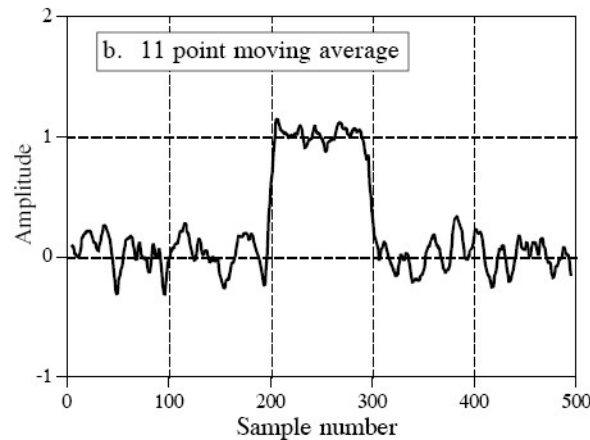
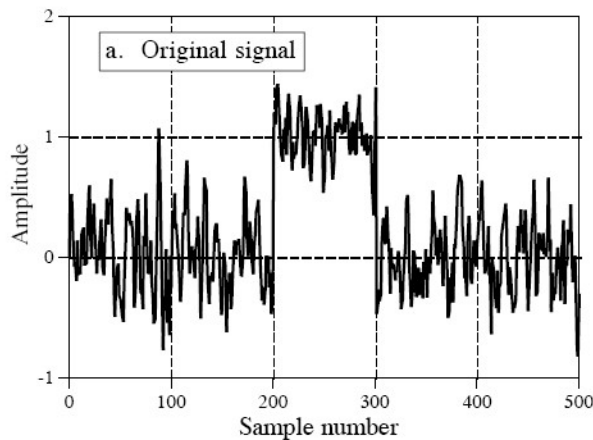


Exemplo: Filtros Média Móvel (Moving Average)

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

$$y[i] = y[i-1] + x[i+p] - x[i-q] \quad \text{where:} \quad p = (M-1)/2$$

$$q = p + 1$$



$$H[f] = \frac{\sin(\pi f M)}{M \sin(\pi f)}$$

