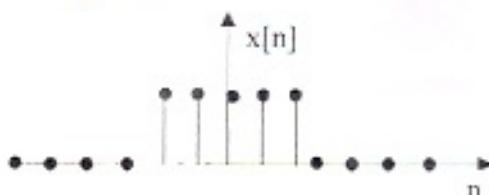


Processamento Digital de Sinal

Miniteste 1 2013/2014

1. Considere o sinal $y[n] = \cos(2\pi n/12) \cdot x[n]$ onde $x[n]$ está representado na figura seguinte:



- a) Represente graficamente $y[n]$ bem como o módulo e a fase de $Y(\Omega)$. Justifique.
 b) Diga o que entende por DFT e explicite as motivações do seu aparecimento. Represente a DFT de 5 pontos do sinal $y[n]$. Justifique.
 c) Diga o que entende por FFT e represente a FFT de mais de 5 pontos do sinal $y[n]$. Justifique.

2. Considere o sistema de processamento discreto de sinais continuos mostrado na figura 2 com o qual se pretende recuperar o sinal $x(t)$ que se apresenta à entrada do sistema degradado da forma mostrada na figura 1.



- a) Indique os 2 tipos de interferência presentes no sinal.
 b) Projecte $H_1(\Omega)$ de modo a retirar a interferência de baixa frequência. Justifique.
 c) Que alterações efectuaria em $H_1(\Omega)$ para que ambas as interferências fossem retiradas do sinal. Considere que a frequência de amostragem é 500Hz. Justifique.

- d) Determine a equação de diferenças do sistema e codifique em Matlab o filtro $H_1(\Omega)$. Justifique.
- e) Suponha que o amostrador ideal é substituído pelo amostrador real. Que alterações efectuará em $H_1(\Omega)$ para compensar o efeito do amostrador real. Justifique.
- f) Represente H_1 em termos de transformada z, represente o diagrama de pólos e zeros do sistema H_1 e refira-se com base neste à causalidade e estabilidade do sistema. Justifique.

3. Considere o sistema LTI discreto cuja resposta impulsional é:

$$h[n] = \left(\frac{1}{3}\right)^n u[n-1]$$

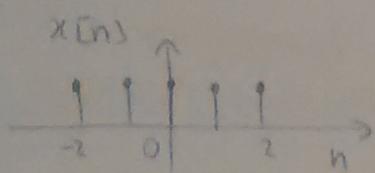
- a) Determine a transformada z da resposta impulsional do sistema.
- b) Determine a equação de diferenças do sistema.
- c) Determine a resposta do sistema à entrada

$$x[n] = \left(\frac{1}{2}\right)^n u[n]$$

- d) Determine a entrada do sistema cuja saída é

$$y[n] - n\left(\frac{1}{3}\right)^n u[n] - \left(\frac{1}{3}\right)^n u[n]$$

1)

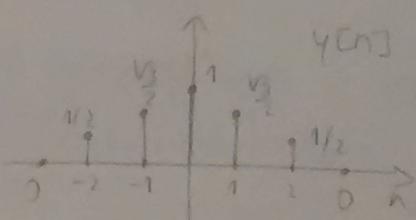


$$y[n] = \cos(\omega_0 n / 12) \cdot x[n]$$

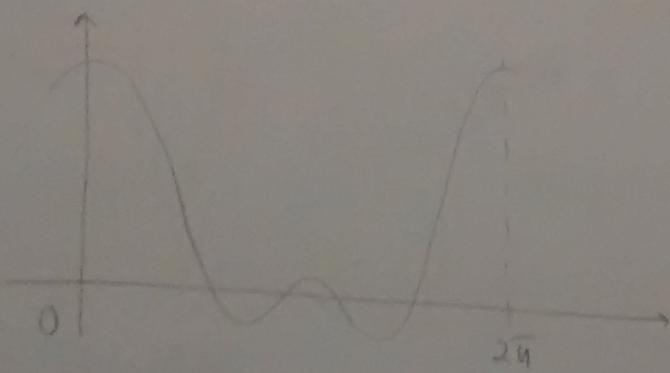
$$x[n] = \begin{cases} 1, & n < 0 \\ 0, & n \geq 0 \end{cases}$$

a) Representar módulo e fase de $y(n)$, e $y[n]$

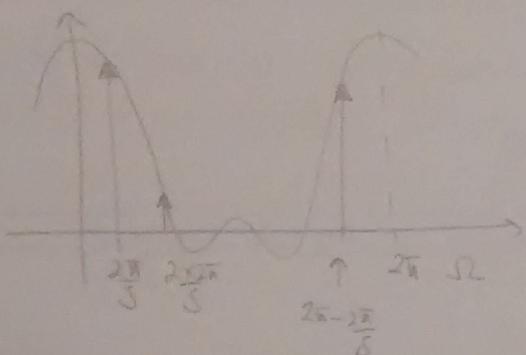
$$\begin{aligned} n = -2 &\rightarrow \cos(-2 \cdot 2\pi / 12) = \cos(-\pi/3) = -1/2 \\ n = -1 &\rightarrow \cos(-\pi/12) = \cos(-\pi/6) = -\sqrt{3}/2 \\ n = 0 &\rightarrow \cos(0) = 1 \end{aligned}$$



$$\begin{aligned} y(n) &= \sum_{n=0}^{\infty} y[n] e^{-j\omega n} \\ &= \frac{1}{2} e^{j\omega n=2} + \frac{\sqrt{3}}{2} e^{j\omega n=1} + 1 e^{j\omega n=0} + \frac{\sqrt{3}}{2} e^{-j\omega n=1} + \frac{1}{2} e^{-j\omega n=2} \\ &= \frac{e^{j2\omega} - e^{-j2\omega}}{2} + \sqrt{3} \frac{e^{jn\omega} - e^{-jn\omega}}{2} + 1 \\ &= \cos(2\omega) + \sqrt{3} \cos(n\omega) + 1 \end{aligned}$$

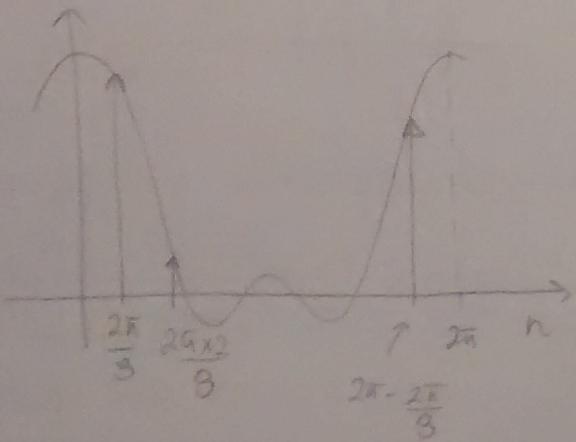


b. Diga o que entende por DFT, represente $y[n]$ por 5 pontos.



A DFT, ou transformada de Fourier discreta, torna processável algum sinal discreto com períodos e frequências limitados, através da DTFT.

c. Diga o que entende por FFT, represente $y[n]$ em mais de 5 pontos



A FFT, ou "Fast Fourier Transform", é o algoritmo de cálculo rápido da DTFT. Neste algoritmo, o número de pontos é uma potência de base 2.

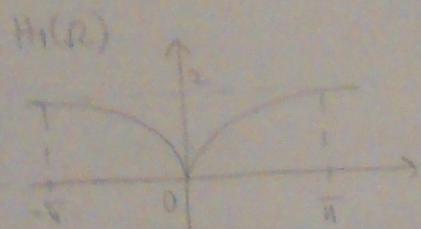
$$2^3 = 8 > 5 \quad \checkmark$$

2)

a. tipos de interferência do sinal

O sinal apresenta um círculo que é parâmetro da taxa frequência, e intertemposamente círculo à frequência de círculo de rede

b. projete $H_1(\Omega)$ de modo a conseguir rebaixar interferência de baixo f.



Aplicando um filtro passa-baixa, e removendo elinica as frequências em torno de zero

$$H_1(\Omega) = 1 - e^{-j\Omega}$$

$$H_1(0) = 1 - e^{-j0} = 1 - 1 = 0$$

$$H_1(\pi) = H_1(-\pi) = 1 - (-1) = 2$$

c. efectue alterações de modo a rebaixar ambos os frequências do sinal $\omega_s = 500 \text{ Hz}$.

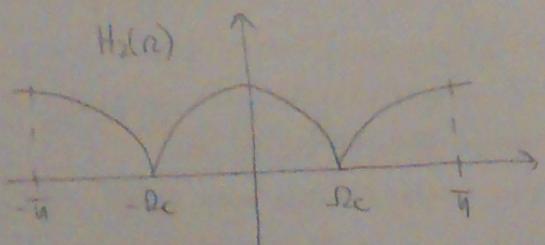
As baixas frequências já foram eliminadas devidamente ao filtro de linha anterior. Sabendo que $H(\Omega) = H_1(\Omega) H_2(\Omega)$, procederemos à modelização do filtro para frequência círculo de rede

$$H_2(\Omega) = (1 - \alpha e^{-j\Omega})(1 - \beta e^{j\Omega})$$

$$\rightarrow \alpha \rightarrow (1 - \alpha e^{-j\Omega})|_{\Omega=-\omega_c} = e^{-j\omega_c}$$

$$\rightarrow \beta \rightarrow (1 - \beta e^{j\Omega})|_{\Omega=\omega_c} = e^{j\omega_c}$$

$$\begin{aligned} H_2(\Omega) &= (1 - e^{-j\omega_c} \cdot e^{-j\Omega})(1 - e^{j\omega_c} \cdot e^{j\Omega}) \\ &= 1 - e^{j\omega_c} \cdot e^{-j\Omega} - e^{-j\omega_c} \cdot e^{j\Omega} + e^{-j\omega_c + j\Omega} \cdot e^{-j\Omega} \\ &= 1 - 2e^{-j\Omega} \left(\frac{e^{j\omega_c} + e^{-j\omega_c}}{2} \right) + e^{-j\Omega} \\ &= 1 - 2e^{-j\Omega} \cdot \cos(\omega_c) + e^{-j\Omega} \end{aligned}$$



junto dos 2 filtros

$$H(\Omega) = H_1(\Omega) H_2(\Omega)$$

$$= (1 - e^{-j\Omega})(1 - 2e^{-j\Omega} \cos(\omega_c) + e^{-2j\Omega})$$

$$= (1 - e^{j\Omega})(1 - 2e^{j\Omega} \cos(\frac{\pi}{5}) + e^{-2j\Omega})$$

$$\omega_s \rightarrow 500 \text{ Hz} = 2\pi \cdot 500$$

$$50 \text{ Hz} = \frac{2\pi}{500}$$

$$\omega_c \approx \frac{2\pi \times 50}{500}$$

d. desenhe a equação de diferenças e calcule $H(z)$ no zêlo

$$H(z) = (1-z^{-n})(1-2z^{-1}\cos(\pi/s) + z^{-2})$$

$$H(z) \approx Y(z)$$

$$H(z) = (1-z^{-n})(1-2z^{-1}\cos(\pi/s) + z^{-2})$$

$$Y(z)$$

$$y(z) = X(z)H(z) = (X(z) - x(0)z^{-1})(1-2z^{-1}\cos(\pi/s) + z^{-2})$$

$$= X(z) - X(z)2z^{-2}\cos(\pi/s) + X(z)z^{-2} - X(z)z^{-3}$$

$$+ X(z)z^{-2}2z^{-1}\cos(\pi/s) - X(z)z^{-1}z^{-2}$$

$$Y(z) = X(z) - 2\cos(\pi/s)(X(z)z^{-1} - X(z)z^{-2}) + X(z)z^2 - X(z)z^{-1} - X(z)z^{-2}$$

$$Y[n] = x[n] - 2\cos(\pi/s)[x[n-1] - x[n-2]] + x[n-2] - x[n-1] - x[n-3]$$

MAIN:

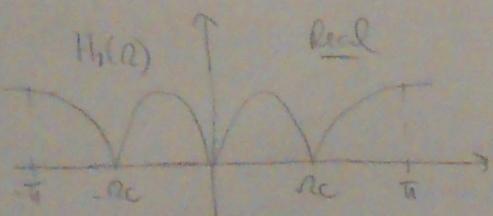
for i = 3 : length(x)

$$y(i) = x(i) - 2 * \cos(\pi/s)(x(i-1) - x(i-2)) + x(i-2) - x(i-1) - x(i-3)$$

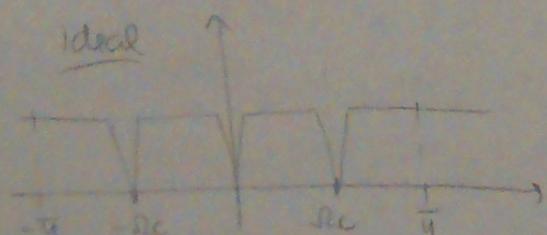
end

plot(y)

e. substituindo considerar Real pelo ideal, que alterações efetuaria;



A queda/corte no filtro Real não é tão abrupto, de modo que algumas frequências que se devem manter, podem por exemplo ser entaladas. Para compensar, adicionamos um polo compensador efetuando um dos zeros.



$$H(z) = \frac{(1-e^{jn})(1-e^{-jn}e^{-jn})(1-e^{jn}e^{-jn})}{(1-pe^{jn})(1-de^{jn}e^{-jn})(1-be^{jn}e^{-jn})}$$

Valores de p, d, b devem ser inferiores a 1, mas próximos de 1, para gerar um corte suave, compensando o efeito da zero.

3) SISTEMA LIT: Resposta Impulsional

$$h[n] = \left(\frac{1}{3}\right)^n \cdot u[n-1]$$

a. TRANSFORMADA da Resposta Impulsional: $(H(z))$

$$\begin{aligned} H(z) &= z^{-1} \{ h[n] \} \\ &= z^{-1} \left\{ \frac{1}{3} \cdot \left(\frac{1}{3}\right)^{n-1} u[n-1] \right\} = \frac{1}{3} \cdot \frac{1}{1 - \frac{1}{3}z^{-1}} z^{-1} \end{aligned}$$

b. EQUAÇÃO DE DIFERENÇAS $y[n]$

$$\frac{H(z)}{X(z)} = \frac{1}{3} \cdot \frac{1}{1 - \frac{1}{3}z^{-1}} \cdot z^{-1}$$

$$y(z) \left[1 - \frac{1}{3}z^{-1} \right] = X(z) \left[\frac{1}{3} \cdot z^{-1} \right]$$

$$\Leftrightarrow y(z) - \frac{y(z)}{3} z^{-1} = \frac{X(z)}{3} z^{-1}$$

$$\Leftrightarrow y[n] - \frac{1}{3} y[n-1] = \frac{1}{3} x[n-1]$$

$$\Leftrightarrow y[n] = \frac{1}{3} y[n-1] + \frac{1}{3} x[n-1]$$