

Processamento de Sinais em Tempo Discreto

- Prof. Dr. Samuel Lourenço Nogueira



Aula Anterior

- Teoria do Deslocamento para DFT
- Vazamento Espectral
- Harmônicos e a Transformada de Fourier

Conteúdo Programático

- Réplicas / Harmônicos de sinais
- Funcionamento da DFT

RÉPLICAS / HARMÔNICOS DO SINAL

Os sinais senoidais são periódicos, e portanto ao amostrá-lo, teremos repetições de suas frequências fundamentais.

$$x(t) = \cos(2\pi f t) = \cos(2\pi f t + 2\pi m), p/m = \text{inteiro}$$

$$x[n] = a \cdot \cos(2\pi f_0 n T_s + 2\pi k n + \phi) \quad \left\{ \begin{array}{l} \text{Assim } a \\ \text{Supondo} \\ a = 1 \\ \phi = 0 \end{array} \right.$$

$$x[n] = \cos(2\pi n (f \cdot T_s + k))$$

Subst. $T_s = 1/f_s$ f_s/f_s

$$x[n] = \cos(2\pi n (f_s/f_s + f_s/f_s \cdot k))$$

RÉPLICAS / HARMÔNICOS DO SINAL

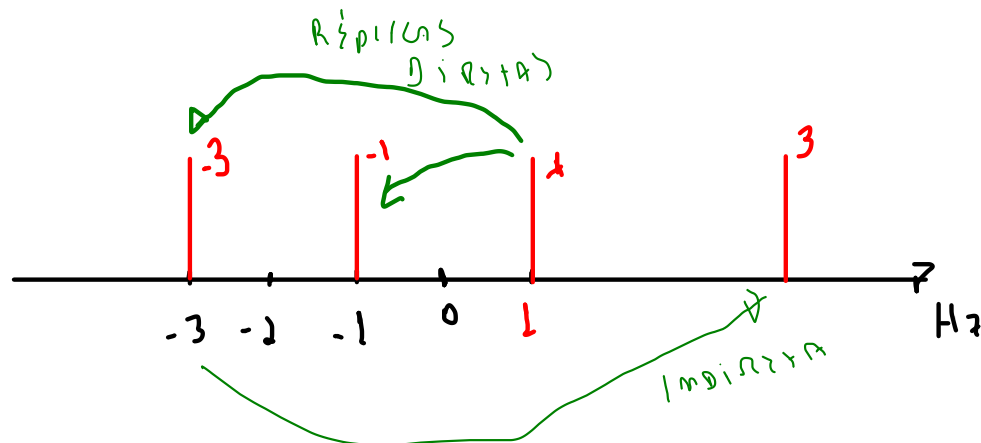
$$x[n] = \cos(2\pi n (f_0/f_s + f_s/f_s \cdot K)) \Rightarrow p/K = -L \Rightarrow x[n] = \cos(2\pi n (f_0 - f_s) \cdot T_s)$$

a) $f_0 = 1 \text{ Hz}, f_s = 4 \text{ Hz}, K = -1$

$$x[n] = \cos(2\pi n (-3) \cdot T_s) = \cos(2\pi n (3) T_s)$$

Replicas

Substitui $\cos(\theta) = \cos(-\theta)$



* Original

⇒ As Amplitudes só
distinhamos
 $1 \text{ e } -1 \text{ Hz}$

RÉPLICAS / HARMÔNICOS DO SINAL

✓ CASO, TESTE OS DEMAIS CASOS:

b) $f_0 = 2,5 \text{ Hz}$, $F_s = 8 \text{ Hz}$ e 10 Hz , $k = -1$

c) $f_0 = 3 \text{ Hz}$, $F_s = 4 \text{ Hz}$, $k = -1$ $\left(f_0 > F_s/2 ? \right)$

d) $f_0 = 5 \text{ Hz}$, $F_s = 4 \text{ Hz}$, $k = -1$ $\left(f_0 > F_s ? \right)$

myquist!

FUNCIONAMENTO DFT

Como a DFT seleciona as frequências de um sinal e as mapeia para análise?

$$x[n] = 2 \cdot \cos(2\pi f_m T_s n)$$

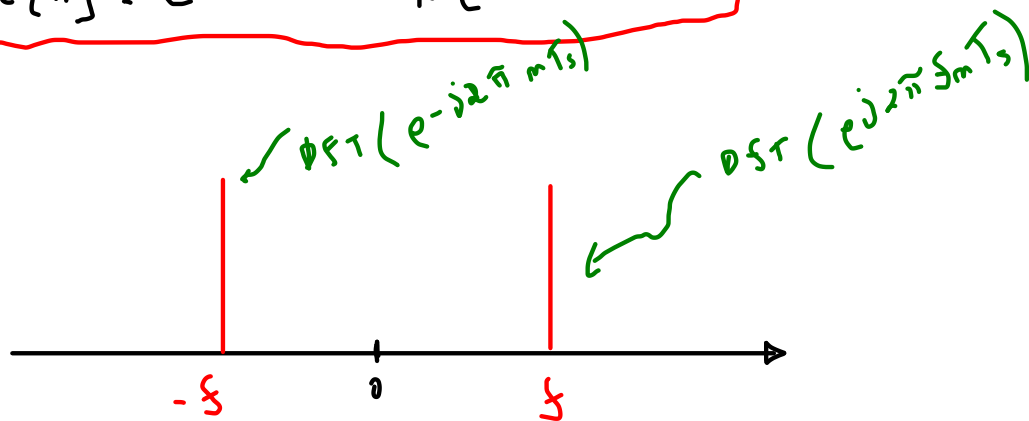
Substituindo

$$\cos(\theta) = \frac{1}{2} \cdot e^{j\theta} + \frac{1}{2} e^{-j\theta} \Rightarrow$$

$$\begin{cases} \text{Demostração} \\ e^{j\theta} + e^{-j\theta} = \end{cases}$$

formula Euler (p/ cos A)

$$x[n] = e^{j2\pi f_m T_s n} + e^{-j2\pi f_m T_s n}$$



FUNCIONAMENTO DFT

Considerando somente a parte positiva:

$$x[n] = e^{j2\pi f_m T_s}$$

$$\text{DFT} \Rightarrow X[m] = \sum_{n=0}^{N-1} x[n] \cdot e^{-j2\pi m \cdot n / N}$$

$$X[m] = \sum_{n=0}^{N-1} e^{j2\pi f_m T_s} \cdot e^{-j2\pi m \cdot n / N}$$

$$X[m] = \sum_{n=0}^{N-1} e^{j2\pi (f_m T_s - m \cdot n / N)}$$

$$f_{analiza}[m] = m \cdot f_s / N$$

1.1) Existe m , que coincide com $f_{analiza}$ do sinal.

$$X[m] = \sum_{n=0}^{N-1} e^{j2\pi (m \cdot f_s / N \cdot n - m \cdot n / N)}$$

$$X[m] = \sum_{n=0}^{N-1} 1 = N$$

temos conteúdo na posição que coincide com a f do sinal

FUNCIONAMENTO DFT

$$X[m] = \sum_{n=0}^{N-1} e^{j2\pi (f_m T_s - m \cdot n/N)}$$

$$f_{\text{amostragem}}[m] = m \cdot f_s / N$$

1.2) P/ os demais m não coincidentes
 $m \pm 1, m \pm 2, \dots$

$$X[m+1] = \sum_{n=0}^{N-1} e^{j2\pi (m \cdot f_s/N \cdot n T_s - (m+1) \cdot n/N)}$$

$$X[m+1] = \sum_{n=0}^N e^{-j2\pi n/N} \quad \sim \text{fórmula de Euler}$$

$$\text{considerar } N=4 \text{ (amostras)}$$

$$X[m+1] = e^0 + (\cos \pi/2 - j \sin \pi/2) + (\cos \pi - j \sin \pi) + (\cos 3\pi/2 - j \sin 3\pi/2)$$

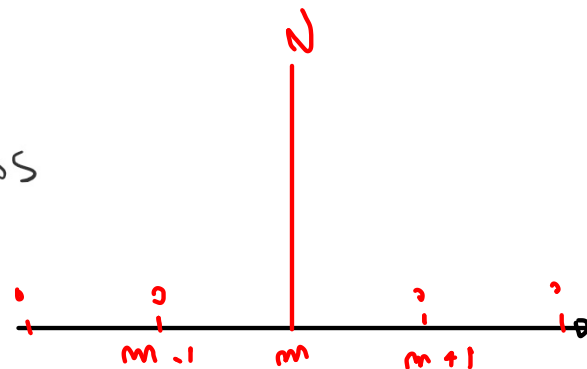
$$X[m+1] = 1 + (0 - j) + (-1) + (0 + j)$$

$$\begin{array}{c} \uparrow \\ \text{1} \\ \text{f} \rightarrow \text{R} \end{array} \quad \begin{array}{c} \rightarrow \\ \text{0-j} \end{array} \quad \begin{array}{c} \leftarrow \\ \text{0} \end{array} \quad \begin{array}{c} \leftarrow \\ \text{0+j} \end{array}$$

$$X[m+1] = 0$$

p/ CASA) verifique p/ os casos

$$\begin{aligned} X[m-1] &= 1 + j - 1 - j = 0 \\ X[m+2] &= 1 - 1 + 1 - 1 = 0 \end{aligned}$$



FUNCIONAMENTO DFT

2.1) $f \neq m \cdot F_s / N$, p / m inteiro

Exemplo: $f = 21 \text{ Hz}$, $N = 100$ amostras

$$F_s = 200 \text{ Hz}$$

$$\left\{ \begin{array}{l} m = 10 \Rightarrow f_{amostra} = 20 \text{ Hz} \\ m = 11 \Rightarrow \quad = 22 \text{ Hz} \end{array} \right.$$

$\therefore N$ existe m inteiro q
soma-se 21 Hz

Assim $p / f = 21 \text{ Hz}$

$$\underline{f} = (m + 0.5) \cdot F_s / N$$

DFT da parte positiva:

$$X[m] = \sum_{n=0}^{N-1} e^{j2\pi(fmT_s - mn/N)}$$

$$X[m+0.5] = \sum_{n=0}^{N-1} e^{j2\pi 0.5 n / N}$$

Para testar valores considere:

>> N = 8;

>> n = 0:N-1;

>> comp_dft = sum(exp(2*j*pi*0.5*n/N));

>> abs(comp_dft)

$\leadsto \approx 5.13$ { é menor q $N=8$
é portanto mais
representa compres-
são (vazamento)

>> comp_dft = sum(exp(2*j*pi*k*0.5*n/N));\

>> abs(comp_dft)

$$\left\{ \begin{array}{l} k = 3 \Rightarrow 1.6 \\ k = 5 \Rightarrow 1.2 \\ k = 7 \Rightarrow 1.02 \end{array} \right.$$

Para um teste mais amplo, considere:

>> Topico5Exemplo1.m

Referências Bibliográficas

- Utilizados da aula:
 - WEEKS, M.; Processamento Digital de Sinais, utilizando Matlab® e Wavelets; 2a.ed., LTC, 2012. Processamento em tempo discreto de sinais. Capítulos: 4 e 6.
 - OPPENNHEIM, A. V. SHAFFER, R. W.; Processamento em Tempo Discreto de Sinais, 3a.ed., Pearson, 2013. Capítulos: 8 e 9.
 - Cohen, Mike X.; Fundamentals of Time-Frequency Analyses in Matlab/Octave. Sinc(x) press. Capítulo 4.