

# Aplicações de sinais



Prof. Raul T. Rato

DEEC - 2021

Considerações sobre Janelas ... 4

Começando:

Apresentação para a próxima aula:

Dedução do Kernel de Dirichlet

(DTFT do sinal K-N rectangular)

## Considerações sobre Janelas ... 4

Obra de referência: Understanding digital signal processing 3Ed, Lyons, 2011

DFT equation  
(rectangular form):  $\rightarrow$

$$X(m) = \sum_{n=0}^{N-1} x(n) [\cos(2\pi nm / N) - j \sin(2\pi nm / N)]$$

DFT equation  
(exponential form):  $\rightarrow$

$$X(m) = \sum_{n=0}^{N-1} x(n) e^{-j2\pi nm / N}$$

Outros autores preferem  
usar o  $k$ .

- $\rightarrow$   $X(m)$  = the  $m$ th DFT output component, i.e.,  $X(0), X(1), X(2), X(3)$ , etc.,  
 $m$  = the index of the DFT output in the frequency domain,  
 $m = 0, 1, 2, 3, \dots, N-1$ ,  
 $x(n)$  = the sequence of input samples,  $x(0), x(1), x(2), x(3)$ , etc.,  
 $n$  = the time-domain index of the input samples,  $n = 0, 1, 2, 3, \dots, N-1$ ,  
 $N$  = the number of samples of the input sequence and the number of frequency points in the DFT output.

$\rightarrow$  Notar que começa sempre em zero.

## Considerações sobre Janelas ... 4

sample and perform an 8-point DFT on a continuous input signal containing components at 1 kHz and 2 kHz, expressed as

$$x_{\text{in}}(t) = \sin(2\pi \cdot 1000 \cdot t) + 0.5\sin(2\pi \cdot 2000 \cdot t + 3\pi/4)$$

$$x(n) = x_{\text{in}}(nt_s) = \sin(2\pi \cdot 1000 \cdot nt_s) + 0.5\sin(2\pi \cdot 2000 \cdot nt_s + 3\pi/4)$$

$$f_s = 8000 \text{ samples/second} \longrightarrow \begin{array}{ll} x(0) = 0.3535, & x(1) = 0.3535, \\ x(2) = 0.6464, & x(3) = 1.0607, \\ x(4) = 0.3535, & x(5) = -1.0607, \\ x(6) = -1.3535, & x(7) = -0.3535. \end{array}$$

## Considerações sobre Janelas ... 4

Pode ser interpretado  
como um produto interno

$$\longrightarrow X(m) = \sum_{n=0}^{N-1} x(n) e^{-j2\pi nm/N}$$

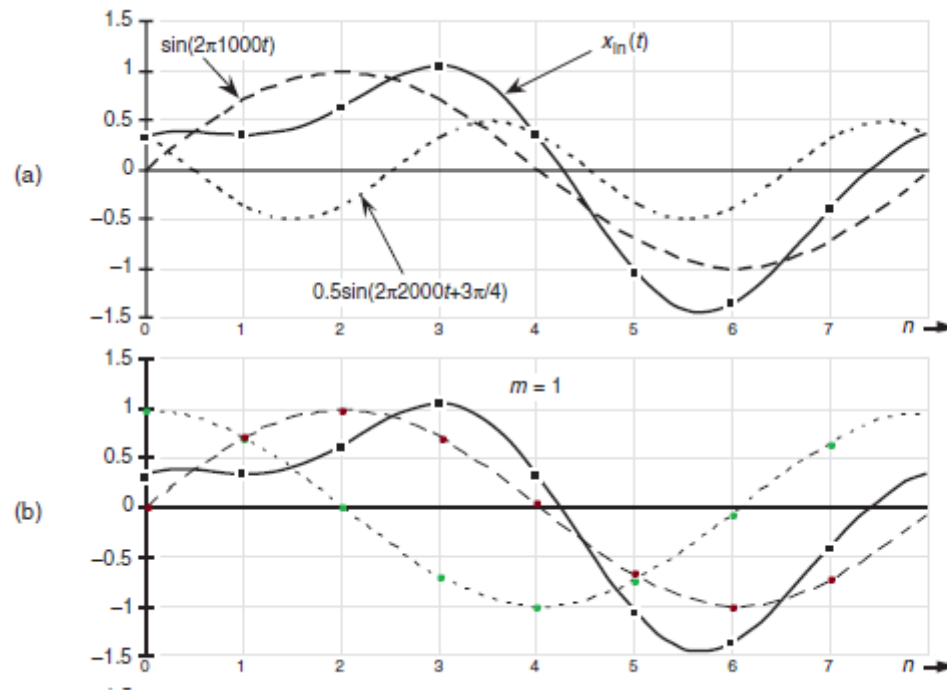
O escalar  $X(m)$  é o resultado do produto interno entre o vector  $x(n)$  e o vector  $e^{-j2\pi \frac{m}{N}}(n)$

O escalar  $X(m)$  é o resultado do produto interno entre o vector  $x(n)$  e o vector  $W_N^m(n)$

$$W_N^m \longleftrightarrow e^{-j2\pi \frac{m}{N}}$$

$$X(m) = \langle x | W_N^m \rangle$$

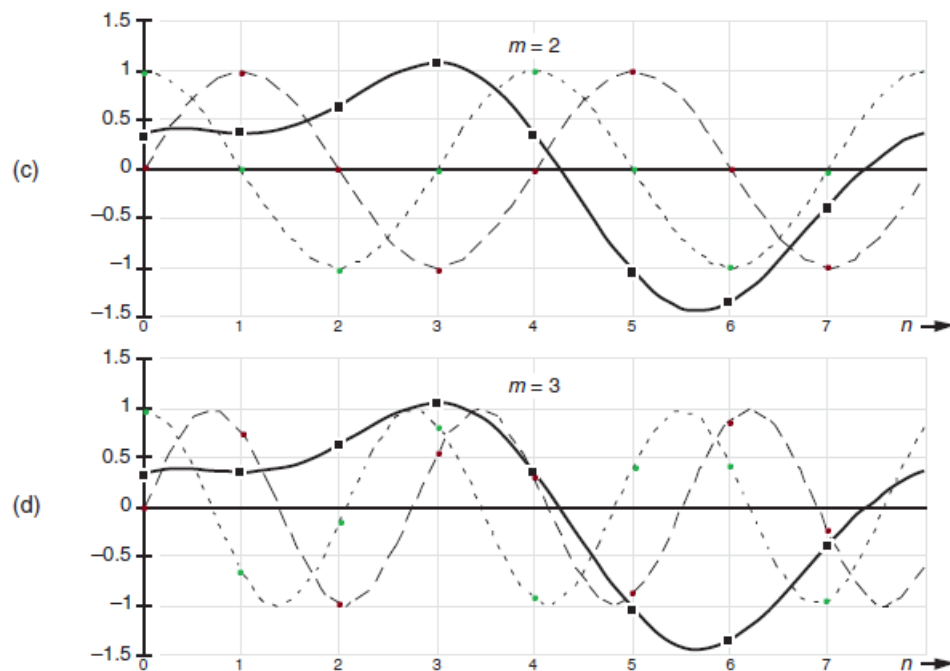
## Considerações sobre Janelas ... 4



— parte Real  
— parte Imaginária

(a) the input signal;  
(b) the input signal and the  $m = 1$

## Considerações sobre Janelas ... 4



— parte Real  
— parte Imaginária

(c) the input signal and the  $m = 2$

(d) the input signal and the  $m = 3$

## Considerações sobre Janelas ... 4

$$\begin{aligned}
 X(1) &= 0.3535 \cdot 1.0 & -j(0.3535 \cdot 0.0) & \leftarrow \text{this is the } n = 0 \text{ term} \\
 &+ 0.3535 \cdot 0.707 & -j(0.3535 \cdot 0.707) & \leftarrow \text{this is the } n = 1 \text{ term} \\
 &+ 0.6464 \cdot 0.0 & -j(0.6464 \cdot 1.0) & \leftarrow \text{this is the } n = 2 \text{ term} \\
 &+ 1.0607 \cdot -0.707 & -j(1.0607 \cdot 0.707) & \dots \\
 &+ 0.3535 \cdot -1.0 & -j(0.3535 \cdot 0.0) & \dots \\
 &- 1.0607 \cdot -0.707 & -j(-1.0607 \cdot -0.707) & \dots \\
 &- 1.3535 \cdot 0.0 & -j(-1.3535 \cdot -1.0) & \dots \\
 &- 0.3535 \cdot 0.707 & -j(-0.3535 \cdot -0.707) & \leftarrow \text{this is the } n = 7 \text{ term} \\
 \\
 &= 0.3535 & + j0.0 \\
 &+ 0.250 & -j0.250 \\
 &+ 0.0 & -j0.6464 \\
 &- 0.750 & -j0.750 \\
 &- 0.3535 & -j0.0 \\
 &+ 0.750 & -j0.750 \\
 &+ 0.0 & -j1.3535 \\
 &- 0.250 & -j0.250 \\
 \\
 &= 0.0 - j4.0 = 4 \angle -90^\circ.
 \end{aligned}$$

E assim por aí em diante,  $m = 2, 3, \dots, 7$ .

Daqui a necessidade de um algoritmo rápido ... .. FFT



## Considerações sobre Janelas ... 4

### Relações de simetria na DFT:

Simetrias pares: A parte real de  $X(m)$  é par.

O valor absoluto de  $X(m)$  é par.

Simetrias ímpares: A parte imaginária de  $X(m)$  é ímpar.

A fase de  $X(m)$  é ímpar.

### Relembrar:

$$\begin{aligned}
 s &= s_{\text{RE}} + s_{\text{RO}} + i s_{\text{IE}} + i s_{\text{IO}} \\
 \Downarrow \mathcal{F} &= \Downarrow \mathcal{F} + \Downarrow \mathcal{F} + \Downarrow \mathcal{F} + \Downarrow \mathcal{F} \\
 S &= S_{\text{RE}} + i S_{\text{IO}} + i S_{\text{IE}} + S_{\text{RO}}
 \end{aligned}
 \quad \begin{array}{l} \text{E : Even (Par)} \\ \text{O : Odd (Ímpar)} \end{array}$$

Num sinal real a parte ímpar no tempo dá  
origem à parte ímpar imaginária na frequência

## Considerações sobre Janelas ... 4

### Inversão espectral:

The discrete spectrum of any digital signal can be inverted by multiplying the signal's discrete-time samples by a sequence of alternating plus ones and minus ones (1, -1, 1, -1, etc.), indicated in the literature by the succinct expression  $(-1)^n$ .

in the DSP literature be aware that some clever authors may represent the  $(-1)^n$  sequence with its equivalent expressions of

$$(-1)^n = \cos(\pi n) = e^{j\pi n}$$

multiplication of real signal samples by  $(-1)^n$  flips the positive-frequency band of interest, from zero to  $+f_s/2$  Hz, where the center of the flipping is  $f_s/4$  Hz.

Likewise, the multiplication flips the negative frequency band of interest, from  $-f_s/2$  to zero Hz, where the center of the flipping is  $-f_s/4$  Hz.

---

Qualquer componente DC (zero Hz) presente será transladada para a frequência  $\pi$  ( $+f_s/2$ ) ou equivalentemente para  $-\pi$  ( $-f_s/2$ ).

A componente em  $\pi$  ( $f_s/2$ ) será a nova componente DC.

## Considerações sobre Janelas ... 4

**DFT LEAKAGE**

## Vazamento espectral, espalhamento espectral

DFTs are constrained to operate on a finite set of  $N$  input values, sampled at a sample rate of  $f_s$ , to produce an  $N$ -point transform whose discrete outputs are associated with the individual analytical frequencies  $f_{\text{analysis}}(m)$ , with

$$f_{\text{analysis}}(m) = \frac{mf_s}{N}, \text{ where } m = 0, 1, 2, \dots, N-1.$$

If the input has a signal component at some intermediate frequency between our analytical frequencies of  $mf_s/N$ , say  $1.5f_s/N$ , this input signal will show up to some degree in *all* of the  $N$  output analysis frequencies of our DFT!



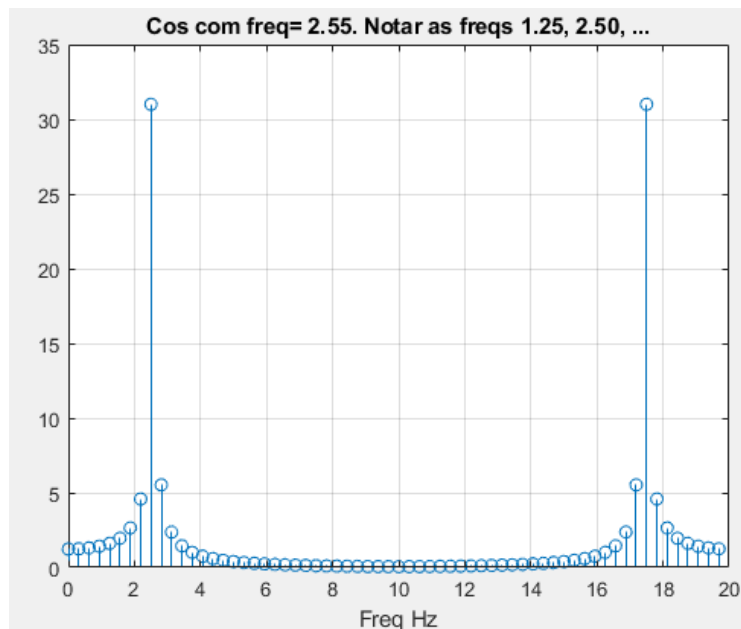
(Mostrar a animação em Matlab)

## Considerações sobre Janelas ... 4

```
1 - clear
2 - close all
3 - clc
4 - %
5 - qNN= 64;
6 - qFs= 20;
7 -
8 - bFreq= 0:0.05:(qFs/2);
9 -
10 - ktt= ((0:63)')/qFs;
11 - kff= qFs*( (0:(qNN-1))')/qNN ;
12 -
13 - for ff= bFreq
14 -     kSs= cos(2*pi*ff*ktt);
15 -     kSsfa= abs(fft(kSs));
16 -     stem(kff, kSsfa);
17 -     title(sprintf('Cos com freq= %4.2f. Notar as freqs 1.25, 2.50, ...', ff));
18 -     grid on
19 -     xlabel('Freq Hz');
20 -     pause
21 - end
22 -
23 -
```

Código para a animação em Matlab

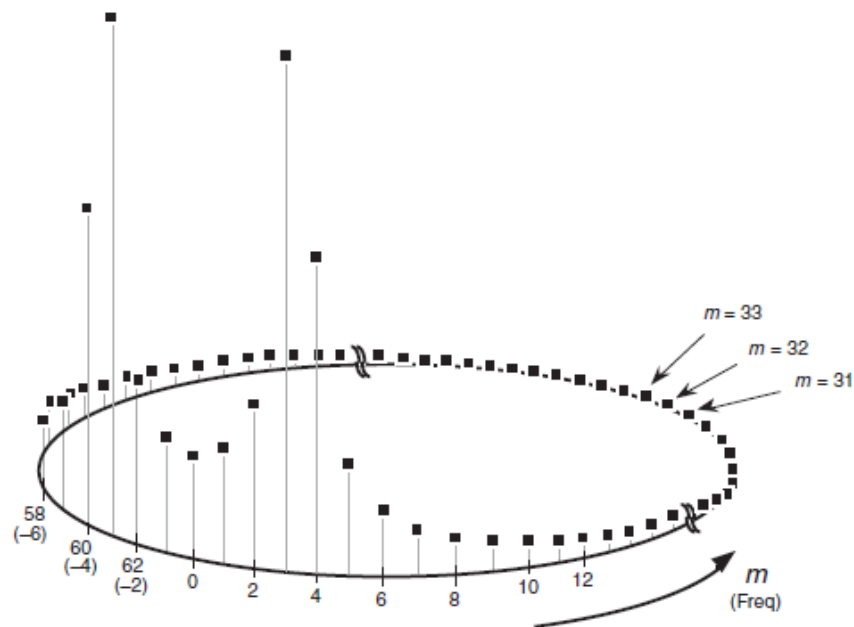
## Considerações sobre Janelas ... 4



We say that input  
signal energy shows up in all of the DFT's output *bins*.

Engineers often refer to  
DFT samples as “bins.” So when you see, or hear, the word *bin* it merely  
means a frequency-domain sample.

## Considerações sobre Janelas ... 4



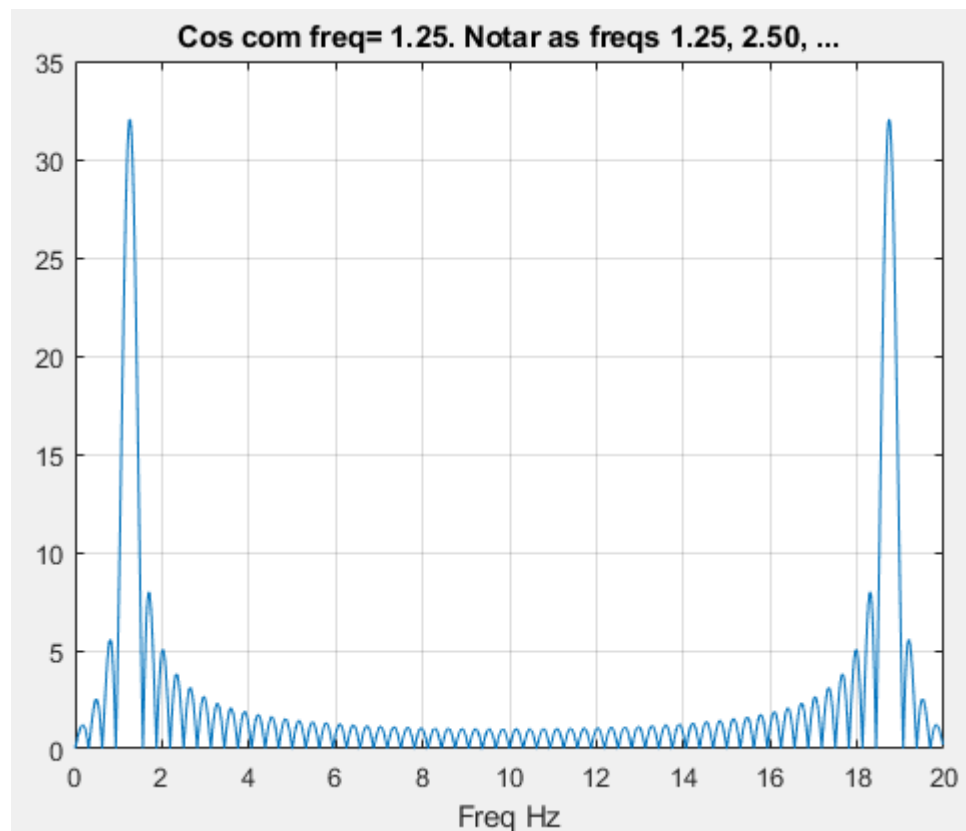
Cyclic representation of the DFT's spectral replication when the DFT input is 3.4 cycles per sample interval.

## Considerações sobre Janelas ... 4

```
1 - clear
2 - close all
3 - clc
4 - %
5 - qNN= 1024;
6 - qFs= 20;
7
8 - bFreq= 0:0.05:(qFs/2);
9
10 - ktt= ((0:63)')/qFs;
11 - kff= qFs* ( ((0:(qNN-1))')/qNN) ;
12
13 - for ff= bFreq
14 -     kSs= cos(2*pi*ff*ktt);
15 -     kSsfa= abs(fft(kSs, qNN));
16 -     plot(kff, kSsfa);
17 -     title(sprintf('Cos com freq= %4.2f. Notar as freqs 1.25, 2.50, ...', ff));
18 -     grid on
19 -     xlabel('Freq Hz');
20 -     pause
21 - end
22
```

Código para a animação em  
Matlab, mas com zero padding

## Considerações sobre Janelas ... 4





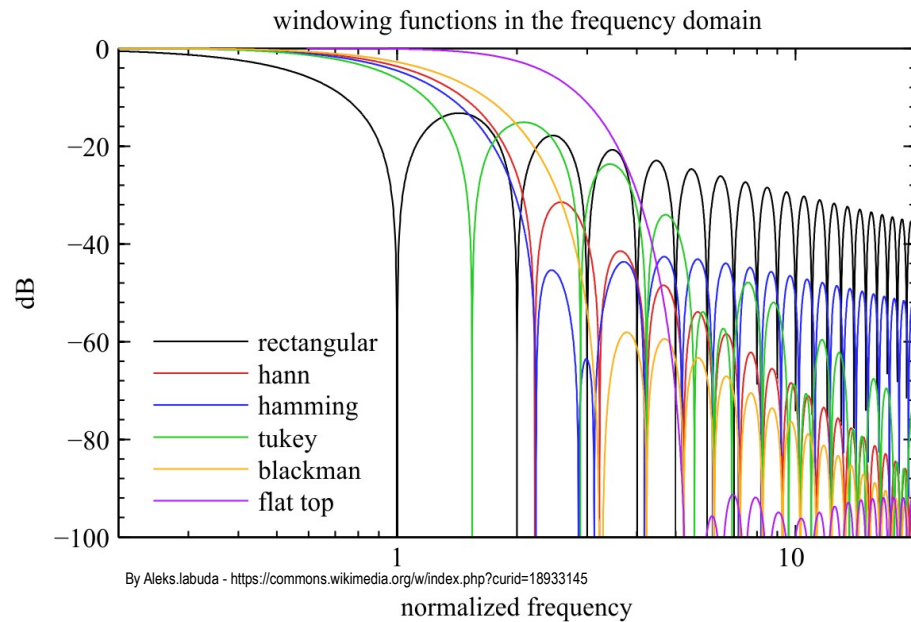
## Considerações sobre Janelas ... 4

Terminando:

Apresentação para a próxima aula: (13 Abr)

Mostre a animação do sinal desta aula  
quer com uma janela triangular  
quer com uma de Hann

## Considerações sobre Janelas ... 4



Janelas há muitas....

OBRIGADO