

efc5_221525

July 27, 2020

0.0.1 EA614 2020.1

0.1 EFC5

Aluno: Marcos Diaz

RA: 221525

0.1.1 Atividades

2 (a) Sequência $x[n]$ Preparação:

```
[33]: import numpy as np
import matplotlib.pyplot as plt
import scipy.signal as sgn
```

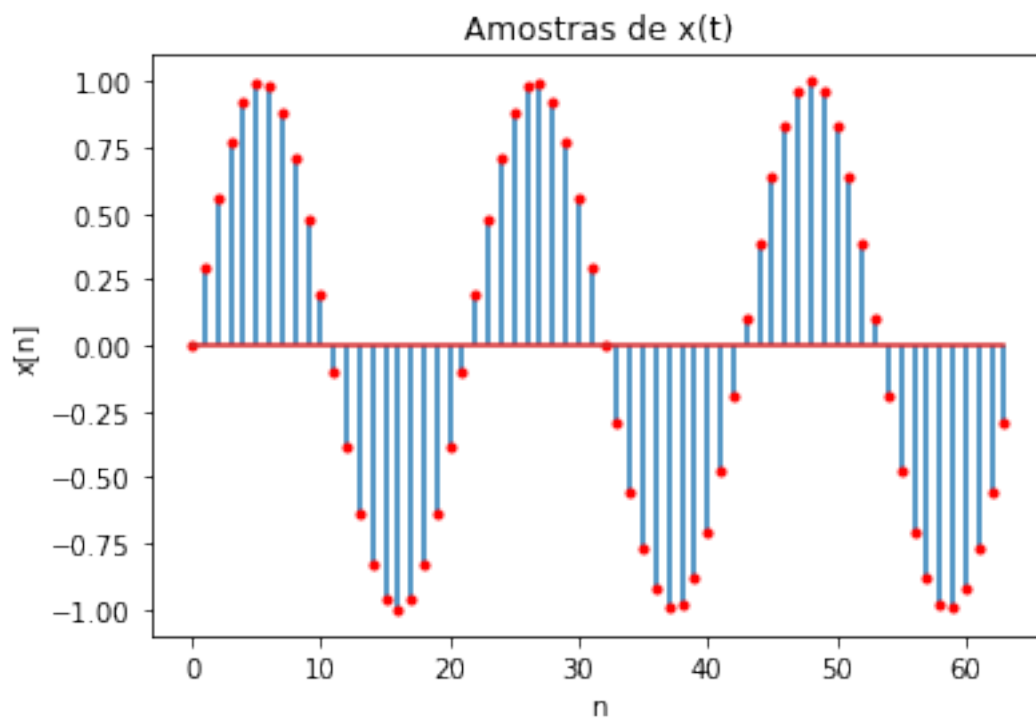
Domínio

```
[34]: f0 = 3
fs = 64
N = 64
n = np.linspace(0, N-1, N)
```

$x[n]$:

```
[35]: x = [np.sin(2*np.pi*f0*n/fs) for n in n]
```

```
[36]: plt.title("Amostras de  $x(t)$ ")
plt.xlabel("n")
plt.ylabel(" $x[n]$ ")
g = plt.stem(n, x, markerfmt='r.', linefmt=None, use_line_collection=True)
```



- $x[m] = \cos\left(2\pi \frac{f_0}{f_s} m\right) w_N[m]$
- $w_N[m] = \begin{cases} 1 & \text{se } 0 \leq m \leq N-1 \\ 0 & \text{c.c.} \end{cases}$ TRANSFORMADAS DE SINAIS DISCRETOS $X(e^{j\omega})$
- $\mathcal{F}\{x[m]\} = \frac{1}{2\pi} \mathcal{F}\left\{\cos\left(2\pi \frac{f_0}{f_s} m\right)\right\} * \mathcal{F}\{w_N[m]\}$
- $\mathcal{F}\left\{\cos\left(2\pi \frac{f_0}{f_s} m\right)\right\} = \mathcal{F}\{\cos(\omega_0 m)\}$
- $\mathcal{F}\left\{\frac{1}{2j} (e^{j\omega_0 m} - e^{-j\omega_0 m})\right\} = \frac{\pi}{j} \sum_{l=-\infty}^{\infty} [\delta(\omega - \omega_0 - 2\pi l) - \delta(\omega + \omega_0 - 2\pi l)]$
- $\mathcal{F}\{w_N[m]\} = \sum_{m=-\infty}^{\infty} w_N[m] e^{-j\omega m} = \sum_{m=0}^{N-1} e^{-j\omega m}$ SOMA DA PG
- $= \frac{e^{-j\omega(N-1)} - 1}{e^{-j\omega} - 1} = X_z(\omega)$
- $\mathcal{F}\{x[m]\} = \frac{1}{2\pi} X_z(\omega) * \frac{\pi}{j} \sum_{l=-\infty}^{\infty} [\delta(\omega - \omega_0 - 2\pi l) - \delta(\omega + \omega_0 - 2\pi l)]$
- $= \frac{1}{2j} \sum_{l=-\infty}^{\infty} (X_z(\omega - \omega_0 - 2\pi l) - X_z(\omega + \omega_0 - 2\pi l))$
- $= \frac{1}{2j} \sum_{l=-\infty}^{\infty} \left(\frac{e^{-j(\omega - \omega_0 - 2\pi l)(N-1)} - 1}{e^{-j(\omega - \omega_0 - 2\pi l)} - 1} - \frac{e^{-j(\omega + \omega_0 - 2\pi l)(N-1)} - 1}{e^{-j(\omega + \omega_0 - 2\pi l)} - 1} \right)$
- $= X(e^{j\omega})$

2 (b) Transformada de $x[n]$

2 (c) DFT É esperado um espectro imaginário e par, pois $x(t)$ é real e ímpar.

```
[37]: N=64
# X(K)
k = np.linspace(0, N-1, N)
dft_x = np.fft.fft(x, n=N)
omega = 2*np.pi/N*k
```

```

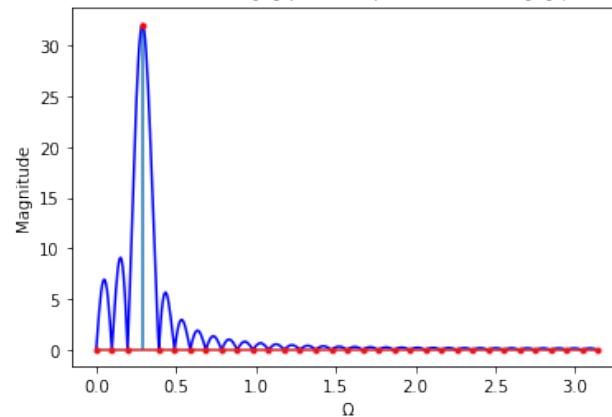
#  $X(e^{j\omega})$ 
w, h = sgn.freqz(x)

plt.title("Magnitudo da transformada do sinal discreto x[n] (em azul) e da DFT de x[n] (em vermelho), com N=64 pontos")
plt.xlabel(" $\Omega$ ")
plt.ylabel("Magnitude")

g2 = plt.plot(w, np.abs(h), 'b')
g = plt.stem(omega[:int(N/2)+1], np.abs(dft_x)[:int(N/2)+1], markerfmt='r.', use_line_collection=True)

```

Magnitudo da transformada do sinal discreto x[n] (em azul) e da DFT de x[n] (em vermelho), com N=64 pontos



(Utilizei a função plot() para o gráfico da transformada de sinal discreto (em azul) para aproximar seu caráter contínuo, ainda que, por ser uma transformada digital, ela também seja contínua)

Vemos que a DFT apresenta uma única frequência dominante (em $2\pi \frac{f_o}{f_s}$, aproximadamente 0,3), apresentando uma forma igual à da resposta em frequência da senoide analógica ($|H(j\omega)|$). Isso ocorreu pois o número de pontos da DFT é igual ao tamanho do sinal discreto, ou seja, para a transformada o sinal discreto limitado é uma janela de um sinal discreto ilimitado no tempo.

Já a forma da transformada contínua do sinal discreto apresenta uma forma próxima da função sinc em torno da frequência fundamental da senoide. Isso é explicado pois a transformada considera que o sinal é uma multiplicação da senoide por uma janela retangular, cuja transformada é a função sinc.

Nota-se aqui uma diferença importante entre a transformada de tempo discreto e a DFT: a primeira admite que o sinal discreto representa o único intervalo não nulo do sinal; a segunda considera que esse sinal discreto é uma janela de um sinal que se estende periodicamente até o infinito.

2 (d) DFT com 2N pontos

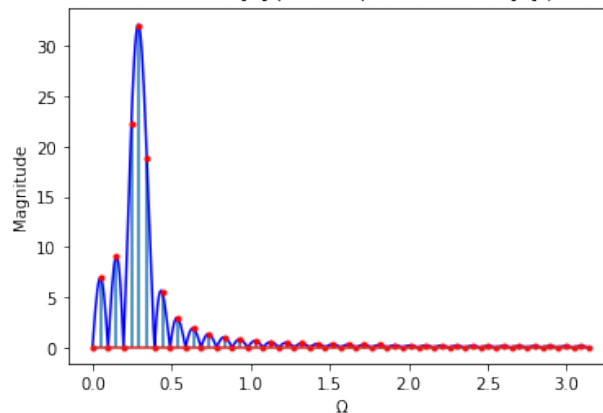
```
[38]: N=128
# X(K)
k = np.linspace(0, N-1, N)
dft_x = np.fft.fft(x, n=N)
omega = 2*np.pi/N*k

#  $X(e^{j\omega})$ 
w, h = sgn.freqz(x)

plt.title("Magnitude da transformada do sinal discreto x[n] (em azul) e da DFT de x[n] (em vermelho), com N=128 pontos")
plt.xlabel(" $\Omega$ ")
plt.ylabel("Magnitude")

g2 = plt.plot(w, np.abs(h), 'b')
g = plt.stem(omega[:int(N/2)+1], np.abs(dft_x)[:int(N/2)+1], markerfmt='r.', linefmt=None, use_line_collection=True)
```

Magnitude da transformada do sinal discreto x[n] (em azul) e da DFT de x[n] (em vermelho), com N=128 pontos



É visível que a DFT representa amostras da transformada para tempo discreto e o espectro obtido não é mais representativo da resposta em frequência da senoide analógica.

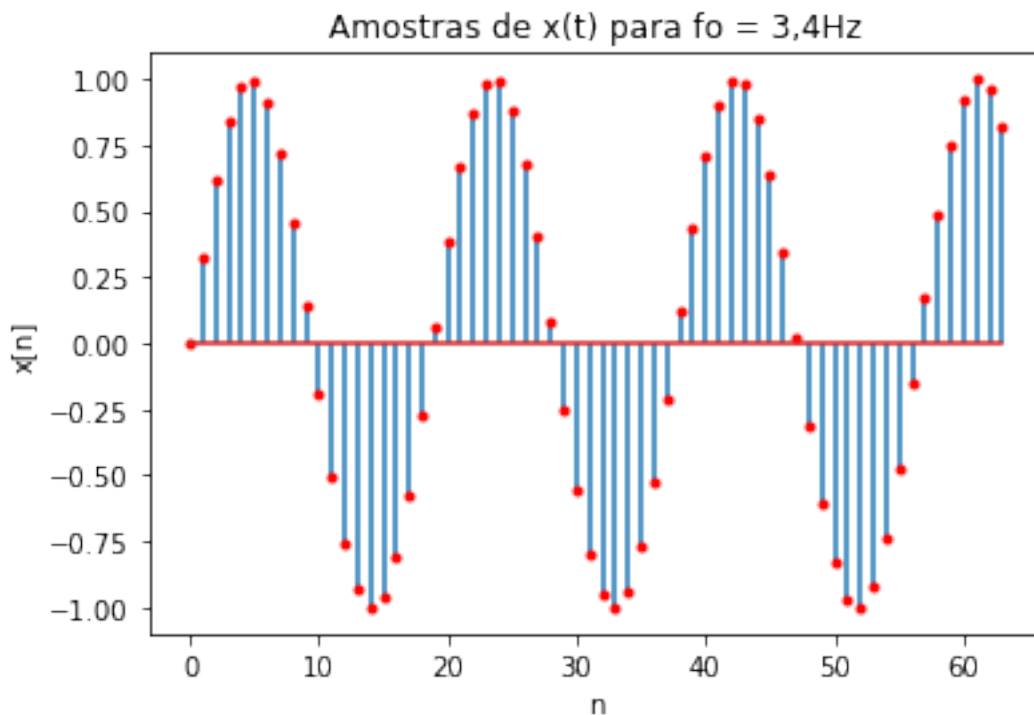
Isso ocorre pois agora, com $N > M$, o sinal de entrada tem “zero padding”, ou seja, é uma janela de uma função descontínua com valores nulos nos instantes pós $n=64$. Ou seja, a DFT não mais aproxima o espectro da senoide analógica pura, mas sim o espectro de uma senóide com anulamentos periódicos. Assim, torna-se somente uma amostragem da transformada de tempo contínuo.

A transformada de tempo discreto não muda, pois ela sempre considerou o sinal discreto como único intervalo de tempo com magnitude não nula, diferente da DFT que considera janelas.

2 (e) Nova frequência fundamental

```
[39]: f0 = 3.4
x2 = [np.sin(2*np.pi*f0*n/fs) for n in n]
```

```
[40]: plt.title("Amostras de x(t) para fo = 3,4Hz")
plt.xlabel("n")
plt.ylabel("x[n]")
g = plt.stem(n, x2, markerfmt='r.', linefmt=None, use_line_collection=True)
```



Percebe-se que a janela escolhida não respeita o novo período da senoide. Observa-se também períodos incompletos na amostra.

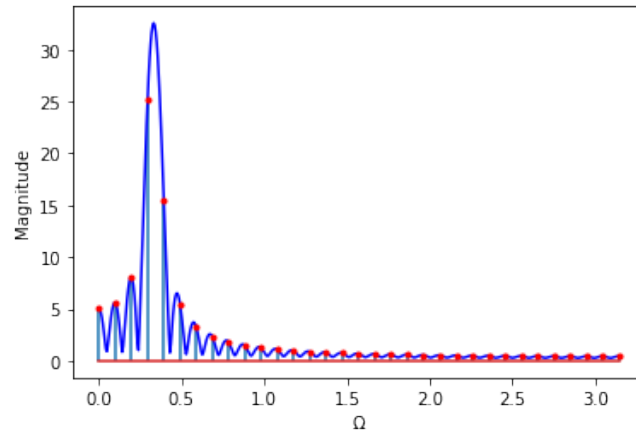
```
[41]: N=64
# X(K)
k = np.linspace(0, N-1, N)
dft_x = np.fft.fft(x2, n=N)
omega = 2*np.pi/N*k

# X(e^{j*omega})
w, h = sgn.freqz(x2)

plt.title("Magnitude da tranformada do sinal discreto x[n] (em azul) e da DFT_
↳ de x[n] (em vermelho), com fo=3,4Hz")
plt.xlabel("Ω")
plt.ylabel("Magnitude")
```

```
g2 = plt.plot(w, np.abs(h), 'b')
g = plt.stem(omega[:int(N/2)+1], np.abs(dft_x)[:int(N/2)+1], markerfmt='r.', □
→linefmt=None, use_line_collection=True)
```

Magnitude da transformada do sinal discreto $x[n]$ (em azul) e da DFT de $x[n]$ (em vermelho), com $f_0=3,4\text{Hz}$



Observamos que a DFT não aproxima mais a transformada de tempo discreto, já que seu valor máximo não mais se encontra na frequência fundamental de 3,4Hz. Isso ocorre pois a janela contém períodos não inteiros nas extremidades, de modo que o sinal que a DFT tenta transformar não é uma amostragem da senoíde pura, mas um sinal deformado.

(A deformação fica clara se imaginarmos que uma réplica do sinal $x[n]$ está adjacente ao ponto $n=63$, de modo que coexistem dois arcos positivos da senoíde adjacentes)