## EFC1 - Sistemas LIT e Convolução

Rafael Gonçalves (RA:186062)

March 21, 2018

## Parte Teórica

**a**)

Dado que:

- (A) h[n] é não nulo em [0, D-1], então h[n-k] é não nulo para n em [k, D+k-1].
- (B) s[k] é não nulo em [0, K-1].
- (C) Para todo n:

$$x[n] = \sum_{k=-\infty}^{\infty} s[k]h[n-k]$$

Por (C), x[n] é não nulo quando tanto s[k] quanto h[n-k] são não nulos.

Por (A), para cada k, x[n] é não nulo para  $k \le n \le k + D - 1$ .

Por (B), para x[n] ser não nulo k está limitado tal que  $0 \le k \le K-1$ .

Definindo:

$$x_k[n,k], \quad k \le n \le D-1+k \quad \text{e} \quad k = 1, 2, ..., K-1$$
 (1)

Ou seja:

 $x_0$  é não nulo se  $n \in [0, D-1+0] = [0, D-1]$ 

 $x_1$  é não nulo se  $n \in [1, D - 1 + 1] = [1, D]$ 

...

$$x_{K-1}$$
é não nulo se  $n \in [K-1,D-1+K-1] = [K-1,D+K-2]$ 

Como  $x[n] = \sum_{k=-\infty}^{\infty} x_k$  então x[n] é não nulo no intervalo em que pelo menos um  $x_k$  é não nulo. E isso pode ser expresso como a união dos intervalos em que  $x_k$ , k = 1, 2, ...K - 1 é não nulo:

$$n = [0, D-1] \cup [1, D-1+1] \cup \dots \cup [K-1, D-1+K-1]$$
(2)

Então:

$$0 \le n \le K + D - 2 \tag{3}$$

O que representa um número de amostras igual a:

$$P = K + D - 1 \tag{4}$$

b)

Dado

$$\mathbf{x} = \mathbf{H}\mathbf{s} \tag{5}$$

$$\mathbf{x} = [x_0, x_1, ... x_{P-1}]^T \tag{6}$$

$$\mathbf{x} = [x_0, x_1, ... x_{P-1}]^T$$
 
$$\mathbf{x} \in \mathbb{R}^{P \times 1}, \quad \mathbf{H} \in \mathbb{R}^{P \times K}, \quad \mathbf{s} \in \mathbb{R}^{K \times 1}$$

Temos

$$x_i = \sum_{k=0}^{K-1} h_{ik} s_k, \quad i = 0, 1, \dots P - 1$$
 (7)

Para que  $x_i$  seja igual a x[n]:

$$x_{i} = \sum_{k=0}^{K-1} h_{ik} s_{k} = \sum_{k=-\infty}^{\infty} s[k] h[n-k] = x[n]$$
(8)

Como:

$$\sum_{k=-\infty}^{-1} s[k]h[n-k] = \sum_{k=K}^{\infty} s[k]h[n-k] = 0$$
(9)

$$s_k = s[k] \tag{10}$$

Então:

$$x_i = \sum_{k=0}^{K-1} h_{ik} s[k] = \sum_{k=0}^{K-1} h[n-k] s[k] = x[n]$$
(11)

$$h_{ik} = h[n-k], \quad i = n \tag{12}$$

$$\mathbf{H} = \begin{bmatrix} h[0-0] & h[0-1] & \cdots & h[0-(K-1)] \\ h[1-0] & h[1-1] & \cdots & h[1-(K-1)] \\ \vdots & \vdots & \ddots & \vdots \\ h[P-1-0] & h[P-1-1] & \cdots & h[P-1-(K-1)] \end{bmatrix}$$
(13)

$$\mathbf{H} = \begin{bmatrix} h[0] & h[-1] & \cdots & h[1-K] \\ h[1] & h[0] & \cdots & h[2-K] \\ \vdots & \vdots & \ddots & \vdots \\ h[P-1] & h[P-2] & \cdots & h[P-K] \end{bmatrix}$$
(14)

Com cada elemento  $h_{ij}=0$  para todo i,j se i-j<0 ou  $i-j\geq D$ 

## Parte Computacional

 $\mathbf{c})$ 

Como:

$$x[n] = s[n] - 0.5s[n-1]$$
(15)

Se substituirmos  $s[n] = \delta[n]$  em (15), então:

$$h[n] = \delta[n] - 0.5\delta[n-1] \tag{16}$$

Ou ainda:

$$\mathbf{h} = [1, -0.5] \tag{17}$$

d)

Supondo:

$$y = Wx = s \tag{18}$$

$$\mathbf{x} = \mathbf{H}\mathbf{s} \tag{19}$$

Temos:

$$y = WHs = s \tag{20}$$

Portanto a resposta combinada é:

$$\mathbf{WH} = \mathbf{I} = \begin{bmatrix} 1 & 0 & \cdots & 0 \\ 0 & 1 & \cdots & 0 \\ \vdots & \vdots & \ddots & \vdots \\ 0 & 0 & \cdots & 1 \end{bmatrix}$$
 (21)

E a saída do sistema é:

$$y = Is = s \tag{22}$$

**e**)

Rotina para implementação de forma vetorial de convolução (em python 3):

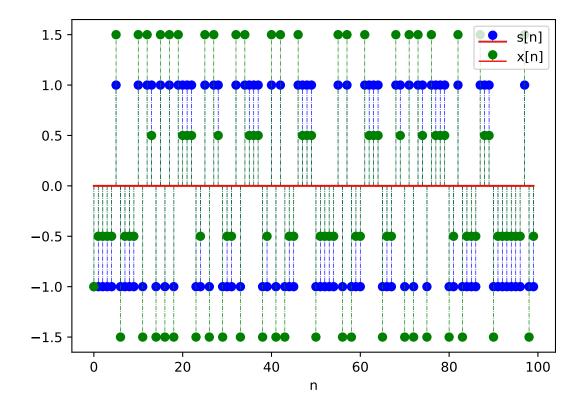
```
import numpy as np
# convolucao
def conv(h, x):
    H = getH(h, x)
    return np.dot(H, x)
# construcao da matriz H a partir de h (resposta ao impulso) e x (entrada)
def getH(h, x):
    K = len(x)
    D = len(h)
    P = K + D - 1
    H = np.zeros([P,K])
    for i in range(P):
        for j in range(K):
            if (i - j) in range(D):
                H[i,j] = h[(i-j)]
            else:
                H[i,j] = 0
    return H
h = np.array([[1], [-0.5]])
w1 = np.array([1,0.5,0.5**2,0.5**3,0.5**4])
w2 = np.array([1,1.5,0.7,-0.2, 0.3])
print("w1:", '\n', conv(w1, h))
## w1:
              ]
   [[ 1.
   [ 0.
             ]
##
##
  [ 0.
             ]
  [ 0.
             ]
##
##
   [ 0.
             ]
## [-0.03125]]
print("w2:", '\n', conv(w2, h))
## w2:
  [[ 1. ]
##
   [1.]
##
   [-0.05]
## [-0.55]
##
  [0.4]
   [-0.15]
```

Estamos buscando construir um sistema (com resposta ao impulso w[n], e entrada x[n]) que devolva um sinal o mais semelhante possível com o sinal inicial sem o ruído (sinal s[n]). Como h é a resposta quando  $s[n] = \delta[n]$  então a saída y deveria ser igual a  $\delta[n]$  (w[n] = 1 para n = 0 e w[n] = 0 para  $n \neq 0$ ).

O filtro w1 apresentou uma resposta muito próxima ao ideal (valor 1 em n = 0, e zero para todos os outros valores de n). Já o filtro w2 não apresentou uma boa resposta.

f)

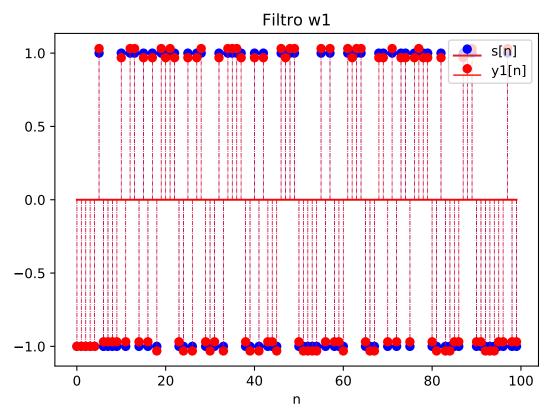
```
# funcao signum
sign = lambda X: [e/abs(e) for e in X[0,:]]
# 100 amostras
s = np.array(sign(np.random.randn(1,100)))
x = conv(h,s)
import matplotlib.pyplot as plt
import numpy as np
n = np.linspace(0, 99, 100)
markerline1, stemlines1, baseline = plt.stem(n, s, '-.')
markerline2, stemlines2, baseline = plt.stem(n, x[:-1], '-.')
plt.setp(baseline, 'color', 'r', 'linewidth', 1)
plt.setp(stemlines1, 'color', 'b', 'linewidth', 0.5)
plt.setp(stemlines2, 'color', 'g', 'linewidth', 0.5)
plt.setp(markerline1, 'color', 'b', 'linewidth', 1)
plt.setp(markerline2, 'color', 'g', 'linewidth', 1)
plt.xlabel('n')
plt.legend(['s[n]', 'x[n]'], loc=1)
plt.show()
```



 $\mathbf{g}$ 

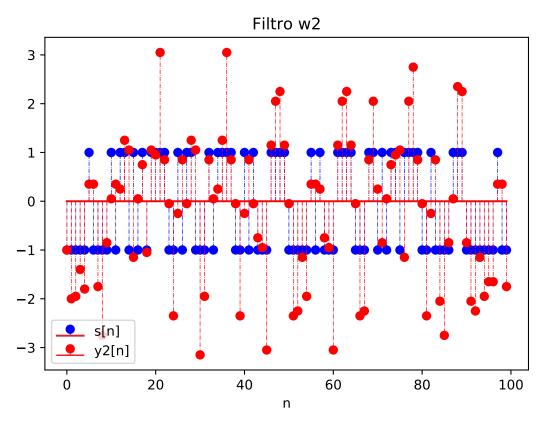
```
y1 = conv(w1,x)
y2 = conv(w2,x)

plt.clf()
n = np.linspace(0, 99, 100)
markerline1, stemlines1, baseline = plt.stem(n, s, '-.')
markerline2, stemlines2, baseline = plt.stem(n, y1[:100], '-.')
plt.setp(baseline, 'color', 'r', 'linewidth', 1)
plt.setp(stemlines1, 'color', 'b', 'linewidth', 0.5)
plt.setp(stemlines2, 'color', 'r', 'linewidth', 0.5)
plt.setp(markerline1, 'color', 'b', 'linewidth', 1)
plt.setp(markerline2, 'color', 'r', 'linewidth', 1)
plt.title('Filtro w1')
plt.xlabel('n')
plt.legend(['s[n]', 'y1[n]'], loc=1)
plt.show()
```



```
plt.clf()
markerline1, stemlines1, baseline = plt.stem(n, s, '-.')
markerline2, stemlines2, baseline = plt.stem(n, y2[:100], '-.')
plt.setp(baseline, 'color', 'r', 'linewidth', 1)
plt.setp(stemlines1, 'color', 'b', 'linewidth', 0.5)
plt.setp(stemlines2, 'color', 'r', 'linewidth', 0.5)
plt.setp(markerline1, 'color', 'b', 'linewidth', 1)
```

```
plt.setp(markerline2, 'color', 'r', 'linewidth', 1)
plt.title('Filtro w2')
plt.xlabel('n')
plt.legend(['s[n]', 'y2[n]'], loc=3)
plt.show()
```



Com base nos gráficos a saída que mais se aparenta com s[n] é a saída y1[n] (distância entre os pontos de y[n] e s[n] para um mesmo n é menor para y[n] = y1[n]).

## h)

Uma possível medida seria o MSE (Mean Squared Error), pois considera os erros para mais ou para menos com a mesma medida.

$$E = \frac{1}{N} \sum_{i=0}^{N} (s_i - y_i)^2$$
 (23)

```
mse = lambda A, B: sum([(e-f)**2 for e, f in zip(A,B)])/len(A)
print("MSE de y1: ", mse(s,y1))

## MSE de y1: 0.000927734375
print("MSE de y2: ", mse(s,y2))
```

## MSE de y2: 1.2956000000000003

Com base nos valore para o MSE, podemos ver que a saída y2[n] é muito mais próxima da entrada s[n] do que a saída y2[n] (erro entre a saída e o sinal s é menor para y2).

i)

O filtro w<br/>1 é mais adequado na tarefa de equalização. Tanto pelos gráficos, quanto pelo resultado do MSE, temos que o filtro <br/> w1 obtém resultados muito melhores na tarefa de aproximar a saída <br/> y[n] em relação à entrada s[n].