Aula 5

Ana Gonçalves

Universidade Federal de Minas Gerais

I. Tutorial 5 - Letra a

Sabe-se que a transformada de Z pode ser escrita, de forma compactada como:

$$X(z) = \sum_{n = -\infty}^{\infty} x[n] * z^{-n}$$
 (1)

A linha 9 do código abaixo tem sua implementação no matlab

```
1 clear;
2 close all;
3 clc;
4
5 syms n z
6 h = [0 1 2 3 2 1 0]; % h[n] representa uma resposta impulsiva
7 n = 0: length(h)-1; % n e sym por ser funcao de x
8 stem(n, h); xlabel('n');
9 H = sum(h.*(z.^-n)); % Que equacao e implementada aqui?
10 pretty(H);
```

A saída gerada essa abaixo.

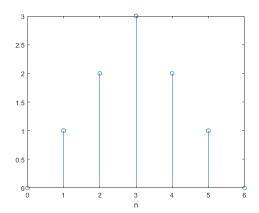


Figura 1: Gráfico gerado

| Command Window | | | | | |
|----------------|---|---|---|---|---|
| 1 | | 2 | 3 | 2 | 1 |
| _ | + | + | + | + | |
| z | | 2 | 3 | 4 | 5 |
| | | z | Z | z | z |

Figura 2: Command Windows

A relação entre uma equação a diferenças finitas e uma função de transferência de um sinal de tempo discreto pode ser estudada aplicando-se a transformada Z, relativa a um sistema de 1ª ordem:

$$y[n] = a_0 x[n] + b_1 y[n-1]$$

$$\updownarrow z$$

$$Y(z) = a_0 X(z) + b_1 Y(z) \cdot z^{-1}$$

Que reagrupada resulta em:

$$H(z) \triangleq \frac{Y(z)}{X(z)} = \frac{a_0}{1 + b_1 \cdot z^{-1}} = \frac{a_0 \cdot z}{z + b_1}$$

II. Tutorial 5 - Letra b

O script abaixo calcula a resposta impulsiva a partir de uma função de transferência

```
1 clear; close all; clc;
2
3 syms z
4
5 H = 1/(1 - 0.8*z^(-1));
6 h = iztrans(H)
7
8 n = 0:49;
9 hn = subs(h,n);
10 stem(n, hn);
11 xlabel('n');
12 ylabel('h[n]');
```

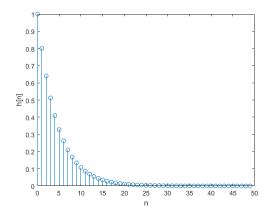


Figura 3: Gráfico gerado

A função de transferência é $H(z)=\frac{1}{1-0.8*z^{-1}}$. Abaixo, o valor da transformada inversa de H.

h = (4/5)^n

Figura 4: Command Windows

III. Tutorial 5 - Letra c

Muda-se o script acima para $\alpha = -0.8$

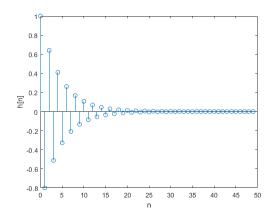


Figura 5: Gráfico gerado

Perceptivelmente, quando o valor de α < 1 o sinal discreto alterna entre valores positivos e negativos enquanto decai exponencialmente. No gráfico abaixo, tem-se $|\alpha| > 1$.

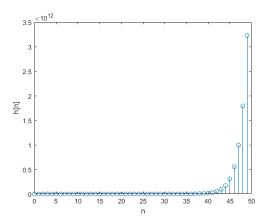


Figura 6: Gráfico gerado

Perceptivelmente, o sinal se comporta sob uma envoltória de exponencial crescente.

IV. Tutorial 5 - Letra d

Os polos dos sistemas são alterados para outros valores (-0.8, 1.1 e 0.1)

```
clear; close all; clc;
  num = [1 0];
3
  den = [1 -0.8];
   % (z - 0)/(z - 0.8) ou (1.z^0 + 0.z^{-1})/(1.z^0 - 0.8.z^{-1})
   % zero: z = 0; polo: z = 0.8
  figure(1);
10
  subplot(2,1,1);
                       % resposta ao degrau
  stepz(num, den);
                       % veja tambem step() e stepplot()
13 subplot(2,1,2);
                       % resposta impulsiva
impz(num, den);
                       % veja tambem impul() e impulseplot()
```

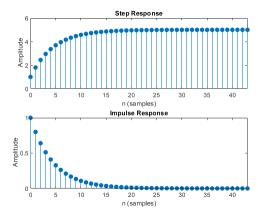


Figura 7: Gráfico gerado - -0.8

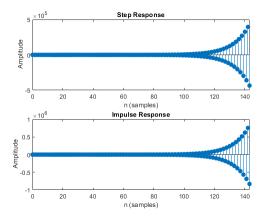


Figura 8: Gráfico gerado - 1.1

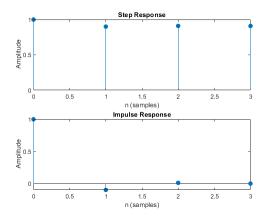


Figura 9: Gráfico gerado - 0.1

A análise gráfica dos sinais obtidos mostram que quando o polo z assume um valor z < 1, o sistema assume estabilidade, uma vez que os valores de suas saídas convergem (no caso, para h[n] = 5); uma interpretação plausível é assumir que esse sinal exemplifica algum sistema com a presença de mecanismos que dissipam energia, como, por exemplo, um resistor num circuito RC. Por outro lado, quando o polo do sistema assume z > 1, as suas saídas divergem, assumindo valores desconhecidos para um índice n arbitrário, de forma que a amplitude do sinal de saída assume assumindo envoltória crescente.

V. Tutorial 5 - Letra e

```
clear; close all; clc;
  N = 50;
  alfa = 0.8;
  f = 1/10;
  n = 0:N;
  x = sin(2*pi*f*n); % sinal de entrada
                       % resposta impulsiva
   h = alfa.^n;
   y = conv(x, h);
                       % calcula saida
  x1 = [x zeros(1,N)];
11
  stem(0:2\timesN, x1);
  hold on;
  stem(0:2*N, y);
15 legend('x', 'y');
  xlabel('n');
   title('calculo pela convolucao');
```

Nas figuras abaixo os valores de α e da frequência f foram alterados diversas vezes.

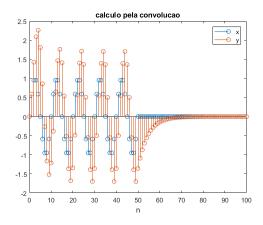


Figura 10: Gráfico gerado - Sem alteração

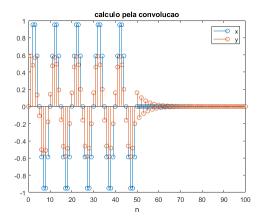


Figura 11: *Gráfico gerado -* $\alpha = -0.8$

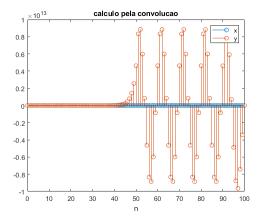


Figura 12: Gráfico gerado - $\alpha = 1.8$

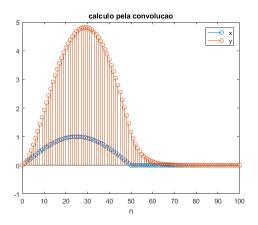


Figura 13: *Gráfico gerado - f = 1/100*

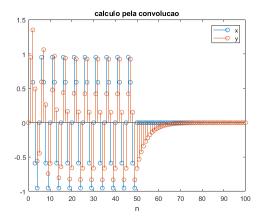


Figura 14: *Gráfico gerado - f* = 1/5

Após a análise gráfica da saída do sistema, nota-se a influência da frequência do sinal de forma que, quanto menor ela for, maior a amplitude. Já o valor de : quando negativo, ele varia o módulo da amplitude da resposta ao impulso quando n > 50, de modo que o sinal converge para saída nula; quando maior que 1, faz com que o valor da saída final assuma uma envoltória exponencial até que n = 50, depois disso, o sinal oscila com diferentes amplitudes.

VI. Tutorial 5 - Letra f

```
1 clear; close all; clc;
2
3 N = 50;
4 alfa = 0.8;
5 f = 1/10;
6 n = 0:N;
7 x = sin(2*pi*f*n); % sinal de entrada
8
9 Num = 1;
10 Den = [1 -alfa];
11
12 h = alfa.^n; % resposta impulsiva
13 y = filter(Num, Den, x);
```

```
14
15  stem(n,x);
16  hold on;
17  stem(n,y);
18  legend('x', 'y');
19  xlabel('n');
20  title('Calculo pela equacao a diferencas finitas');
```

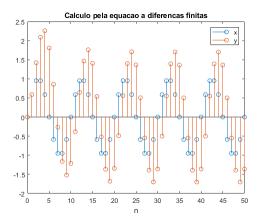


Figura 15: Gráfico gerado

Neste script, o sistema é definido nas linhas 12 e 13, ao se filtrar o sinal de entrada x[n] usando uma função de transferência racional, definida pelo numerador Num e pelo denominador Den (ambos definidos nas linhas 9 e 10).

VII. TUTORIAL 5 - LETRA G

```
clear; close all; clc;
  T = 1;
               % intervalo de amostragem
  N = 50;
   w0 = pi/4
               % frequencia rejeicao
   n = 0:N;
   wi = 0.3*w0;
                   % frequencia da entrada
    = sin(wi*n);
  % especifica os polos e zeros do sistema
11
  ro = 0.8;
12
  K = 1;
  z = [1*exp(j*w0), 1*exp(-j*w0)];
                                        % zeros de H(z)
                                        % polos de H(z)
15
   p = ro*z;
  figure(1);
  subplot(2,2,1);
  H = zpk(z,p,K, T); % cria funcao de transferencia
  pzplot(H); axis equal % pzplot usa objetos sys gerados em zpk
```

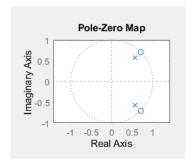


Figura 16: Gráfico gerado



Figura 17: Command Window

Polos e Zeros

A forma mais comumente encontrada da Transformada de Laplace na

engenharia é uma razão de polinômios em
$$s$$
 (forma expandida):
$$X(s) = \frac{b_{N-M}s^N + b_{N-M-1}s^{M-1} + \dots + b_N}{s^N + a_1s^{N-1} + \dots + a_N} \tag{1}$$

É comum também encontrarmos X(s) expresso como produto de termos (forma fatorada) que envolvem as raízes dos polinômios do numerador e do denominador:

$$X(s) = B_M \frac{\prod_{k=1}^{M} (s - z_k)}{\prod_{k=1}^{N} (s - p_k)}$$
 (2)

Os valores z_k , as raízes do polinômio do numerador, são chamados de zeros de X(s). Os valores p_k , as raízes do polinômio do denominador, são chamados de polos de X(s) . Representamos os zeros no plano-s com o símbolo "o" e os polos com o símbolo "x" (veja Figura-1). As localizações de polos e zeros no plano-s caracterizam completamente um SLITC. A constante B_M é denominada fator de ganho se X(s) for a Função de Transferência do SLITC.

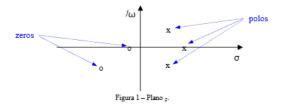


Figura 18: Fundamentação Teórica

VIII. Tutorial 5 - Letra h

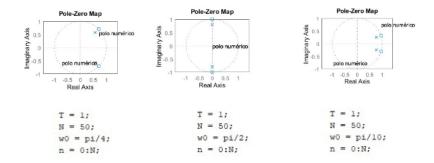


Figura 19: Gráficos gerados

IX. Tutorial 5 - Letra i

```
clear; close all; clc;
  T = 1;
               % intervalo de amostragem
  N = 50;
  w0 = pi/4
              % frequencia rejeicao
  n = 0:N;
   wi = 0.3 * w0;
                   % frequencia da entrada
   x = \sin(wi*n);
10
  % especifica os polos e zeros do sistema
  ro = 0.8;
13 K = 1;
  z = [1*exp(j*w0), 1*exp(-j*w0)];
14
                                       % zeros de H(z)
  p = ro*z;
                                       % polos de H(z)
  figure(1);
17
18 subplot (2,2,1);
  H = zpk(z,p,K, T); % cria funcao de transferencia
  pzplot(H); axis equal % pzplot usa objetos sys gerados em zpk
21
22 subplot(2,2,2);
23
  Num = poly(z);
  Den = poly(p);
  y = filter(Num, Den, x);
26 plot(n, x, n, y); legend('x[n]', 'y[n]');
27 title(['ro = ', num2str(ro), ', wi/w0 = ', num2str(wi/w0)]);
```

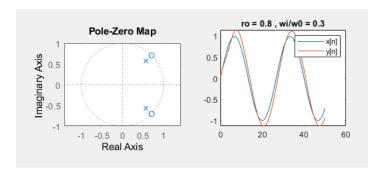


Figura 20: Gráfico gerado

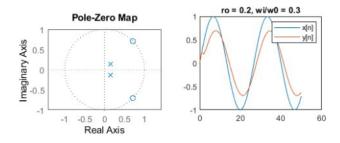


Figura 21: Gráfico gerado

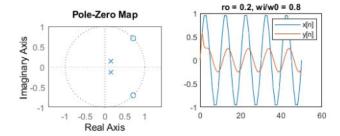


Figura 22: Gráfico gerado

Observa-se que quanto menos seletivo o filtro (ou seja, para maiores valores de ro), maior a atenuação do sinal. Assim, assume-se que um filtro ideal deve ter sua seletividade definida de forma a não corromper informações do dado analisado. Além disso, quanto maior a faixa da frequência rejeitada, menor o período de oscilação.

X. Tutorial 5 - Letra J

```
10
  % especifica os polos e zeros do sistema
11
  ro = 0.8;
  K = 1;
                                       % zeros de H(z)
14 z = [1*exp(j*w0), 1*exp(-j*w0)];
  p = ro*z;
                                       % polos de H(z)
15
  figure(1);
17
  subplot(2,2,1);
18
  H = zpk(z,p,K, T); % cria funcao de transferencia
19
  pzplot(H); axis equal % pzplot usa objetos sys gerados em zpk
21
22 subplot(2,2,2);
Num = poly(z);
Den = poly(p);
y = filter(Num, Den, x);
26 plot(n, x, n, y); legend('x[n]', 'y[n]');
  title(['ro = ', num2str(ro), ' , wi/w0 = ', num2str(wi/w0)]);
  subplot (2,2,3);
30 w = 0:0.1:pi;
31 Hw = freqz(Num, Den, w);
32 plot(w, 20*log10(abs(Hw)));
33 xlabel('\omega [rad/s]');
34 ylabel('Modulo [dB]');
35 grid;
```

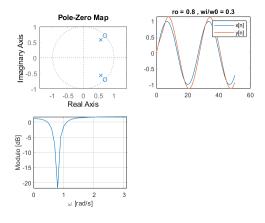


Figura 23: Gráfico gerado

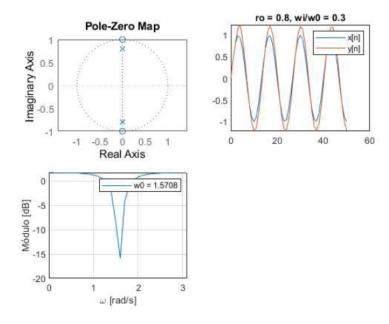


Figura 24: Gráfico gerado

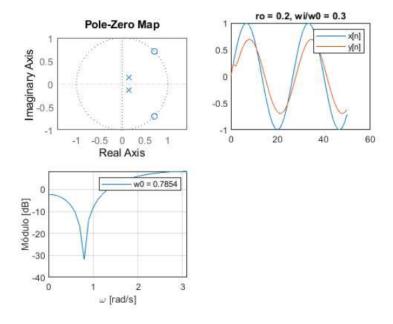


Figura 25: Gráfico gerado

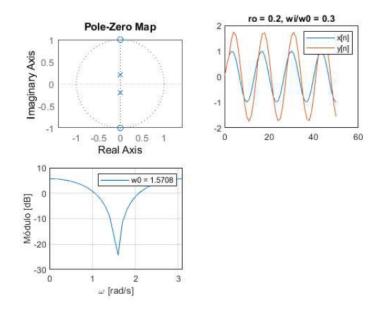


Figura 26: Gráfico gerado

Pode-se observar que quanto maior a frequência de rejeição w0, maior a frequência do sinal de saída – já que as frequências atenuadas estão em faixas também mais altas.

XI. Tutorial 5 - Letra k

```
clear; clc; close all;
                  % T = 1/fs
   fs = 8000;
  f0 = 1500;
                  % frequencia do pico, Hz
  BW = 300;
                  % largura de faixa do pico, Hz
   Q = f0/BW;
                  % fator de merito
  sigma = -pi*f0/Q;
                          % amortecimentos (plano s)
  r = \exp(sigma/fs);
                          % raios dos polos (plano z)
  teta = 2*pi*f0/fs;
                          % angulos (frez), (plano z)
10
11
  figure(1);
12
13
  % TEMPO DISCRETO (d)
14
  zd = [0 \ 0];
                 % 2 zeros na origem para causalidade
  pd = [r*exp(j*teta), r*exp(-j*teta)];
17
18
  numd = poly(zd);
   dend = poly(pd);
19
20
  subplot(1,2,1);
21
  [Hw, w] = freqz(numd, dend, 500, fs); % 500 pontos do espectro
  ModH = abs(Hw);
                                          % modulo
  plot(w, 20*log10(ModH/max(ModH)));
24
                                          % modulo normalizado
  title('Sistema de tempo discreto');
  ylabel('Magnitude (dB)'); xlabel('frequencia (Hz)');
```

```
28
29 subplot(1,2,2);
30 H = zpk(zd,pd,1,1/fs);
31 pzplot(H); axis equal;
32 title('plano z'); xlabel('re'); ylabel('im');
```

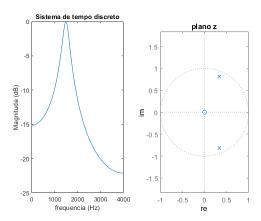


Figura 27: Gráfico gerado

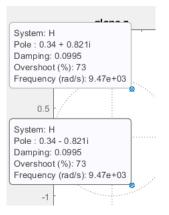


Figura 28: Coordenadas

XII. Tutorial 5 - Letra l

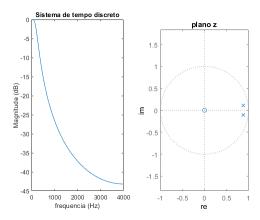


Figura 29: Gráfico gerado

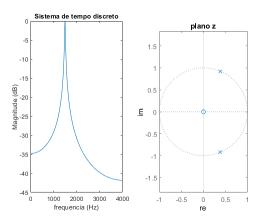


Figura 30: Gráfico gerado

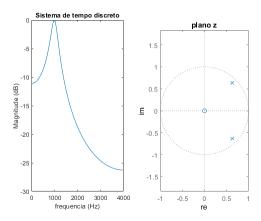


Figura 31: Gráfico gerado

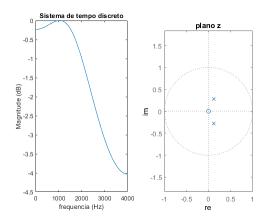


Figura 32: Gráfico gerado

O gráfico do plano z confirma que o sistema é estável, uma vez que z se encontra dentro da coroa de raio unitário. Assim, nota-se também que a magnitude atinge o pico para o próprio valor de f0.