

Universidade Federal de Uberlândia

Faculdade de Engenharia Elétrica FEELT

Resolução da Lista de Exercícios Extras

Trabalho de Sinais e Sistemas II por

Lesly Viviane Montúfar Berrios 11811ETE001

Prof. Wellington Maycon Santos Bernardes Uberlândia, Dezembro / 2019

Sumário

1	Exe	ercício 1	2
	1.1	Determinação de polos e zeros e curva de resposta em frequência	2
	1.2	Equação de diferenças e taxa de aquisição	3
	1.3	Comparação entre sinal de entrada e saída	3
	1.4	Obtenção de saída $y(t)$ por laço for	4
2	Exercício 2		
	2.1	Estabilidade do sistema	6
	2.2	Resposta ao degrau	7
3	Exercício 3		
	3.1	Análise da função de transferência do motor	7
	3.2	Redução de overshoot	9
	3.3	Aumento da velocidade do motor	12
4 Exercício 4		ercício 4	14
5	Exe	ercício 5	16
6	Anexos		17
	6.1	Código correspondente ao exercício 1	17
	6.2	Código correspondente ao exercício 2	21
	6.3	Código correspondente ao exercício 3	23
	6.4	Código correspondente ao exercício 4	24

1 Exercício 1

Por meio do código em anexo (Anexo 6.1) foi possível as informações retirar informações dispostas nas subssões seguintes.

1.1 Determinação de polos e zeros e curva de resposta em frequência

Pede-se modelar um filtro seletivo para uma determinada frequência $f_rejeitada$, da qual se extrairá os polos e zeros necessários. Para isso, é necessário relacionar a frequência a ser retirada com a frequência de amostragem F_S por meio de $w_{rejeitada} = 2 * pi * freq_{rejeitada}/F_s$, da qual se retira os os zeros 0.5877 - 0.8089i e 0.5877 + 0.8089i, e polos 0.0823 - 0.2427i, 0.0823 + 0.2427i, 0.3703 - 0.6067i e 0.3703 + 0.6067i. Na Figura 1 tem-se o diagrama de polos correspondente do filtro projetado.



Figura 1: Diagramas de polos e zeros do filtro seletivo.

A partir dos polos e zeros é possível plotar a curva da resposta em frequência, como na Figura 2. Dela vê-se que tem-se o propósito de atenuar a frequência digital de $\frac{3\pi}{10}$.

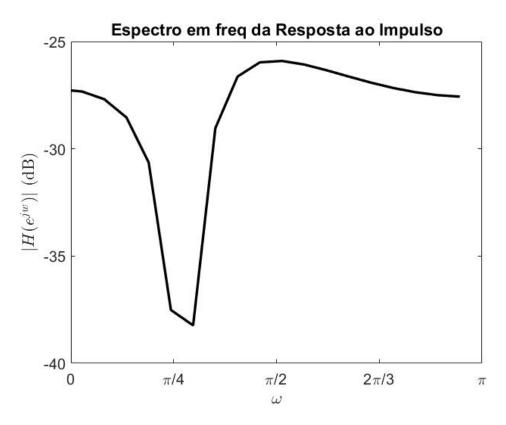


Figura 2: Resposta em frequência do filtro seletivo.

1.2 Equação de diferenças e taxa de aquisição

Considerando uma taxa e aquisição de $F_S = 20kHz$ de acordo com o Teorema de Nyquist, pois deve-se ter pelo menos $F_S < 2 * f_{max}$ para reduzir a distorção significante provocada pelo aliasing. Além disso, a partir dos polos e zeros projetados para eliminar certa frequência, é possível escrever a equação de diferenças correspondente.

Com b:

$$0 \quad 0 \quad 0.0364 \quad -0.0427 \quad 0.0364$$

e a:

$$1 - 0.9051 \quad 0.6927 \quad -0.1318 \quad 0.0332$$

1.3 Comparação entre sinal de entrada e saída

Aplicando-se a equação de diferenças, ilustrada na Figura 2, ao sinal de entrada x(t), tem-se no domínio da frequência a comparação mostrada na Figura 3 e, após a aplicar a transformar a Transformada Inversa de Fourier para converter novamente para o domínio do tempo, tem-se a comparação vista na Figura 4.

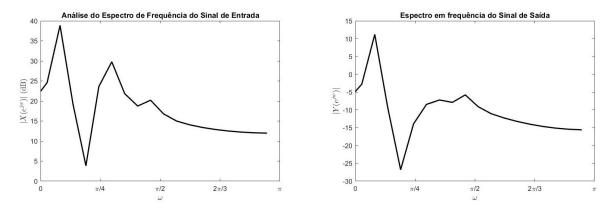


Figura 3: Compração entrada vs. saída no domínio da frequência.

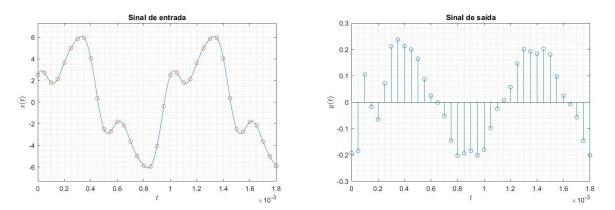


Figura 4: Compração entrada vs. saída no domínio do tempo.

1.4 Obtenção de saída y(t) por laço for

A partir dos polos e zeros e zeros determinados tem-se a função de transferência, descrita pela Equação (1). Escolheu-se mais polos que zeros para garantir a estabilidade do sistema.

$$H(z) = 0.0364 \frac{(z - (0.5877 \pm 0.8089i))}{(z - (0.0823 \pm 0.2427i)) (z - (0.3703 \pm 0.6067i))}$$
(1)

Simplificando 1 tem-se 2, no qual visualizam-se os coeficientes $b \in a$.

$$H(z) = \frac{Y(z)}{X(z)} = \frac{0 - 0\ z^{-1} + 0.0364\ z^{-2} - 0.0427\ z^{-3} + 0.0364\ z^{-4}}{1 - 0.9051\ z^{-1} + 0.6927\ z^{-2} - 0.1318\ z^{-3} + 0.0332\ z^{-4}}$$
(2)

Assim, aplicando a transformada de Z inversa, tem-se a equação de diferenças em (3), da qual é possível determinar a saída, como realizado no código em anexo

(Anexo 6.1) por meio do comando for. Ademais, na Figura 5 observa-se o resultado obtido, sendo que para as extremidades as distorções levam y[n] a 0 devido a consideração de que para n < 0, y[n] = 0.

$$y[n] = 0.9051 \ y[n-1] - 0.6927 \ y[n-2] + 0.1318 \ y[n-3] - 0.0332 \ y[n-4]$$
$$+ 0.0364 \ x[n-2] - 0.0427 \ x[n-3] + 0.0364 \ x[n-4]$$
(3)

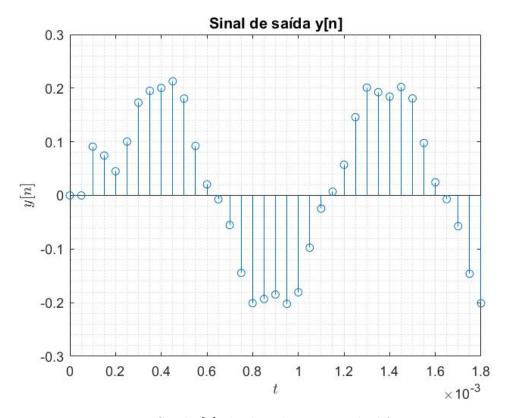


Figura 5: Sinal y[n] obtida pela equação de diferenças.

2 Exercício 2

Dada a equação de diferenças tem-se, na Equação (4), sua forma após aplicarse a Transformada Z. Para assim obter a equação de sua resposta em frequência como na Equação (7) e analisá-la no espectro da frequência como na Figura 6.

$$y[n] - y[n-1] + \frac{1}{4}y[n-2] = x[n] + \frac{1}{4}x[n-1] - \frac{1}{8}x[n-2]$$
 (4)

(5)

$$Y(z) (1 - 1 z^{-1} + 0.25 z^{-2}) = X(z) (1 + 0.25 z^{-1} + 0.125 z^{-2})$$
 (6)

$$H(z) = \frac{1 + 0.25 \ z^{-1} + 0.125 \ z^{-2}}{1 - 1 \ z^{-1} + 0.25 \ z^{-2}}$$
(7)

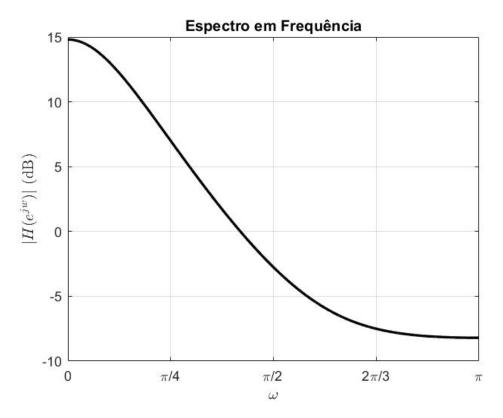


Figura 6: Espectro em frequência da equação de diferenças.

2.1 Estabilidade do sistema

A resposta em frequênia do sistema tabém pode ser escrita como mostrado na Equação (8), na qual observa-se a posição dos polos e zeros. Como há mais polos que zeros a primeira condição para a estabilidade foi obedecida, além de que os polos estão contidos no círculo de raio unitário. Também verifica-se da Figura 6 a estabilidade do sistema, uma vez que entradas limitadas gerarão saídas limitas, que

conforme com o critério de estabilidade BIBO.

$$H(z) = \frac{(z - (-0.1250 \pm 0.3307i))}{(z - 0.5)(z - 0.5)}$$
(8)

2.2 Resposta ao degrau

A resposta degrau foi obtida pela equação de diferenças, a partir da Tranformada Z inversa de 7 e observa-se na Figura 7.

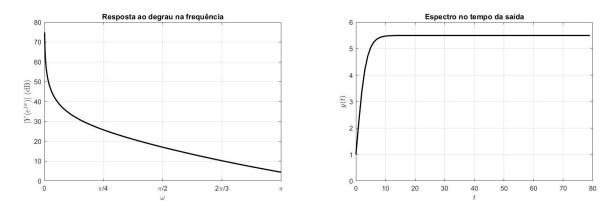


Figura 7: Espectro em frequência e tempo da resposta ao degrau unitário.

3 Exercício 3

3.1 Análise da função de transferência do motor

Para a análise do sistema do motor em que a entrada é a tensão e a saída, a velocidade angular, tem-se os gráficos das Figuras 8, 9 e 10. Percebe do gráfico da função de transeferência que primeiramente ocorre o acionamento do motor por uma elevada tensão positiva, para depois estabilizar-se e tende a valores proxóimos ao zero. Ademias, do gráfico da resposta ao degrau na Figura 10, tem-se que o sistema é subamortecido.

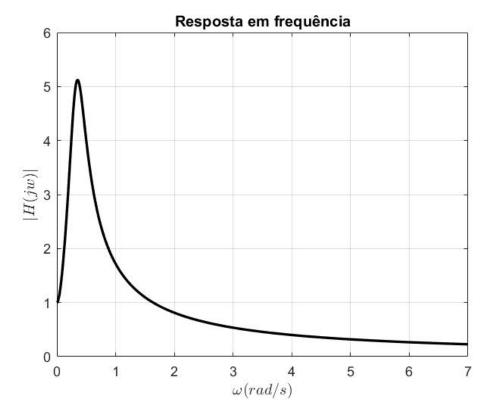


Figura 8: Espectro em frequência da função de tranferência.

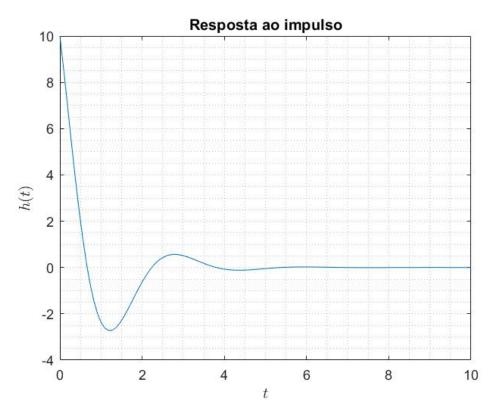


Figura 9: Curva de resposta ao impulso.

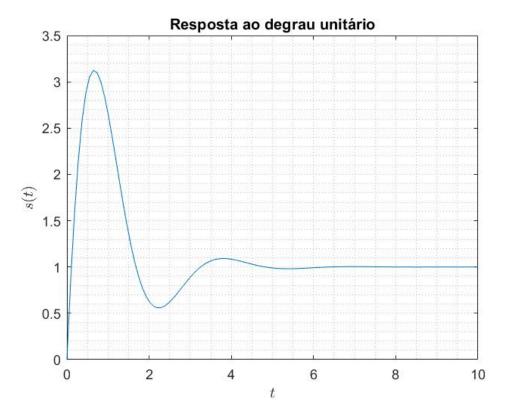


Figura 10: Curva de resposta ao degrau.

3.2 Redução de overshoot

Da equação de transferência fornecida para o motor, é possível modelá-la de forma que fique no formato de:

$$H(jw) = \frac{\omega_n^2}{(jw)^2 + 2\zeta\omega_n(jw) + w_n^2}$$

sendo o valor percentual do overshoot dado por:

$$M_p = e^{\frac{-\zeta \pi}{\sqrt{(1-\zeta^2)}}}$$

ou ainda,

$$\zeta = \sqrt{\frac{ln(M_p)^2}{\pi^2 + ln(M_p)^2}}$$

Assim, para um sistema com $M_p < 0, 2$, pois no gráfico de resposta ao degrau a estabilização ocorre para s(t)=1, deve-se ter um $\zeta > 0.4559$. Colocando, por exemplo um sistema em série com função de transferência:

$$H_{serie}(j\omega) = \frac{5}{(j\omega) + 5}$$

Tem-se que os parâmetros para atender a $M_p < 1,2$ estarão na faixa de valores aceitáveis, pois assim ter-se-á 2ζ $\omega_n = 2 \Rightarrow 2\zeta$ $\sqrt{5} = 2 \Rightarrow \zeta = 0,4472 \approx 0.4559$. Para esse novo sistema se terá a análise das Figuras 14, 15 e 16, sendo $H_{novo}(jw)$ descrito como na Equação (9).

$$H_{novo}(j\omega) = \frac{5}{(jw)^2 + 2\zeta\omega_n(jw) + w_n^2}$$
(9)

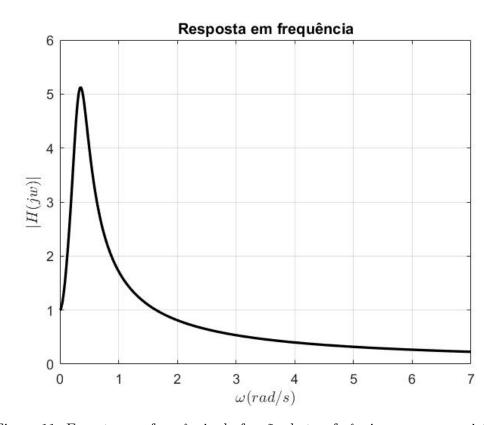


Figura 11: Espectro em frequência da função de tranferência para o novo sistema.

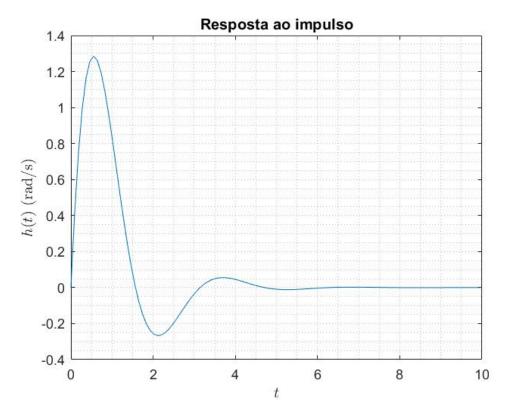


Figura 12: Curva de resposta ao impulso para o novo sistema.

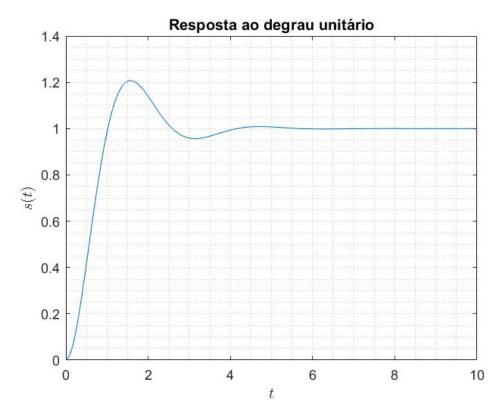


Figura 13: Curva de resposta ao degrau para o novo sistema.

3.3 Aumento da velocidade do motor

Para o aumento da velocidade do motor em 2 vezes, pode-se multiplicar a nova função por dois obtendo-se assim que $2 \times H(jw)$ será uma função de transferência com o dobro de ganho, para um inscremento constante de tensão, fazendo assim que a relação entre aumento de tensão e velocidade ângular seja linear. Nas Figuras 14, 15 e 16 verifica-se o resultado visual e na Equação (10) a função de transferência resultante, mantendo $M_p \approx 1, 2$

$$H_{novo}(j\omega) = \frac{10}{(jw)^2 + 2\zeta\omega_n(jw) + w_n^2}$$
(10)

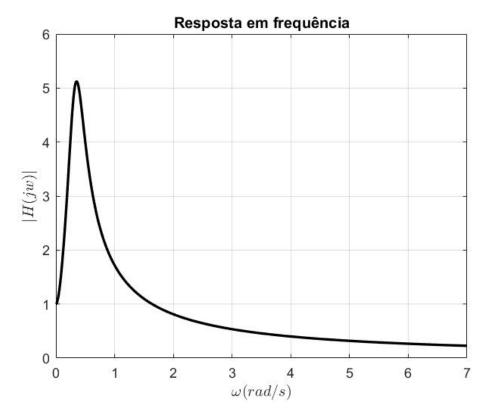


Figura 14: Espectro em frequência da função de tranferência para o novo sistema com ganho 2.

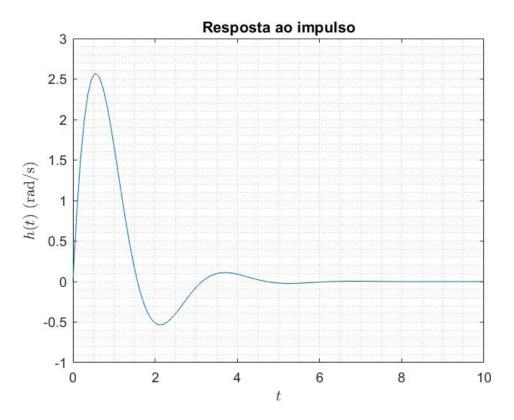


Figura 15: Curva de resposta ao impulso para o novo sistema com ganho 2.

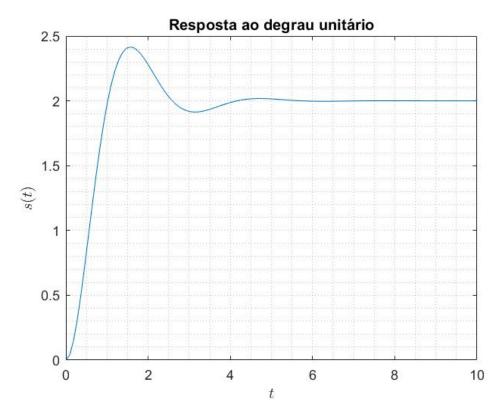


Figura 16: Curva de resposta ao degrau para o novo sistema com ganho 2.

4 Exercício 4

Para um $M_p < 0.25$, tem-se que $\zeta > 0.4037$ idealmente. Ademais, é pedido que K e a sejam projetados de forma que o tempo de acomodação t_s seja igual ou inferior a 0.1s, logo, ainda tem-se que:

$$t_s = \frac{4,6}{\zeta \omega_n} \Rightarrow \omega_n = \frac{4,6}{\zeta t_s} \Rightarrow \omega_n = 113,9424$$

Para cumprir com esses requisitos idealmente teria-se:

$$H_{ideal}(j\omega) = \frac{144^2}{(jw)^2 + 2 * 0.4037 * 144(jw) + (114)^2}$$
(11)

que comparando com a função de transferência de descrita por:

$$H_{real}(j\omega) = \frac{100 K}{(jw)^2 + (a+25) (jw) + 25a}$$
 (12)

tem-se:

$$\begin{cases} a + 25 = 2 \zeta \omega_n \\ \sqrt{25 a} = \omega_n = \sqrt{100 K} \end{cases}$$

das se quais de tira que a=519.3148 e k=129.8287. Além disso, do código no Anexo 6.4, não há zeros e tem-se polos reais em -519.3148 e -25.0000, os quais são representados na Figura 17.

Na Figura 18, tem-se ainda a resposta ao degrau unitário da função de transferência resultante e descrita na Equação (13)

$$H_{real}(j\omega) = \frac{1298,3}{(jw)^2 + (544.3)(jw) + 1298,3}$$
(13)

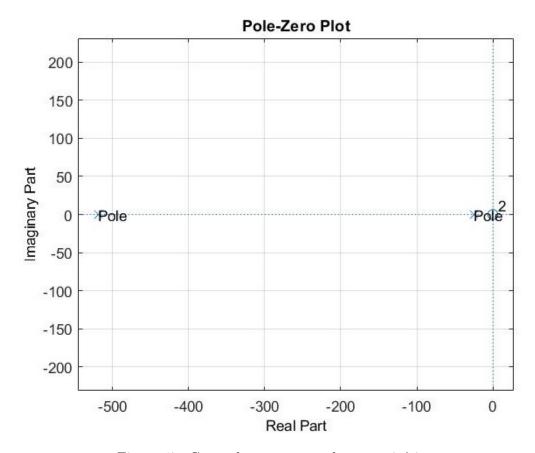


Figura 17: Curva de resposta ao degrau unitário.

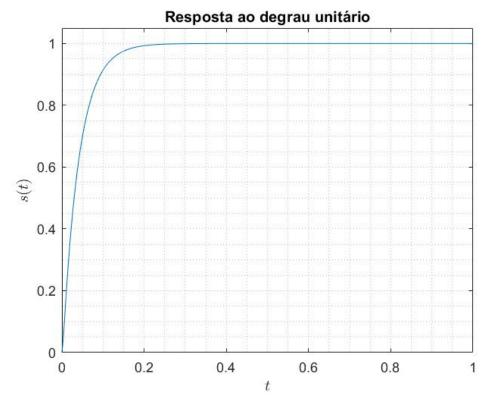


Figura 18: Curva de resposta ao degrau unitário.

5 Exercício 5

6 Anexos

6.1 Código correspondente ao exercício 1

```
1 clear all; close all; clc;
3 % Invervalo a ser analisado — beep beep beep
4 \text{ ti} = 0;
t_f = 0.0018;
 t_t = t_t = t_t = t_t;
8 % Sinal recebido
9 syms t real
 xt = 5*sin(2*pi*1000*t) + 2*cos(2*pi*3000*t) + 0.5*cos(2*pi*1000*t)
     *5000*t);
11
12 % Amostragem
 Fs = 20e3; % Fs > 2*Fmax_sinal (Teorema de Nyquist para
     evitar o aliasing)
 Ts = 1/Fs;
 figure ('Name', 'Receptor');
subplot(2, 1, 1);
  [x_n, n] = figure\_amostragem('$nT_s$', '$x[nT_s]$', xt, t, Fs
     , ti , t_-f );
  title (strcat ('Sinal recebido ps amostragem com Fs=', string (
     Fs/1e3), 'kHz'));
  ax = gca; ax.FontSize=11;
  % Espectro de frequencia do sinal amostrado
 X = fft(x_n); Nfft = length(n);
 X_{abs} = abs(X);
 X_{phased} = phase(X)*(180/pi);
 w = (pi/Fs)*n/(t_f-ti); % frequencia digital 0:pi com mesmo
     numero de amostra que n
  subplot(2,1,2);
  plot((0:Nfft-1)/Nfft*2-1, 20*log10(fftshift(abs(X))),
     linewidth',2,'color',[0 0 0]);
  title ('Anlise do Espectro de Frequncia do Sinal de Entrada')
     ;
```

```
xlabel('$\omega$', 'Interpreter', 'LaTex', 'FontSize', 14);
  ylabel('$|X(e^{jw})|$ (dB)', 'Interpreter', 'LaTex', 'FontSize'
      ,14);
  ax = gca; ax.FontSize=11;
31
  set(ax, 'xtick', [0:1/4:1]); set(ax, 'xlim', [0 1]);
  set(ax, 'xticklabel', {'0', '\pi/4', '\pi/2', '2\pi/3', '\pi'});
34
  % Projeto do filtro rejeita banda
  p_filtro = figure('Name', 'Projeto do filtro rejeita banda');
  freq_rejeitada = 3e3;
37
  w_rejeitada = 2*pi*freq_rejeitada/Fs; % Freq Digital
     equivalente
  zero = 0.9999*(\cos(w_rejeitada) + 1j*\sin(w_rejeitada));
  zeros = [zero; conj(zero)];
  polo = 0.14*real(zero)+0.3j*imag(zero);
41
  polo2 = 0.63*real(zero)+0.75j*imag(zero);
  polos = [polo; conj(polo); polo2; conj(polo2)];
  % um sist estvel possui mais polos do zeros
44
  k = 0.2/(5+.5);
46
  [b,a]=zp2tf(zeros,polos,k);
  Hjw = fft(b, Nfft)./fft(a, Nfft);
48
49
  subplot (2, 1, 1); polarplot ([polos], '*');
  hold on; polarplot([zeros], 'o'); ax = gca; ax.FontSize=11;
51
  title ('Diagrama de polos e zeros do Filtro Seletivo');
  subplot(2, 1, 2);
  plot ((0: Nfft-1)/Nfft*2-1, 20*log10(fftshift(abs(Hjw))),
     linewidth',2,'color',[0 0 0]);
  grid on;
55
  title ('Espectro em freq da Resposta ao Impulso');
  xlabel('$\omega$', 'Interpreter', 'LaTex', 'FontSize', 14);
  ylabel('$|H(e^{{jw}})|$ (dB)', 'Interpreter', 'LaTex', 'FontSize'
     ,14);
  ax = gca; ax.FontSize = 11;
59
  set(ax, 'xtick', [0:1/4:1]); set(ax, 'xlim', [0 1]);
  set(ax,'xticklabel', {'0','\pi/4','\pi/2','2\pi/3','\pi'});
61
63 % Para encontrar a sada filtrada tem-se:
```

```
_{64} Y = Hiw.* X;
   Y_abs = abs(Y);
   Y_{phased} = phase(Y)*(180/pi);
67
   figure ('Name', 'Sinal Transmitido');
68
   subplot (2, 1, 1);
   \operatorname{plot}((0:\operatorname{Nfft}-1)/\operatorname{Nfft}*2-1, 20*\log 10(\operatorname{fftshift}(\operatorname{abs}(Y))),
      linewidth',2,'color',[0 0 0]);
   title ('Espectro em freguncia da sada');
   xlabel('$\omega$', 'Interpreter', 'LaTex', 'FontSize', 16);
   ylabel('$|Y(e^{{jw}})|$', 'Interpreter', 'LaTex', 'FontSize',16);
   ax = gca; ax.FontSize=11;
   set(ax, 'xtick', [0:1/4:1]); set(ax, 'xlim', [0 1]);
   set(ax, 'xticklabel', {'0', '\pi/4', '\pi/2', '2\pi/3', '\pi'});
77
   yt = ifft(Y);
   yt_abs = real(yt);
79
   subplot(2, 1, 2); stem(n*Ts, yt_abs);
   title ('Espectro no tempo da sada');
   xlabel('$t$','Interpreter','LaTex','FontSize',16);
   ylabel('$y(t)$', 'Interpreter', 'LaTex', 'FontSize', 16);
   ax = gca; ax.FontSize=11;
84
85
  % Pelo lao for
  \% \ a(1) \ y[n] = - \ a(1+1) \ y[n-1] - a(2+1) \ y[n-2] - a(3-1) \ y[n]
             b(1) x[n-0] + b(2) x[n-1] + ...
   y_n = eqdif(b, a, x_n);
   figure; stem(n*Ts, y_n);
   title ('Sinal de sada y[n]');
   xlabel('$t$','Interpreter','LaTex','FontSize',16);
   ylabel('$y[n]$','Interpreter','LaTex','FontSize',16);
   ax = gca; ax.FontSize=11;
96
   grid minor;
97
  % Functions
100
```

```
function [s, n] = amostragem(sinal, var, Fs, ti, t<sub>-</sub>f)
       % AMOSTRAGEM (sinal, var, Fs, ti, t_f)
102
       % sinal: em funcao de var
103
       % var: variavel de percurso analgico
104
       % Fs: frequencia de amostragem desejada
105
       % ti: tempo inicial
106
       % t<sub>f</sub>: tempo final
107
108
       n = ti*Fs:1:t_f*Fs; \% Ts=1/Fs
109
        s = eval(strrep(string(sinal), char(var), 'n/Fs'));
110
   end
111
112
   function [s_n, n] = figure\_amostragem(x\_label, y\_label, sinal)
113
       , var, Fs, ti, t_-f)
       % FIGURE AMOSTRAGEM (x_label, y_label, sinal, var, Fs,
114
           ti, t_-f)
       % x_label: str
115
       % y_label: str
116
       % sinal: em funcao de var
117
       % var: variavel de percurso analgico
118
       % Fs: frequencia de amostragem desejada
119
       % ti: tempo inicial
120
       \% t<sub>-</sub>f: tempo final
121
122
        [s_n, n] = amostragem(sinal, var, Fs, ti, t_f);
123
        ezplot(sinal, [ti t_f]);
124
        hold on;
125
        scatter (n/Fs, s_n);
126
        xlabel (x_label, 'Interpreter', 'LaTex', 'FontSize', 16);
127
        ylabel (y_label, 'Interpreter', 'LaTex', 'FontSize', 16);
128
   end
129
130
   function [y_n] = eqdif(b, a, x_n)
131
       % EQDIF determina a saida por meio da eq de diferencas
132
133
       \% \text{ y_n}(0) = 0; matlab nao aceita
134
        for n=1:length(x_n)
            y_n(n) = 0; ia = 2;
136
            while ia <= n
137
```

```
y_n(n) = y_n(n) - a(ia) * y_n(n-(ia-1));
                 ia = ia + 1;
139
                 if ia > length(a) break; end
140
            end
141
            ib = 1;
142
            while (n-1)-(ib-1)>=0 % pensar no bsico
                 y_n(n) = y_n(n) + b(ib) *x_n(n-(ib-1));
144
                 ib = ib + 1;
145
                 if ib > length(b) break; end
146
            end
147
            y_n(n) = y_n(n)/a(1);
148
        end
149
   end
150
```

6.2 Código correspondente ao exercício 2

```
1 clc; clear all; close all;
2 % Desenvolvido no documento tem-se:
r = 1; w = 0:1e-3:pi;
z = r.*exp(1j.*w);
_{5} Hz = (1 + 0.25*z.^{(-1)} + 0.125*z.^{(-2)})./(1 - 1*z.^{(-1)} +
     0.25*z.^{(-2)};
_{6} Nfft = length (w);
7 figure('Name', 'Reposta ao impulso');
s plot (w, 20*log10 ((abs(Hz))), 'linewidth', 2, 'color', [0 0 0])
  grid on;
  title ('Espectro em Freguncia');
  xlabel('$\omega$', 'Interpreter', 'LaTex', 'FontSize', 14);
  ylabel('$|H(e^{jw})|$ (dB)', 'Interpreter', 'LaTex', 'FontSize'
      ,14);
  ax = gca; ax.FontSize = 11;
  set(ax, 'xtick', [0:1/4:1]); set(ax, 'xlim', [0 1]);
  set(ax, 'xticklabel', {'0', '\pi/4', '\pi/2', '2\pi/3', '\pi'});
  % Estabilidade do sistema
  [zeros, p, k] = tf2zp([1 \ 0.25 \ 0.125], [1 \ -1 \ 0.25]);
  for i=1:length(p)
19
      estavel = (p \le 1);
20
```

```
if length(p)<length(zeros) estavel=0; end
21
      if estavel = 0 break; end
22
  end
23
24
  if estavel fprintf('Sistema estvel!\n');
25
  else fprintf('Sistema instvel!\n'); end
  %p;
27
28
  % Resposta ao degrau
  figure ('Name', 'Reposta ao degrau');
  Uz = 1./(1-z.^{(-1)});
  Y = Uz.*Hz;
  subplot (121); plot (w, 20*log10 (abs(Y)), 'linewidth', 2, '
      color', [0 0 0]);
  grid on;
34
  title ('Resposta ao degrau na frequncia');
  xlabel('$\omega$', 'Interpreter', 'LaTex', 'FontSize', 14);
  ylabel('$|Y(e^{jw})|$ (dB)', 'Interpreter', 'LaTex', 'FontSize'
      ,14);
  ax = gca; ax.FontSize = 11;
  set(ax, 'xtick', [0:1/4:1]); set(ax, 'xlim', [0 1]);
  set(ax, 'xticklabel', {'0', '\pi/4', '\pi/2', '2\pi/3', '\pi'});
40
41
  y = eqdif([1 \ 0.25 \ 0.125], [1 \ -1 \ 0.25], ones(1, 80));
  subplot(122); plot(0:length(y)-1, abs(y), 'linewidth', 2, '
      color', [0 0 0]);
   title ('Espectro no tempo da sada');
  xlabel('$t$', 'Interpreter', 'LaTex', 'FontSize', 16);
  ylabel('$y(t)$', 'Interpreter', 'LaTex', 'FontSize', 16);
  ylim (\begin{bmatrix} 0 & 6 \end{bmatrix});
47
  ax = gca; ax.FontSize=11;
  grid on;
49
50
  function [y_n] = eqdif(b, a, x_n)
51
       % EQDIF determina a saida por meio da eq de diferencas
52
53
       \% y_n(0) = 0; matlab nao aceita
       for n=1:length(x_n)
55
           y_n(n) = 0; ia = 2;
56
```

```
while ia <= n
                y_n(n) = y_n(n) - a(ia) * y_n(n-(ia-1));
58
                ia = ia + 1;
                if ia > length(a) break; end
60
           end
61
           ib = 1;
            while (n-1)-(ib-1)>=0 % pensar no bsico
63
                y_n(n) = y_n(n) + b(ib) *x_n(n-(ib-1));
64
                ib = ib + 1;
65
                if ib > length(b) break; end
66
           end
           y_n(n) = y_n(n)/a(1);
68
       end
69
  end
```

6.3 Código correspondente ao exercício 3

```
1 %clc; close all; clearvars;
2 % Dada a equao de diferenas
_{3} Fs = 7;
w=0:1e-3:2*pi*Fs;
s = 1j*w;
6 Hs = (10*s+5)./(s.^2+2*s+5);
_{7} b = [10]; a = [1 \ 2 \ 5];
  figure; plot (w/(2*pi), (abs(Hs)), 'linewidth', 2, 'color', [0]
      0 \ 0);
  title ('Resposta em frequncia');
  xlabel('$\omega (rad/s)$', 'Interpreter', 'LaTex', 'FontSize'
      ,14);
  ylabel('$|H(jw)|$','Interpreter','LaTex','FontSize',14);
  ax = gca; ax.FontSize = 11;
  grid on;
14
15
  % Resposta ao impulso
  figure;
17
  [h, t] = impulse(tf(b, a), 10);
  plot(t, h);
  title ('Resposta ao impulso');
```

6.4 Código correspondente ao exercício 4

```
1 clearvars; close all;
2 % Do esquema do enunciado tem-se:
3 \text{ zeta} = 0.4037; \text{ wn} = 113.9424;
A = \text{wn}^2/25; \%2 * \text{zeta} * \text{wn} - 25;
_{5} \text{ K} = \text{wn}^{2}/100;
w = 0:1e-3:pi;
_{7} s = 1 j*w;
  Hjw = (100*K)./((s+A).*(s + 25));
  b = [100*K];
  a = [1 \ 25 + A \ 25 * A];
   [z, p, k] = tf2zp(b, a);
13
  fvtool(b,a, 'polezero')
  text(real(z)+.1,imag(z), 'Zero')
  text(real(p)+.1,imag(p), 'Pole')
18 % Resposta ao degrau
 figure;
  [u, t] = step(tf(b, a), 1);
21 plot(t, u);
```

```
title('Resposta ao degrau unitrio');
xlabel('$t$','Interpreter','LaTex','FontSize',14);
ylabel('$s(t)$','Interpreter','LaTex','FontSize',14);
ax = gca; ax.FontSize=11;
grid minor;
```

Referências

- $[1]\,$..., "Sistemas de Controle para a Engenharia", Avaliação da Qualidade da Energia Elétrica, DSE FEEC UNICAMP , 2019.
- [2] ..., "Sinais e Sistemas",..., 2019.