# Controle em Tempo Real - Avaliação I - Grupo I

Lucas Barra de Aguiar Nunes - DRE: 118039991 Lucas Costa Barbosa - DRE: 118045887

10/01/2021

# Conteúdo

Exercícios 1, 2, e 3	4
Exercício 4	6
Definição do modelo	6
Resultados	7
Discussão dos resultados	9
Comparação dos custos	9
Análise do sinal de controle	0
Análise do do efeito do ruído de medição	0
Análise do efeito de $Q_0, Q_1$ e $Q_2 \dots \dots$	0
Análise do efeito da perturbação de entrada	1
Apêndice A 1	.2
Propriedade das Matrizes	2
Transposição	2
	2
Apêndice B 1	.2

# Lista de Figuras

1	Comparação entre ganhos obtidos por derivação e pela equação	
	(5) (DRE)	6
2	Esquema do arquivo ex4_custo.slx	7
3	Gráfico dos estados do duplo integrador discreto para ARE e DRE.	7
4	Gráfico das saídas do duplo integrador discreto para ARE e DRE.	8
5	Gráfico dos erros do duplo integrador discreto para ARE e DRE.	8
6	Gráfico dos sinais de controle do duplo integrador discreto para	
	ARE e DRE	9
7	Gráfico dos custos do duplo integrador discreto para ARE e DRE.	9
8	Análise do efeito do ruído na amostragem das saídas de ARE e	
	DRE	10
9	Análise do efeito de $Q_0$ e $Q_1$ nos estados do modelo	11
10	Gráfico dos estados de ARE e DRE para perturbação de valor	
	final 0.06	11

# Exercícios 1, 2, e 3

Dado a função de custo para o passo N-p, temos x = x[N-p], u = u[N-p] $[p], Q_1 = Q_1[N-p], Q_2 = Q_2[N-p], \Phi = \Phi[N-p], \Gamma = \Gamma[N-p]$ :

$$J_{N-p,N}(x,u) = x^T (Q_1 + \Phi^T \mathcal{P}\Phi)x + u^T (\Gamma^T \mathcal{P}\Gamma + Q_2)u + x^T (\Phi^T \mathcal{P}\Gamma)u + u^T (\Gamma^T \mathcal{P}\Phi)x$$
(1)

$$\mathcal{P} = \mathcal{P}^T 0 \tag{2}$$

$$Q_1 = Q_1^T 0 (3)$$

$$Q_2 = Q_2^T 0 (4)$$

$$\Gamma^T \mathcal{P} \Gamma = (\Gamma^T \mathcal{P} \Gamma)^T > 0 \tag{5}$$

(6)

Dada as propriedades da diferenciação e transposição de matrizes demonstradas no Apêndice A, temos:

$$\frac{\partial J_{N-p,N}(x,u)}{\partial u}\Big|_{u=u^*} = (u^*)^T [(\Gamma^T \mathcal{P}\Gamma + Q_2)^T + (\Gamma^T \mathcal{P}\Gamma + Q_2)] + x^T (\Phi^T \mathcal{P}\Gamma) + ((\Gamma^T \mathcal{P}\Phi)x)^T = 0$$

$$(7)$$

$$\frac{\partial J_{N-p,N}(x,u)}{\partial u}\Big|_{u=u^*} = 2(u^*)^T (\Gamma^T \mathfrak{P}\Gamma + Q_2)^T + 2x^T (\Phi^T \mathfrak{P}\Gamma) = 0$$

$$2(\Gamma^T \mathfrak{P}\Gamma + Q_2)u^* + 2(\Gamma^T \mathfrak{P}\Phi)x = 0$$
(9)

$$2(\Gamma^T \mathcal{P}\Gamma + Q_2)u^* + 2(\Gamma^T \mathcal{P}\Phi)x = 0 \tag{9}$$

$$u^* = -[(\Gamma^T \mathcal{P}\Gamma + Q_2)^{-1} \Gamma^T \mathcal{P}\Phi]x \tag{10}$$

$$\frac{\partial^2 J_{N-p,N}(x,u)}{u^2} = 2u^T (\Gamma^T \mathcal{P}\Gamma + Q_2)^T > 0 \tag{11}$$

No exercício 1, P inicia como uma matriz simétrica e ao final lhe é atribuída uma outra matriz simétrica. Os exercícios seguintes obtém a simétrica anterior e atribuem a mesma matriz simétrica. Como no cálculo acima foi provado para uma matriz simétrica P qualquer, a prova é válida para os 3 exercícios.

Para achar o custo referente ao controle ótimo  $u^*$ :

$$J_{N-p,N}^*(x) = J_{N-p,N}(x, u^*) = x^T (Q_1 + \Phi^T \mathcal{P}\Phi)x + (-Fx)^T (\Gamma^T \mathcal{P}\Gamma + Q_2)(-Fx) + (12)$$

$$+x^{T}(\Phi^{T}\mathfrak{P}\Gamma)(-Fx) + (-Fx)^{T}(\Gamma^{T}\mathfrak{P}\Phi)x = \tag{13}$$

$$J_{N-p,N}^*(x) = x^T (Q_1 + \Phi^T \mathcal{P}\Phi)x + x^T (F^T (\Gamma^T \mathcal{P}\Gamma + Q_2)F)x - x^T (\Phi^T \mathcal{P}\Gamma F)x - x^T (F^T \Gamma^T \mathcal{P}\Phi)x = (14)$$

(15)

Sendo:

$$\begin{split} F^T(\Gamma^T \mathfrak{P}\Gamma + Q_2) F &= ((\Gamma^T \mathfrak{P}\Gamma + Q_2)^{-1} \Gamma^T \mathfrak{P}\Phi)^T (\Gamma^T \mathfrak{P}\Gamma + Q_2) (\Gamma^T \mathfrak{P}\Gamma + Q_2)^{-1} \Gamma^T \mathfrak{P}\Phi = \\ &\quad (16) \\ &= (\Gamma^T \mathfrak{P}\Phi)^T ((\Gamma^T \mathfrak{P}\Gamma + Q_2)^{-1})^T (\Gamma^T \mathfrak{P}\Gamma + Q_2) (\Gamma^T \mathfrak{P}\Gamma + Q_2)^{-1} \Gamma^T \mathfrak{P}\Phi = \\ &\quad (17) \\ &= (\Gamma^T \mathfrak{P}\Phi)^T ((\Gamma^T \mathfrak{P}\Gamma + Q_2)^{-1})^T \Gamma^T \mathfrak{P}\Phi \qquad (18) \\ \Phi^T \mathfrak{P}\Gamma F &= \Phi^T \mathfrak{P}\Gamma (\Gamma^T \mathfrak{P}\Gamma + Q_2)^{-1} \Gamma^T \mathfrak{P}\Phi \qquad (19) \\ F^T \Gamma^T \mathfrak{P}\Phi &= ((\Gamma^T \mathfrak{P}\Gamma + Q_2)^{-1} \Gamma^T \mathfrak{P}\Phi)^T \Gamma^T \mathfrak{P}\Phi = (\Gamma^T \mathfrak{P}\Phi)^T ((\Gamma^T \mathfrak{P}\Gamma + Q_2)^{-1})^T \Gamma^T \mathfrak{P}\Phi \end{split}$$

Logo:

$$J_{N-p,N}^{*}(x) = x^{T}(Q_{1} + \Phi^{T}\mathcal{P}\Phi + (\Gamma^{T}\mathcal{P}\Phi)^{T}((\Gamma^{T}\mathcal{P}\Gamma + Q_{2})^{-1})^{T}\Gamma^{T}\mathcal{P}\Phi + (21)$$

$$- \Phi^{T}\mathcal{P}\Gamma(\Gamma^{T}\mathcal{P}\Gamma + Q_{2})^{-1}\Gamma^{T}\mathcal{P}\Phi - (\Gamma^{T}\mathcal{P}\Phi)^{T}((\Gamma^{T}\mathcal{P}\Gamma + Q_{2})^{-1})^{T}\Gamma^{T}\mathcal{P}\Phi)x = (22)$$

$$J_{N-p,N}^{*}(x) = x^{T}(Q_{1} + \Phi^{T}\mathcal{P}\Phi - \Phi^{T}\mathcal{P}\Gamma(\Gamma^{T}\mathcal{P}\Gamma + Q_{2})^{-1}\Gamma^{T}\mathcal{P}\Phi)x \qquad (23)$$

O código  $ex3\_controle\_otimo.m$ , utilizando o modelo discreto para o duplo integrador, apresentada no Apêndice B se encarrega de achar o ganho ótimo  $F^*$  pela derivação de  $J_{N-p,N}(x,u)$ , comparando com o valor achado utilizando a equação (5).

A figura 1 ilustra a comparação entre esses ganhos. É possível perceber que de fato os valores são iguais.

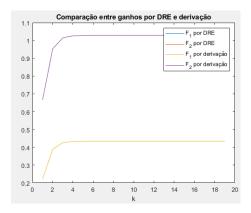


Figura 1: Comparação entre ganhos obtidos por derivação e pela equação (5) (DRE).

## Exercício 4

### Definição do modelo

Para o duplo integrador:

$$\ddot{y} = u \tag{24}$$

$$\boldsymbol{x} = \begin{bmatrix} y \\ \dot{y} \end{bmatrix} \tag{25}$$

$$\dot{\boldsymbol{x}} = \begin{bmatrix} x_2 \\ u \end{bmatrix} \tag{26}$$

$$\dot{\boldsymbol{x}} = \begin{bmatrix} 0 & 1 \\ 0 & 0 \end{bmatrix} \boldsymbol{x} + \begin{bmatrix} 0 \\ 1 \end{bmatrix} \boldsymbol{u} \tag{27}$$

$$y = \begin{bmatrix} 1 & 0 \end{bmatrix} \boldsymbol{x} \tag{28}$$

$$\Phi = e^{Ah} = I + Ah = \begin{bmatrix} 1 & 0 \\ 0 & 1 \end{bmatrix} + \begin{bmatrix} 0 & h \\ 0 & 0 \end{bmatrix} = \begin{bmatrix} 1 & h \\ 0 & 1 \end{bmatrix}$$
 (29)

$$\Gamma = \int_0^h \Phi ds B = \begin{bmatrix} h & \frac{h^2}{2} \\ 0 & h \end{bmatrix} \begin{bmatrix} 0 \\ 1 \end{bmatrix} = \begin{bmatrix} \frac{h^2}{2} \\ h \end{bmatrix}$$
 (30)

$$C = \begin{bmatrix} 1 & 0 \end{bmatrix} \tag{31}$$

Conhecendo essas constantes, basta se definir os valores de  $Q_0, Q_1, Q_2, x[-1]$  e x[0] para encontrarmos  $\bar{J}[k]$  e u[k].

Os códigos  $ex4\_custo\_script.m$  e  $ex4\_custo\_plot.m$ , contidos no Apêndice B se encarrega de calcular e plotar  $\bar{J}[k]$ , comparando com os outros valores pedidos.

A figura 2 ilustra o diagrama de blocos do arquivo  $ex4\_custo.slx$ :

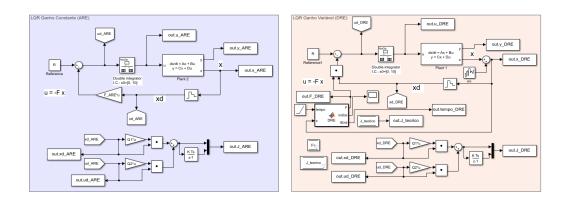


Figura 2: Esquema do arquivo  $ex4\_custo.slx$ .

## Resultados

As figuras 3-7 ilustram os gráficos dos estados, saída, erro em relação a referência nula, sinais de controle e custo, respectivamente, todos em tempo discreto, e comparando entre o método ARE e DRE, para as condições de  $Q_0 = Q_1 = I, Q_2 = 10, x[0] = [0,1]$ . Os sinais estão sem ruído para facilitar a análise, porém posteriormente irá se analisar o ruído. O valor de  $Q_2$  foi elevado para permitir visualizar a diferença entre os métodos.

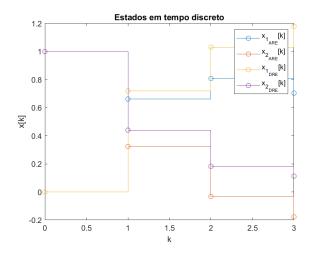


Figura 3: Gráfico dos estados do duplo integrador discreto para ARE e DRE.

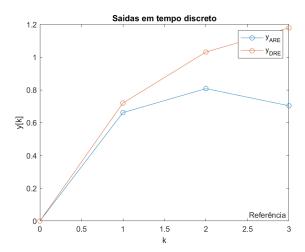


Figura 4: Gráfico das saídas do duplo integrador discreto para ARE e DRE.

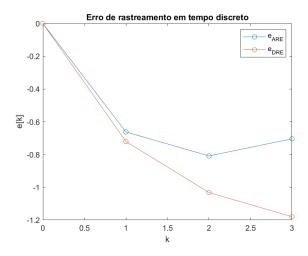


Figura 5: Gráfico dos erros do duplo integrador discreto para ARE e DRE.

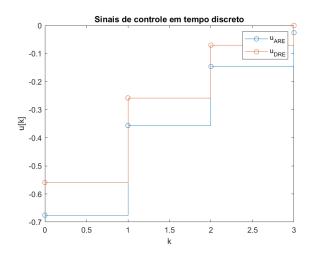


Figura 6: Gráfico dos sinais de controle do duplo integrador discreto para ARE e DRE.

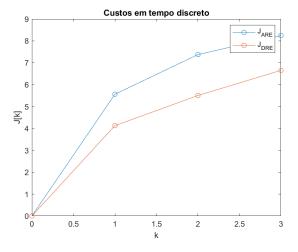
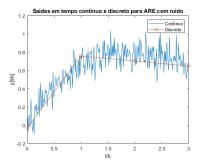


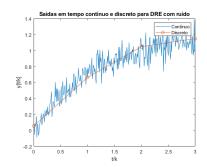
Figura 7: Gráfico dos custos do duplo integrador discreto para ARE e DRE.

### Discussão dos resultados

### Comparação dos custos

É possível perceber que a planta implementou com sucesso uma integração. O valor de  $Q_2$  escolhido foi este para que a otimização de u e consequentemente o ajuste fino do ganho fosse importante. Na figura 7 é possível notar que o custo do método DRE foi consideravelmente menor, provando a superioridade deste método para um  $Q_2$  elevado.





- (a) Saídas em tempo contínuo e discreto para ARE com ruído
- (b) Saídas em tempo contínuo e discreto para DRE com ruído

Figura 8: Análise do efeito do ruído na amostragem das saídas de ARE e DRE.

#### Análise do sinal de controle

Como dito anteriormente, o valor elevado de  $Q_2$  leva a uma estratégia de otimização focada em minimizar o módulo de u, com o intuito de minimizar o custo. O método DRE obteve mais êxito nesse sentido, como pode ser visto na figura 6, visto que o sinal de controle de DRE é menos negativo.

Um ponto negativo disso é que o módulo de x irá diminuir menos, causando um custo maior. Porém, como  $Q_1$  e  $Q_0$  são pequenos em relação a  $Q_2$ , esse aumento se torna irrisório frente a redução do custo do controle.

#### Análise do efeito do ruído de medição

Adicionando um ruído de frequência cem vezes maior que a frequência de amostragem, i.e.,  $\frac{100}{h}$ , e potência de 0.0001, temos as seguintes saídas:

É possível notar que, visto que o ruído possui alta frequência e baixa potência, há pouco prejuízo na amostragem da saída. Pelo teorema de Nyquist, a frequência de amostragem deveria ser pelo menos o dobro da frequência do ruído para que sua presença causasse modificações significantes. Logo, o período de amostragem deveria ser 200 vezes menor do que é atualmente.

#### Análise do efeito de $Q_0, Q_1$ e $Q_2$

A matriz  $Q_0$  é responsável por minimizar o estado final, e consequentemente o erro de estado estacionário para referência nula, como é nesse caso.

Já a matriz  $Q_1$  é responsável por minimizar os estados, agilizando a sua estabilidade durante o transitório.

A figura 9 ilustra o efeito no modelo abordado:

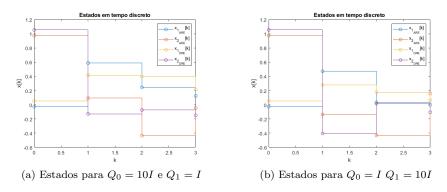


Figura 9: Análise do efeito de  $Q_0$  e  $Q_1$  nos estados do modelo.

É possível notar que, em relação a figura 3, houve uma redução drástica do estado final e do transitório, respectivamente.

Por fim, a matriz  $Q_2$ , como dito anteriormente, minimiza o controle.

#### Análise do efeito da perturbação de entrada

Analisando o controle ilustrado na figura 6, decidiu-se utilizar uma perturbação em degrau de valor final igual a 0.06, que é aproximadamente 10% do módulo do valor máximo do controle. E usando novamente  $Q_0 = Q_1 = I$  e  $Q_2 = 1$ , e eliminando o ruído para auxiliar na análise do efeito da perturbação.

A figura 10 ilustra o espaço de estados para a perturbação abordada.

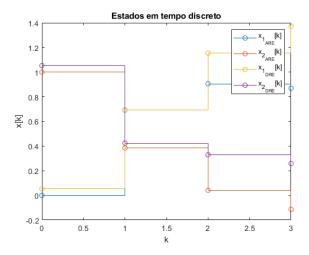


Figura 10: Gráfico dos estados de ARE e DRE para perturbação de valor final 0.06.

 $\acute{\rm E}$  possível perceber que a perturbação atenuou o controle, fazendo com que os estados avançassem mais.

# Apêndice A

# Propriedade das Matrizes

Transposição

$$(AB)^T = B^T A^T (32)$$

$$(A^T B)^T = B^T (A^T)^T = B^T A (33)$$

Derivação

$$Q(x) = x^T A x (34)$$

$$DQ(x)(h) = x^{T}Ah + h^{T}Ax = x^{T}Ah + x^{T}A^{T}h = x^{T}(A + A^{T})h$$
 (35)

$$\frac{\partial Q(x)}{\partial x} = x^T (A + A^T) \tag{36}$$

# Apêndice B

Código  $ex3\_controle.m$ :

```
1 clear all;
 2 close all;
 3 global N Phi Gamma Q1 Q2 Q0 h
 4 %Passo de amostragem
 5 h = 1;
 7 %Horizonte de otimiza o
 8 N = 20;
10 %Modelo discreto do duplo integrador
\begin{array}{ll} {}_{11} & {\rm Phi} \, = \, [\, 1 \, \ h \, ; \, \, 0 \, \ 1\, ] \, ; \\ {}_{12} & {\rm Gamma} \, = \, [\, h \, \hat{} \, \, 2 \, / \, 2 \, ; \, \, h \, ] \, ; \end{array}
C = \begin{bmatrix} 1 & 0 \end{bmatrix};
D = 0;
16 %ordem do sistema
n = length(Phi);
19 %Custo
_{20} Q0 = eye(2);
21 	 Q1 = eye(2);
Q2 = 1;
_{24} T = Q0;
25 syms x1_ x2_ u_
x = [[0;0]];
x_{-} = [x1_{-}; x2_{-}];
```

```
for k=1:N-1
       F(k,:) = inv(Gamma'*T*Gamma+Q2)*Gamma'*T*Phi;
30
       u(k) = (-1)*F(k,:)*x(:,k);
31
       J = x_- * (Q1+Phi *T*Phi) *x_+u_- * (Gamma *T*Gamma+Q2) *u_+ x_-
32
            *(Phi *T*Gamma) *u_+u_- *(Gamma *T*Phi) *x_-;
       dJ = diff(J, u_-);
33
       F_{-}(k,:) = [vpa(diff(dJ,x1_{-})/diff(dJ,u_{-})) vpa(diff(dJ,x2_{-})/diff(dJ,u_{-}))]
34
            diff(dJ, u_-));
       x(:,k+1) = Phi*x(:,k) + Gamma*u(k);
       T = Q1+Phi '*T*Phi-Phi '*T*Gamma*inv (Gamma'*T*Gamma+Q2) *
           Gamma'*T*Phi;
   end
37
38
   plot(1:N-1,F)
39
   hold on
40
   plot (1:N-1,F_{-})
41
   legend('F_1 por DRE', 'F_2 por DRE', 'F_1 por deriva o', '
   F_2 por deriva o');
xlabel('k');
   title ('Compara o entre ganhos por DRE e deriva o')
```

#### Código ex4\_custo\_plot.m:

```
1 %Configura o inicial
  2 clear all;
  з close all;
  4 run('ex4_custo_script.m')
  save = false;
  ^{7} N = 4;
  s h = 1;
F0 = zeros(1, n, 1, N);
          out = sim('ex4\_custo.slx',(N-1)*h);
11
12
13
         %Estados
14
15
          figure (1)
          plot (out.xd_ARE, 'o-')
          hold on
           plot (out.xd_DRE, 'o-')
          \label{eq:legend} \textbf{(} \; `x_{-}\{1_{-}\{ARE\}\}[k] \; `, \; `x_{-}\{2_{-}\{ARE\}\}[k] \; `, \; `x_{-}\{1_{-}\{DRE\}\}[k] \; `, \; `x_{-}\{1_{-}\{ARE\}\}[k] \; `, \; `x_{-}\{1_{-}\{ARE\}\}
                       \{2 - \{DRE\}\} [k]'
           title ('Estados em tempo discreto')
20
          xlabel('k')
21
          ylabel('x[k]')
22
          if save == true
23
                        saveas(gcf, 'figs/ex4_x.png')
       end
       hold off
27
28 %Sa da
29 figure (2)
          plot(out.xd_ARE.Time,out.xd_ARE.Data(:,1), 'o-')
          hold on
31
           plot(out.xd_DRE.Time,out.xd_DRE.Data(:,1),'o-')
32
          yline (0, '-', 'Refer ncia');
33
          legend ( 'y_{ARE} ', 'y_{DRE}
34
          title ('Sa das em tempo discreto')
35
          xlabel('k')
          ylabel('y[k]')
37
           if save == true
                        saveas(gcf, 'figs/ex4_y.png')
39
40
          hold off
41
42
43 %Erro
44 figure (3)
plot (out.xd_ARE.Time, R—out.xd_ARE.Data(:,1), 'o-')
          plot (out.xd_DRE.Time, R-out.xd_DRE.Data(:,1), 'o-')
          legend('e_{ARE}', 'e_{DRE}')
49 title ('Erro de rastreamento em tempo discreto')
so xlabel('k')
51 ylabel ('e[k]')
if save == true
```

```
saveas(gcf, 'figs/ex4_e.png')
   \quad \text{end} \quad
54
   hold off
55
56
   %Sinal de controle
57
   figure (4)
   plot (out.ud_ARE, 'o-')
   hold on
   plot (out.ud_DRE, 'o-')
62 hold on
   \begin{array}{l} \textbf{legend('u_-\{ARE\}','u_-\{DRE\}')} \\ \textbf{title('Sinais} \ de \ controle \ em \ tempo \ discreto') \end{array}
   xlabel('k')
   ylabel('u[k]')
66
   if save == true
67
        saveas(gcf, 'figs/ex4_u.png')
68
   end
69
   hold off
70
71
   %Custos
   figure (5)
   plot(out.J_ARE.Time, out.J_ARE.Data(:,2), 'o-')
   hold on
plot (out.J_DRE. Time, out.J_DRE. Data(:,2), 'o-')
77 hold on
   legend('J_{ARE}', 'J_{DRE}')
   title ('Custos em tempo discreto')
so xlabel('k')
   ylabel('J[k]')
   if save == true
        saveas(gcf, 'figs/ex4_J.png')
84 end
   hold off
85
       Código ex4\_custo\_script.m:
1 clear all;
_{\rm 2}global N<br/> Phi Gamma Q1 Q2 Q0 h R
   %Passo de amostragem
h = 1;
   %Horizonte de otimiza
   N = 20;
   %Modelo discreto do duplo integrador
   Phi = [
        1 h;
11
        0 1
12
        ];
13
   Gamma = \lceil
14
        h^2/2;
15
        h
16
        ];
17
  C = [1 \ 0];
^{19} D = 0;
```

```
20
   %ordem do sistema
^{21}
   n = length(Phi);
22
23
   %Custo
24
    Q0 = [
25
         1 0;
26
         0 1
27
        ];
    Q1 = [
         1 0;
30
         0 1
31
        ];
32
    Q2 = 10;
33
34
   %Estado inicial
35
    x0 = [0;1];
36
37
   \%Refer ncia
   R = 0;
40
   \%\!\mathrm{F} por ARE
41
    [\,\mathrm{X,F\_ARE}\,,\,\,\tilde{}\,\,,\,\mathrm{info}\,\,] \;=\; \mathrm{idare}\,(\,\mathrm{Phi}\,,\mathrm{Gamma},\mathrm{Q1}\,,\mathrm{Q2}\,,[\,]\,\,,[\,]\,\,)\,\,;
^{42}
43
   %Valor inicial do bloco de mem ria
44
   F0 = zeros(1, n, 1, N);
45
  %N vel ruido de medi
   rm\_ARE = 0;
   seed\_ARE = 41;
   rm\_DRE = 1e-4;
   seed_DRE = 42;
   %Perturba o de entrada
54
   d_ARE = 0.06;
55
   d_ARE_gate = 1;
56
  d_DRE = 0.06;
58
   d_DRE_gate = 1;
```