

# SEM 538 - Sistemas de Controle II

## Aula 9 - Espaço de Estados Discreto

Adriano A. G. Siqueira

Universidade de São Paulo

- Representação no Espaço de Estados

$$\dot{\mathbf{x}}(t) = \mathbf{A}\mathbf{x}(t) + \mathbf{B}\mathbf{u}(t)$$

$$\mathbf{y}(t) = \mathbf{C}\mathbf{x}(t) + \mathbf{D}\mathbf{u}(t)$$

- $\mathbf{x}$ : estado
- $\mathbf{u}$ : entrada
- $\mathbf{y}$ : saída

- Propriedades da exponencial

$$\frac{de^{At}}{dt} = Ae^{At} = e^{At}A$$

$$e^0 = I$$

$$(e^{-At})^{-1} = e^{At}$$

- Representação no Espaço de Estados

$$\dot{\mathbf{x}}(t) = A\mathbf{x}(t) + B\mathbf{u}(t)$$

$$\mathbf{y}(t) = C\mathbf{x}(t) + D\mathbf{u}(t)$$

- Pré-multiplicando ambos os lados da equação diferencial por  $e^{-At}$  obtém-se

$$e^{-At}\dot{\mathbf{x}}(t) - e^{-At}A\mathbf{x}(t) = e^{-At}B\mathbf{u}(t)$$

$$\frac{d}{dt}(e^{-At}\mathbf{x}(t)) = e^{-At}B\mathbf{u}(t)$$

- Integrando de 0 a  $t$

$$e^{-At}\mathbf{x}(\tau)\Big|_0^t = \int_0^t e^{-A\tau} B\mathbf{u}(\tau) d\tau$$

$$e^{-At}\mathbf{x}(t) - e^0\mathbf{x}(0) = \int_0^t e^{-A\tau} B\mathbf{u}(\tau) d\tau$$

$$\mathbf{x}(t) = e^{At}\mathbf{x}(0) + \int_0^t e^{A(t-\tau)} B\mathbf{u}(\tau) d\tau$$

- Solução em um período de amostragem

$$\mathbf{x}(kT + T) = e^{AT} \mathbf{x}(kT) + \int_{kT}^{kT+T} e^{A(kT+T-\tau)} B \mathbf{u}(\tau) d\tau$$

- Segurador de ordem zero:

$$\mathbf{u}(\tau) = \mathbf{u}(kT), \quad kT \leq \tau \leq kT + T$$

- Fazendo  $\eta = kT + T - \tau$

$$\mathbf{x}(kT + T) = e^{AT} \mathbf{x}(kT) + \int_0^T e^{A\eta} d\eta B \mathbf{u}(kT)$$

- Define-se

$$F = e^{AT} \quad G = \int_0^T e^{A\eta} d\eta B$$

- Sistema discreto:

$$\mathbf{x}(kT + T) = F\mathbf{x}(kT) + G\mathbf{u}(kT)$$

- sendo

$$F = e^{AT} = I + AT\Psi$$

$$\Psi = I + \frac{AT}{2!} + \frac{A^2 T^2}{3!} + \dots$$

$$G = \int_0^T e^{A\eta} d\eta B = \Psi TB$$



- Exemplo:  $G(s) = \frac{1}{s^2}$

$$\dot{\mathbf{x}} = \begin{bmatrix} 0 & 1 \\ 0 & 0 \end{bmatrix} \mathbf{x} + \begin{bmatrix} 0 \\ 1 \end{bmatrix} u$$

$$y = [1 \quad 0] \mathbf{x}$$

- Espaço de estados discreto

$$F = \begin{bmatrix} 1 & T \\ 0 & 1 \end{bmatrix}, \quad G = \begin{bmatrix} T^2/2 \\ T \end{bmatrix}$$

$$C = [1 \quad 0], \quad D = 0$$

- Representação no espaço de estados

$$\mathbf{x}(k + 1) = F\mathbf{x}(k) + Gu(k)$$

$$y(k) = C\mathbf{x}(k) + Du(k)$$

$$G(z) = C(zI - F)^{-1}G + D$$

- Exemplo

$$F = \begin{bmatrix} 1 & T \\ 0 & 1 \end{bmatrix}, \quad G = \begin{bmatrix} T^2/2 \\ T \end{bmatrix}$$
$$C = \begin{bmatrix} 1 & 0 \end{bmatrix}, \quad D = 0$$

- Equação característica

$$\det(zI - F) = 0$$

- Autovalores de  $F$

$$\det(\lambda I - F) = 0$$

- Pólos de  $G(z) \Leftrightarrow$  autovalores de  $F$
- Estabilidade: autovalores de  $F$  dentro do círculo unitário

- Cálculo do **controlador**: realimentação do estado
- Cálculo do **observador**
- Combinação do controlador + observador: realimentação da saída

- Lei de controle

$$u(k) = -K\mathbf{x}(k) = [k_1 \quad k_2 \quad \cdots \quad k_n] \begin{bmatrix} x_1 \\ x_2 \\ \vdots \\ x_n \end{bmatrix}$$

- tal que

$F - GK$  seja estável

- Equação característica desejada

$$(z - z_1)(z - z_2) \cdots (z - z_n) = 0$$
$$z^n + \alpha_1 z^{n-1} + \alpha_2 z^{n-2} + \cdots + \alpha_n = 0$$

- Exemplo

$$F = \begin{bmatrix} 1 & T \\ 0 & 1 \end{bmatrix}, \quad G = \begin{bmatrix} T^2/2 \\ T \end{bmatrix}$$

- Pólos em:  $z = 0.8 \pm 0.25j$  com  $T = 0.1$  s

- Fórmula de Ackerman

$$K = [ 0 \ 0 \ \dots \ 1 ] C^{-1} \alpha(F)$$

- Matriz de controlabilidade

$$C = [G \ FG \ F^2G \ \dots \ F^{n-1}G]$$

- e

$$\alpha(F) = F^n + \alpha_1 F^{n-1} + \alpha_2 F^{n-2} + \dots + \alpha_n I$$



- Duas formas:
  - Preditor( $\bar{\mathbf{x}}(k)$ ): estado  $\mathbf{x}(k)$ , usando as medidas até  $y(k-1)$
  - Estimador ( $\hat{\mathbf{x}}(k)$ ): estado  $\mathbf{x}(k)$ , usando as medidas até  $y(k)$
- Controlador:  $u = -K\hat{\mathbf{x}}$  ou  $u = -K\bar{\mathbf{x}}$

- Dinâmica do Preditor:

$$\bar{\mathbf{x}}(k) = F\bar{\mathbf{x}}(k-1) + Gu(k-1) + L_p(y(k-1) - C\bar{\mathbf{x}}(k-1))$$

- sendo

$$L_p = \begin{bmatrix} l_1 \\ l_2 \\ \vdots \\ l_n \end{bmatrix}$$

- Erro de estimativa:

$$\tilde{\mathbf{x}}(k) = (F - L_p C)\tilde{\mathbf{x}}(k - 1),$$

- Se  $(F - L_p C)$  é estável  $\Rightarrow \tilde{\mathbf{x}}(k) \rightarrow 0$

- Pólos desejados:  $z_i = \beta_1, \beta_2, \dots, \beta_n$

$$(z - \beta_1)(z - \beta_2) \cdots (z - \beta_n) = 0$$

- Exemplo: Pólos do observador:  $z = 0.4 \pm 0.4j$  e  $T = 0.1$  s

$$F = \begin{bmatrix} 1 & T \\ 0 & 1 \end{bmatrix}, \quad G = \begin{bmatrix} T^2/2 \\ T \end{bmatrix}$$
$$C = [1 \quad 0]$$

- Estimador:

$$\hat{\mathbf{x}}(k) = F\hat{\mathbf{x}}(k-1) + Gu(k-1) + L_c(y(k) - C\hat{\mathbf{x}}(k-1))$$

- Erro de estimativa

$$\tilde{\mathbf{x}}(k) = (F - FL_cC)\tilde{\mathbf{x}}(k-1),$$

- $L_p = FL_c$