

## Controle por Realimentação de Estados – Alocação de Polos

### 11.1 Introdução

Esta experiência tem por objetivo efetuar o controle de posição do servomecanismo utilizando uma abordagem em espaço de estados. Será considerada uma alocação de polos por realimentação de estados, com um integrador para eliminar o erro em regime estacionário.

### 11.2 Espaço de estados

A modelagem por espaço de estados possui as seguintes vantagens:

- Equações de estado fornecem um modelo matemático de grande generalidade;
- A notação matricial compacta facilita muito manipulações complexas;
- Pode descrever sistemas lineares e também não lineares;
- Pode descrever sistemas invariantes no tempo e também variantes no tempo;
- Adequada para sistemas de múltiplas entradas e múltiplas saídas (MIMO);

Considere um sistema SISO linear e invariante no tempo. O mesmo pode ser representado da seguinte forma em espaço de estados:

$$\begin{cases} \dot{x} = Ax + Bu \\ y = Cx \end{cases} \quad (11.1)$$

onde,

- $x$ : vetor de estado (vetor  $n$ );
- $u$ : sinal de controle (escalar);
- $y$ : sinal de saída (escalar);
- $A$ : matriz  $n \times n$  denominada matriz de estados;
- $B$ : matriz  $n \times 1$  denominada matriz de entrada;
- $C$ : matriz  $1 \times n$  denominada matriz de saída;

Os autovalores da matriz  $A$  representam os polos do sistema. Ao aplicar a transformada de Laplace em (11.1), tem-se:

$$sX(s) = AX(s) + BU(s) \Rightarrow (sI - A)X(s) = BU(s) \Rightarrow X(s) = (sI - A)^{-1}BU(s)$$

$$Y(s) = CX(s) = C(sI - A)^{-1}BU(s)$$

Assim,

$$\frac{Y(s)}{U(s)} = C(sI - A)^{-1}B = C \frac{\text{adj}(sI - A)}{\det(sI - A)} B \quad (11.2)$$

Com isso, comprova-se que os autovalores de  $A$  representam os polos do sistema.

### 11.3 Controlabilidade e Observabilidade

Os conceitos de controlabilidade e observabilidade possuem um papel importante no projeto de sistemas de controle no espaço de estados.

*Controlabilidade:* um sistema será dito controlável no instante  $t_0$  se existir uma entrada (vetor de controle) capaz de transferir o sistema de qualquer estado inicial  $x(t_0)$  para qualquer outro estado, em um intervalo de tempo finito.

Para o sistema ser completamente controlável, a matriz

$$Co = [B \quad AB \quad \dots \quad A^{n-1}B],$$

denominada matriz de controlabilidade, deve possuir posto (rank) igual a  $n$ .

*Observabilidade:* Um sistema será dito observável no instante  $t_0$  se, com o sistema no estado  $x(t_0)$ , for possível determinar esse estado a partir da observação da saída durante um intervalo de tempo finito. Pode-se mostrar que para o sistema ser completamente observável, o posto da matriz

$$Ob = \begin{bmatrix} C \\ CA \\ \vdots \\ CA^{n-1} \end{bmatrix}$$

deve ser igual a  $n$ . Essa é a matriz de observabilidade.

### 11.4 Alocação de Polos por Realimentação de Estados

Se o sistema for controlável, há uma lei de controle da forma  $u = -Kx$ , capaz de alocar arbitrariamente o os polos do sistema em malha fechada. A partir da equação (11.1), o sistema em malha fechada é dado por:

$$\begin{cases} \dot{x} = (A - BK)x \\ y = Cx \end{cases} \quad (11.3)$$

Os polos do sistema em malha fechada correspondem aos autovalores da matriz  $(A - BK)$ . A figura 11.1 apresenta o diagrama em blocos do sistema em malha fechada.

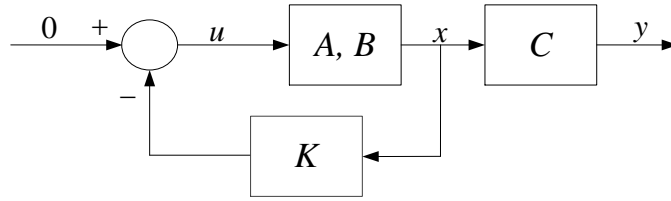


Figura 11.1 – Sistema em malha fechada com realimentação de estados.

Os autovalores do sistema em malha fechada são os valores de  $s$  que satisfazem a seguinte equação:

$$\det[sI - (A - BK)] = 0 \quad (11.4)$$

Seja  $p = [p_1 \ p_2 \ \dots \ p_n]^T$  o vetor com os polos desejados de malha fechada. Se o sistema for controlável, então existe  $K$ , tal que,

$$\det[sI - (A - BK)] = (s - p_1)(s - p_2) \cdots (s - p_n) \quad (11.5)$$

Para sistemas SISO, a solução de (11.5) pode ser encontrada pela fórmula de Ackerman. No MATLAB, o problema é resolvido da seguinte forma:  $K = \mathbf{acker}(A, B, p)$ . Para sistemas MIMO, pode-se utilizar o comando **place** do MATLAB com a mesma sintaxe do comando **acker**. A função **place** também pode ser aplicada para sistemas SISO.

### 11.5 Inserção de Integrador

O diagrama da Figura 11.1 representa um sistema de controle em modo regulatório, onde se deseja estabilizar o sistema (levar os estados para zero) sem seguir uma dada trajetória.

Para que o sistema seja capaz de seguir uma trajetória com erro em regime estacionário nulo, integradores precisam ser adicionados nos canais de entrada. No caso SISO, pode-se ter o seguinte diagrama equivalente.

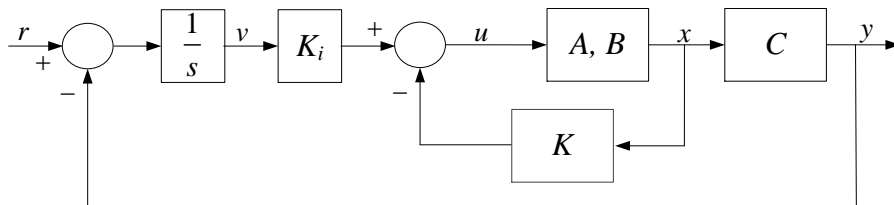


Figura 11.2 – Realimentação de estados com inserção de integrador.

Nessa caso,  $u = -Kx + K_i v$ . O sistema em malha fechada é representado por:

$$\begin{cases} \dot{x} = (A - BK)x + BK_i v \\ y = Cx \end{cases} \quad (11.6)$$

A dinâmica do integrador é dada por:

$$\dot{v} = r - y = r - Cx \quad (11.7)$$

Ao definir o um vetor de estados aumentado  $x_a = [x \ v]^T$ , tem-se a seguinte equação de estados em malha fechada:

$$\begin{bmatrix} \dot{x} \\ \dot{v} \end{bmatrix} = \begin{bmatrix} A - BK & BK_i \\ -C & 0 \end{bmatrix} \begin{bmatrix} x \\ v \end{bmatrix} + \begin{bmatrix} 0 \\ 1 \end{bmatrix} r \quad (11.8)$$

A equação (11.5) pode ser reescrita como,

$$\begin{bmatrix} \dot{x} \\ \dot{v} \end{bmatrix} = \left( \underbrace{\begin{bmatrix} A & 0 \\ -C & 0 \end{bmatrix}}_{A_a} - \underbrace{\begin{bmatrix} B \\ 0 \end{bmatrix}}_{B_a} \underbrace{\begin{bmatrix} K & -K_i \end{bmatrix}}_{K_a} \right) \begin{bmatrix} x \\ v \end{bmatrix} + \begin{bmatrix} 0 \\ 1 \end{bmatrix} r \quad (11.9)$$

Assim, o problema de alocação de polos com integrador é resolvido da seguinte forma: **Ka=place(Aa, Ba, pa)**. O vetor  $p_a$  deve conter um termo a mais que representa o polo do integrador em malha fechada. As  $n$  primeiras colunas de  $K_a$  representam o ganho de realimentação de estados, enquanto que a última coluna de  $K_a$  representa o ganho na saída do integrador com sinal trocado.

### 11.3 Atividades

- 1) Encontre uma representação em espaço de estados para o servomecanismo, considerando como variáveis de estado a velocidade no eixo do potenciômetro ( $\omega_p$ ) e a posição angular no eixo do potenciômetro ( $\theta_p$ ). Verifique se o sistema é controlável.
- 2) Projete um controlador por realimentação de estados com integrador, conforme a figura 11.2, alocando os polos em malha fechada do sistema com a seguinte especificação:  $\xi = 0,707$  e  $\omega_n = 10$  rad/s. Escolha o polo do integrador em  $s = -10$ .
- 3) Aplique a lei de controle obtida no servomecanismo. Assuma como referência para  $\theta_p$  uma onda quadrada com amplitude de  $-\pi/2$  a  $\pi/2$ , com frequência igual a 0,1 Hz.
- 4) Compare os resultados experimentais com os simulados, considerando o modelo não linear com atrito.