

UNIVERSIDADE FEDERAL DO RIO GRANDE DO NORTE CENTRO DE TECNOLOGIA

DEP. DE ENGENHARIA DE COMPUTAÇÃO E AUTOMAÇÃO LABORATÓRIO DE SISTEMAS CONTROLE



Fábio Meneghetti Ugulino de Araújo (http://www.dca.ufrn.br/~meneghet)

ROTEIRO DE LABORATÓRIO

- 1. Código da Experiência: 03A
- 2. <u>Título</u>: Controle no Espaço de Estados: Realimentação de Estados (Seguidor de Referência)
- 3. *Objetivos*: Esta prática tem como objetivos:
- Aprimoramento dos conceitos envolvidos na teoria de espaço de estados;
- Introdução ao projeto de controladores no espaço de estados;
- Projeto de um seguidor de referência para o acompanhamento de entradas do tipo degrau.
- 4. Equipamento Utilizado: São necessários para realização desta experiência:
- Qualquer microcomputador com qualquer software, ou softwares, capaz de realizar a simulação dinâmica de um sistema de tanques acoplados.

5. <u>Introdução</u>:

O controle no Espaço de Estados é aplicável a sistemas de múltiplas entradas e múltiplas saídas, que podem ser lineares ou não-lineares, invariantes ou variantes no tempo e com condições iniciais nulas ou não.

Considera-se que o <u>estado</u> de um sistema no instante t_0 é a quantidade de informação em t_0 , que, junto com a entrada u(t) em $t \ge t_0$, determina univocamente o comportamento do sistema para todo $t \ge t_0$.

Assim, a representação de um sistema dinâmico no espaço de estados pode ser descrita pelas seguintes equações:

$$\dot{\mathbf{x}}(t) = f(\mathbf{x}(t), \mathbf{u}(t), t);$$
 Equação de Estados $\mathbf{y}(t) = g(\mathbf{x}(t), \mathbf{u}(t), t);$ Equação de Saída

Em que:

$$\mathbf{x}(t) = \begin{bmatrix} x_1(t) \\ x_2(t) \\ \vdots \\ x_n(t) \end{bmatrix} \qquad \mathbf{u}(t) = \begin{bmatrix} u_1(t) \\ u_2(t) \\ \vdots \\ u_p(t) \end{bmatrix} \qquad \mathbf{y}(t) = \begin{bmatrix} y_1(t) \\ y_2(t) \\ \vdots \\ y_q(t) \end{bmatrix}$$

 $\mathbf{x}(t) \rightarrow \text{vetor de estados}.$

 $\mathbf{u}(t) \rightarrow \text{vetor de entrada}$.

 $y(t) \rightarrow \text{vetor de saída}$.

e $f(\bullet, \bullet, \bullet)$ e $g(\bullet, \bullet, \bullet)$ são funções não lineares.

Porém se o sistema for modelado com sendo linear e invariante no tempo (em inglês: LTI), o modelo em espaço de estados pode ser representado simplesmente pelas seguintes equações:

$$\dot{\mathbf{x}}(t) = \mathbf{A}\mathbf{x}(t) + \mathbf{B}\mathbf{u}(t)$$
 Equação de Estado (dinâmica do sistema)

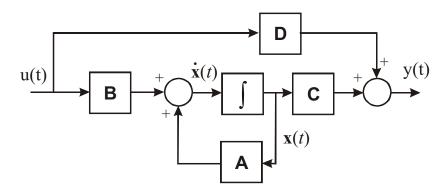
$$\mathbf{v}(t) = \mathbf{C}\mathbf{x}(t) + \mathbf{D}\mathbf{u}(t)$$
 Equação de Saída (observação do sistema)

Em que as matrizes; A_{nxn} ; B_{nxp} ; C_{qxn} e D_{qxp} contém os parâmetros que modelam a dinâmica do sistema

5.1. Realimentação de Estado

A ideia básica da realimentação de estados consiste em alocar os polos de malha fechada (autovalores da matriz dinâmica), modificando, assim, a dinâmica do sistema.

Dada uma representação em variáveis de estado de um sistema; $\begin{cases} \dot{\mathbf{x}}(t) = \mathbf{A}\mathbf{x}(t) + \mathbf{B}u(t) \\ y(t) = \mathbf{C}\mathbf{x}(t) + du(t) \end{cases}$:



Usando realimentação de estado, cada variável de estado é multiplicada por um ganho e realimentada para o terminal de entrada, ou seja:

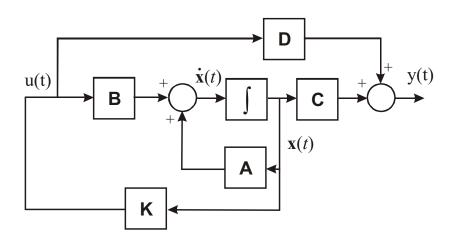
$$u(t) = \mathbf{K}\mathbf{x}(t) + r(t)$$

Em que: $\mathbf{K} = \begin{bmatrix} k_1 & k_2 & \dots & k_n \end{bmatrix}$ é o vetor de ganhos de realimentação.

Assim, temos:

$$\begin{cases} \dot{\mathbf{x}}(t) = \mathbf{A}\mathbf{x}(t) + \mathbf{B}u(t) \\ u(t) = \mathbf{K}\mathbf{x}(t) + r(t) \end{cases} \Rightarrow \dot{\mathbf{x}}(t) = \mathbf{A}\mathbf{x}(t) + \mathbf{B}(\mathbf{K}\mathbf{x}(t) + r(t)) \Rightarrow \\ \dot{\mathbf{x}}(t) = (\mathbf{A} + \mathbf{B}\mathbf{K})\mathbf{x}(t) + \mathbf{B}r(t) \end{cases}$$

OBS: Devemos ter acesso a todos os estados do sistema.



<u>Teorema:</u> Se $(\mathbf{A}, \mathbf{B}, \mathbf{C}, \mathbf{d})$ for controlável, usando $u(t) = \mathbf{K}\mathbf{x}(t) + r(t)$ podemos escolher arbitrariamente os autovalores de $(\mathbf{A} + \mathbf{B}\mathbf{K})$.

5.2. Seguidores de Referência para Entradas do Tipo Degrau

Considere o modelo em espaço de estados, LTI e causal, para um dado sistema dinâmico:

$$\begin{cases} \dot{\mathbf{x}}(t) = \mathbf{A}\mathbf{x}(t) + \mathbf{B}u(t) \\ y(t) = \mathbf{C}\mathbf{x}(t) \end{cases}$$

Se definirmos o erro de rastreamento como sendo: e(t) = y(t) - r(t), temos que:

$$\dot{e}(t) = \dot{y}(t) - \dot{r}(t) = \dot{y}(t) = \mathbf{C}\dot{\mathbf{x}}(t)$$

Então, podemos definir novas variáveis: $\begin{cases} \mathbf{z} = \dot{\mathbf{x}} \\ w = \dot{u} \end{cases}$ e novas equações de estado $\dot{e} = \mathbf{C}\mathbf{z}$. $\dot{\mathbf{z}} = \mathbf{A}\mathbf{z} + \mathbf{B}w$

Daí, Podemos juntar as duas novas equações de estado em uma única:

$$\begin{bmatrix} \dot{e} \\ \dot{\mathbf{z}} \end{bmatrix} = \begin{bmatrix} 0 & \mathbf{C} \\ \mathbf{0} & \mathbf{A} \end{bmatrix} \begin{bmatrix} e \\ \mathbf{z} \end{bmatrix} + \begin{bmatrix} 0 \\ \mathbf{B} \end{bmatrix} w \Leftrightarrow$$

Se o novo sistema ($\mathbf{A_a}$, $\mathbf{B_a}$), comumente chamado de sistema aumentado, for controlável, então, existe uma lei de controle por realimentação de estado, da forma; $w = \mathbf{k_a} \zeta \Rightarrow w = k_1 e + \mathbf{k_2} \mathbf{z}$, tal que os polos do sistema aumentado podem ser posicionados arbitrariamente.

Desde que os polos sejam alocados na região de estabilidade, o erro de rastreamento será estável. Assim, o objetivo de rastreamento assintótico, com erro em regime nulo, será alcançado.

O sinal de controle u(t) é obtido da seguinte expressão:

$$u(t) = \int_0^t w(\tau)d\tau = k_1 \int_0^t e(\tau)d\tau + \mathbf{k}_2 \mathbf{x}(t)$$

na qual, os valores dos ganhos k_1 e k_2 podem ser obtidos através da fórmula de Ackermman.

<u>Teorema:</u> Se $(\mathbf{A_a}, \mathbf{B_a})$ for controlável, então usando uma lei de controle $w = \mathbf{k_a} \zeta \Rightarrow w = k_1 e + \mathbf{k_2} \mathbf{z}$ podemos escolher arbitrariamente os autovalores de $(\mathbf{A_a} + \mathbf{B_a} \mathbf{K_a})$.

\bullet Fórmula de Ackermann para Determinação da Matriz de Ganhos da Realimentação do Sistema Aumentado $\mathbf{K}_{\!a}$

1- Formar $\Delta(s) = s^n + a_1 s^{n-1} + ... + a_{n-1} s + a_n$ com os pólos desejados para o seguidor de referências.

2- Calcular $\mathbf{K}_{\mathbf{a}}$ da seguinte forma: $\mathbf{K}_{\mathbf{a}} = -\begin{bmatrix} 0 & 0 & \dots & 1 \end{bmatrix} \mathbf{U}_{\mathbf{a}}^{-1} q_c(\mathbf{A}_{\mathbf{a}})$

Em que:
$$\begin{cases} \mathbf{U_a} = \begin{bmatrix} \mathbf{B_a} & \mathbf{A_a B_a} & \mathbf{A_a^2 B_a} & \dots & \mathbf{A_a^{n-1} B_a} \end{bmatrix} \\ q_c(\mathbf{A_a}) = \mathbf{A_a^n} + a_1 \mathbf{A_a^{n-1}} + \dots + a_n \mathbf{I} \end{cases}$$

5.3. Implementação de Seguidores de Referência para Entradas do Tipo Degrau

Uma vez determinado o ganho do sistema aumentado ($\mathbf{K}_{\mathbf{a}}$), é preciso determinar os ganhos (k_1 e \mathbf{k}_2) necessários para o calculo da ação de controle $u(t) = k_1 \int_0^t e(\tau) d\tau + \mathbf{k}_2 \mathbf{x}(t)$. Temos simplesmente que:

$$\mathbf{K}_{\mathbf{a}} = \left[\begin{array}{c|c} \mathbf{k}_1 & \mathbf{k}_2 \end{array} \right]$$

A implementação do seguidor consiste em obter o sinal de controle u(t) conforme figura a seguir.

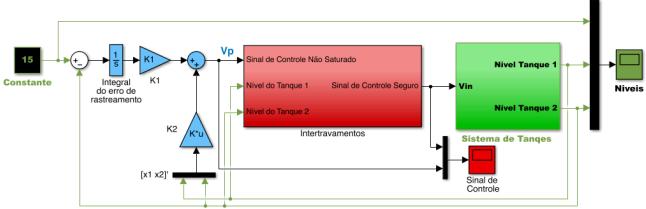


Figura 1. Implementação, em SIMULINK/MATLAB, de um Seguidor de Degraus para o Sistemas de Tanques.

Obs.: É importante notar que no início dos cálculos deste roteiro, para obtenção dos ganhos, convencionou-se que: e(t) = y(t) - r(t). Porém, em um esquema convencional de controle por realimentação, como o da Figura 1, temos: e(t) = r(t) - y(t). Por isso, precisamos inverter o sinal de k_1 . Outra opção é seguir a convenção adotado nos cálculos apresentados na videoaula.

6. Desenvolvimento:

Conhecendo-se as EDOs que descrevem as dinâmicas dos tanques 1 e 2 (configuração #2):

$$|\dot{L}_1 = -\frac{a_1}{A_1} \sqrt{\frac{g}{2L_{10}}} L_1 + \frac{K_m}{A_1} V_P | e |\dot{L}_2 = -\frac{a_2}{A_2} \sqrt{\frac{g}{2L_{20}}} L_2 + \frac{a_1}{A_2} \sqrt{\frac{g}{2L_{10}}} L_1 |,$$

Em que:

- g = 981;
- $A_1 = A_2 = 15,5179;$
- $a_1 = 0.17813919765$; $a_2 = a_1$;
- $L_{20} = 15; L_{10} = \frac{a_2^2}{a_1^2} L_{20};$
- $K_m = 3 \times 4,5 = 13,5.$

Pede-se:

- 1°. Encontre uma representação em espaço de estados, onde L_1 e L_2 sejam os estados do modelo;
- 2°. Projete um seguidor de referências, para entradas do tipo degrau, com base no modelo obtido (A escolha dos polos do seguidor faz parte do projeto, e deve ficar clara no relatório).
- 3°. Examine e descreva em seu relatório o comportamento do sistema para diferentes conjuntos de polos do seguidor: