



TEORÍA DE CONTROL Control en el espacio de estados Modelado de sistemas

Grado de Robótica Curso 2021-2022

- Teoría de control clásica basada en la relación entrada-salida o función de transferencia. Enfoque en el dominio de la frecuencia.
- Teoría de control moderna se basa en el concepto de estado. Basada en la descripción de las ecuaciones de un sistema en términos de n ecuaciones diferenciales de primer orden, que se combinan en una ecuación diferencial matricial de primer orden. Se aplica a sistemas con entradas y salidas múltiples, que pueden ser o no lineales. Enfoque en el dominio del tiempo. La formulación matricial simplifica la representación matemática y facilita la resolución por computador usando herramientas tipo Matlab.

- Es útil cuando las ec. Diferenciales que describen el sistema son de alto orden.
- Consiste en realizar cambios de variable de modo que resulte un sistema de ecuaciones diferenciales donde todas las ecuaciones sean de orden 1.
- A partir de dicho sistema se puede deducir el grafo de flujo.
- A partir del grafo de flujo se puede obtener la función de transferencia en el dominio de Laplace.
- Las funciones de transferencia de alto orden pueden representarse, también en forma de grafo y, a partir de él, obtener las ecuaciones diferenciales
- La formulación matricial es útil cuando la resolución es por computador usando herramientas tipo Matlab.

Definiciones: (Ogata)

Estado. El estado de un sistema dinámico es el conjunto más pequeño de variables (denominadas *variables de estado*) de modo que el conocimiento de estas variables en t = to, junto con el conocimiento de la entrada para $t \ge to$, determina por completo el comportamiento del sistema para cualquier tiempo $t \ge to$.

Variables de estado. Las variables de estado de un sistema dinámico son las que forman el conjunto más pequeño de variables que determinan el estado del sistema dinámico.

Vector de estado. Si se necesitan n variables de estado para describir por completo el comportamiento de un sistema determinado, estas n variables de estado se consideran los n componentes de un vector x. Tal vector se denomina **vector de estado**.

Espacio de estados. El espacio de n dimensiones cuyos ejes de coordenadas están formados por el eje x1, el eje x2,..., el eje xn, se denomina **espacio de estados**. Cualquier estado puede representarse mediante un punto en el espacio de estados

Ecuaciones en el espacio de estados.

En el análisis en el espacio de estados, existen tres tipos de variables :

- ≻variables de entrada.
- ≻variables de salida y
- ≽variables de estado.

Sistemas lineales.

$$\begin{cases} \dot{x}_{1}(t) = a_{11}x_{1} + \dots + a_{1n}x_{n} + b_{11}u_{1} + \dots + b_{1r}u_{r} \\ \dot{x}_{2}(t) = a_{21}x_{1} + \dots + a_{2n}x_{n} + b_{21}u_{1} + \dots + b_{2r}u_{r} \\ \vdots \\ \dot{x}_{n}(t) = a_{n1}x_{1} + \dots + a_{nn}x_{n} + b_{n1}u_{1} + \dots + b_{nr}u_{r} \end{cases}$$

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

$$\begin{cases} y_1(t) = c_{11}x_1 + \dots + c_{1n}x_n + d_{11}u_1 + \dots + d_{1n}u_r \\ y_2(t) = a_{c21}x_1 + \dots + c_{2n}x_n + d_{21}u_1 + \dots + d_{2n}u_r \end{cases} \qquad y(t) = C(x(t) + D(u(t)))$$

$$\vdots$$

$$\vdots$$

$$y_n(t) = c_{n1}x_1 + \dots + c_{pn}x_n + b_{dp1}u_1 + \dots + d_{pn}u_r$$

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

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

A(t): Matriz de Estado

 $\mathbf{B}(t)$: Matriz de Entrada

C(t): Matriz de Salida

 $\mathbf{D}(t)$: Matriz de Transmisión Directa

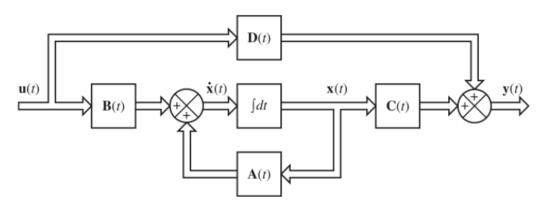
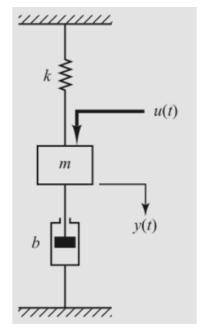


Diagrama de bloques del sistema de control lineal en tiempo continuo representado en el espacio de estados



Ejemplo 2.2. "Ingeniería De Control Moderna "Ogata. 5ª Edición.

$$M\frac{\partial^2 y}{\partial t^2} + b\frac{\partial y}{\partial t} + ky = u(t)$$

Sistema de segundo orden, dos integradores:

$$x_1(t) = y(t);$$

$$x_2(t) = \frac{\partial y}{\partial t}$$

Por lo que convertimos la Ec. Diferencial en un sistema de Ec. de Orden 1:

$$\begin{split} \frac{\partial x_1}{\partial t} &= x_2\\ \frac{\partial x_2}{\partial t} &= \frac{-b}{M}x_2 - \frac{k}{M}x_1 + \frac{1}{M}u \end{split}$$

$$\begin{bmatrix} \dot{x}_1 \\ \dot{x}_2 \end{bmatrix} = \begin{bmatrix} 0 & 1 \\ -\frac{k}{m} & -\frac{b}{m} \end{bmatrix} \begin{bmatrix} x_1 \\ x_2 \end{bmatrix} + \begin{bmatrix} 0 \\ \frac{1}{m} \end{bmatrix} u$$

$$y = \begin{bmatrix} 1 & 0 \end{bmatrix} \begin{bmatrix} x_1 \\ x_2 \end{bmatrix}$$

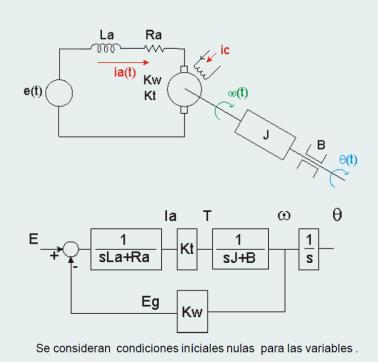
$$\dot{x} = Ax + Bu$$

$$y = Cx + Du$$

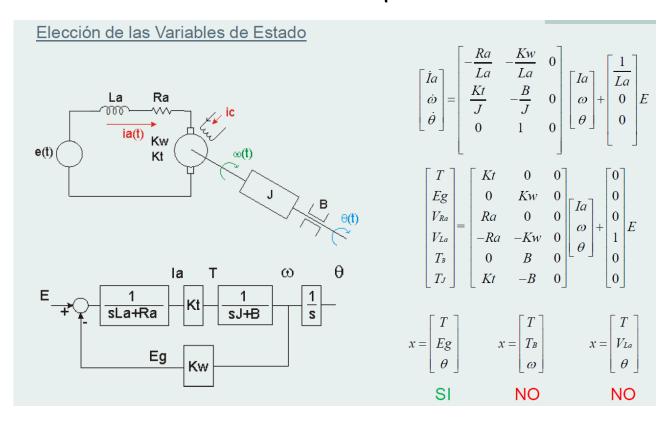
$$A = \begin{bmatrix} 0 & 1 \\ -\frac{k}{m} & -\frac{b}{m} \end{bmatrix}, \quad B = \begin{bmatrix} 0 \\ \frac{1}{m} \end{bmatrix}, \quad C = \begin{bmatrix} 1 & 0 \end{bmatrix}, \quad D = 0$$

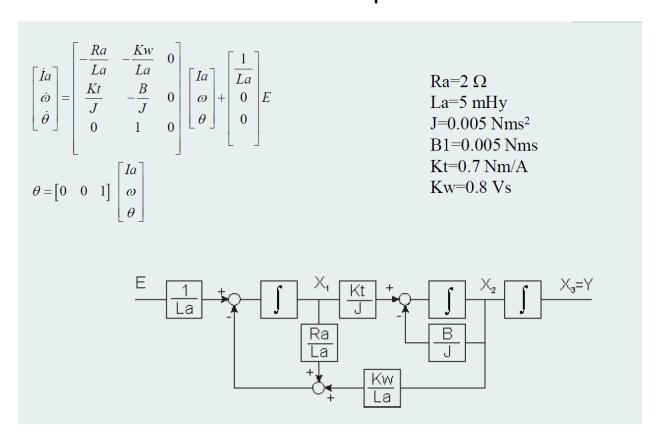
Elección de las Variables de Estado

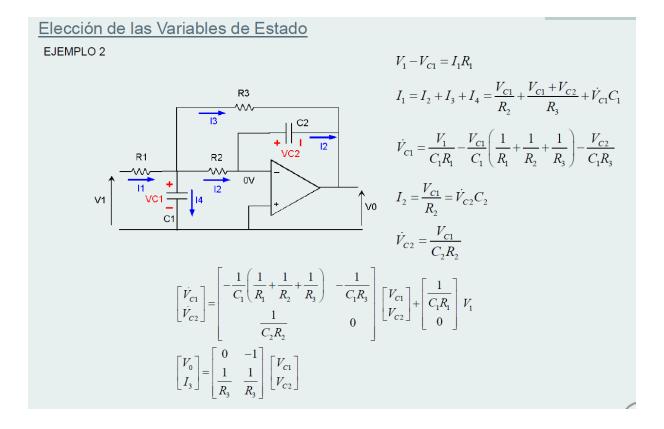
EJEMPLO 1



 $Ia = \frac{E - Kw \ \omega}{s \ La + Ra}$ $\dot{I}a La + Ia Ra = E - Kw \omega$ $\dot{I}a = -Ia \frac{Ra}{La} - \omega \frac{Kw}{La} + \frac{E}{La}$ $\omega = \frac{Kt \text{ Ia}}{s J + R}$ $\dot{\omega} J + \omega B = Kt \text{ Ia}$ $\dot{\omega} = Ia \frac{Kt}{I} - \omega \frac{B}{I}$ $\dot{\theta} = \omega$ $\begin{bmatrix} \dot{I}a \\ \dot{\omega} \\ \dot{\theta} \end{bmatrix} = \begin{bmatrix} -\frac{Ra}{La} & -\frac{Kw}{La} & 0 \\ \frac{Kt}{J} & -\frac{B}{J} & 0 \\ 0 & 1 & 0 \end{bmatrix} \begin{bmatrix} Ia \\ \omega \\ \theta \end{bmatrix} + \begin{bmatrix} \frac{1}{La} \\ 0 \\ 0 \end{bmatrix} E$







Dadas las ecuaciones de estado

$$\dot{x}(t) = Ax(t) + Bu(t)$$

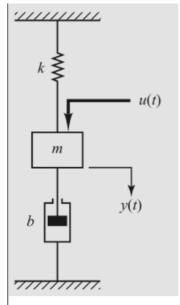
$$y(t) = Cx(t) + Du(t),$$
(10)

si les aplicamos $\mathscr{L}\{\circ\}$ obtenemos las ecuaciones algebraicas

$$sX(s)-x(0^-)=AX(s)+BU(s)$$

$$Y(s)=CX(s)+DU(s),$$
 de donde $X(s)=(sI-A)^{-1}x(0^-)+(sI-A)^{-1}BU(s)$
$$Y(s)=[C(sI-A)^{-1}B+D]U(s)+C(sI-A)^{-1}x(0^-).$$

Así, $G(s) = C(sI - A)^{-1}B + D$ es la función transferencia del sistema (10).

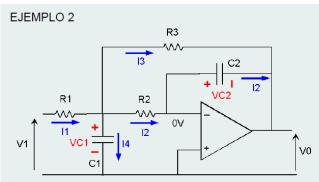


Ejemplo 2.3. "Ingeniería De Control Moderna "Ogata. 5ª Edición.

$$\begin{bmatrix} \dot{x}_1 \\ \dot{x}_2 \end{bmatrix} = \begin{bmatrix} 0 & 1 \\ -\frac{k}{m} & -\frac{b}{m} \end{bmatrix} \begin{bmatrix} x_1 \\ x_2 \end{bmatrix} + \begin{bmatrix} 0 \\ \frac{1}{m} \end{bmatrix} u$$

$$G(s) = \mathbf{C}(s\mathbf{I} - \mathbf{A})^{-1}\mathbf{B} + D$$

$$G(s) = \begin{bmatrix} 1 & 0 \end{bmatrix} \frac{1}{s^2 + \frac{b}{m} s + \frac{k}{m}} \begin{bmatrix} s + \frac{b}{m} & 1 \\ -\frac{k}{m} & s \end{bmatrix} \begin{bmatrix} 0 \\ \frac{1}{m} \end{bmatrix}$$
$$= \frac{1}{ms^2 + bs + k}$$



$$\begin{bmatrix} \dot{V}_{C1} \\ \dot{V}_{C2} \end{bmatrix} = \begin{bmatrix} -\frac{1}{C_1} \left(\frac{1}{R_1} + \frac{1}{R_2} + \frac{1}{R_3} \right) & -\frac{1}{C_1 R_3} \\ \frac{1}{C_2 R_2} & 0 \end{bmatrix} \begin{bmatrix} V_{C1} \\ V_{C2} \end{bmatrix} + \begin{bmatrix} \frac{1}{C_1 R_1} \\ 0 \end{bmatrix} V_1$$

$$V_0 \quad \begin{bmatrix} V_0 \\ I_3 \end{bmatrix} = \begin{bmatrix} 0 & -1 \\ \frac{1}{R_3} & \frac{1}{R_3} \end{bmatrix} \begin{bmatrix} V_{C1} \\ V_{C2} \end{bmatrix}$$

$$R_1 = R_2 = R_3 = 100 K_{\Omega} : C_1 = 0.9 \mu F ; C_2 = 0.1 \mu F$$

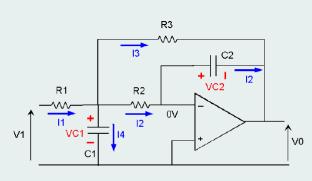
$$\begin{bmatrix} \dot{V}_{C1} \\ \dot{V}_{C2} \end{bmatrix} = \begin{bmatrix} -33.33 & -11.11 \\ 100 & 0 \end{bmatrix} \begin{bmatrix} V_{C1} \\ V_{C2} \end{bmatrix} + \begin{bmatrix} 11.11 \\ 0 \end{bmatrix} V_1$$

$$\begin{bmatrix} V_0 \\ I_3 \end{bmatrix} = \begin{bmatrix} 0 & -1 \\ 10^{-5} & 10^{-5} \end{bmatrix} \begin{bmatrix} V_{C1} \\ V_{C2} \end{bmatrix}$$

$$[s \ I - A]^{-1} = \frac{\begin{bmatrix} s & -11.11 \\ 100 & s + 33.33 \end{bmatrix}}{s^2 + 33.33s + 1111}$$

$$\begin{bmatrix} s \ I - A \end{bmatrix} = \begin{bmatrix} s + 33.33 & 11.11 \\ -100 & s \end{bmatrix}$$

$$\begin{bmatrix} V_{C1}(s) \\ V_{C2}(s) \end{bmatrix} = \frac{\begin{bmatrix} s & -11.11 \\ 100 & s+33.33 \end{bmatrix}}{s^2 + 33.33s + 1111} \begin{bmatrix} 11.11 \\ 0 \end{bmatrix} U(s)$$



$$\begin{bmatrix} \dot{V}_{C1} \\ \dot{V}_{C2} \end{bmatrix} = \begin{bmatrix} -\frac{1}{C_1} \left(\frac{1}{R_1} + \frac{1}{R_2} + \frac{1}{R_3} \right) & -\frac{1}{C_1 R_3} \\ \frac{1}{C_2 R_2} & 0 \end{bmatrix} \begin{bmatrix} V_{C1} \\ V_{C2} \end{bmatrix} + \begin{bmatrix} \frac{1}{C_1 R_1} \\ 0 \end{bmatrix} V_1$$

$$V_0 \quad \begin{bmatrix} V_0 \\ I_3 \end{bmatrix} = \begin{bmatrix} 0 & -1 \\ \frac{1}{R_3} & \frac{1}{R_3} \end{bmatrix} \begin{bmatrix} V_{C1} \\ V_{C2} \end{bmatrix}$$

$$R_1 = R_2 = R_3 = 100 K_{\Omega} : C_1 = 0.9 \mu F ; C_2 = 0.1 \mu F$$

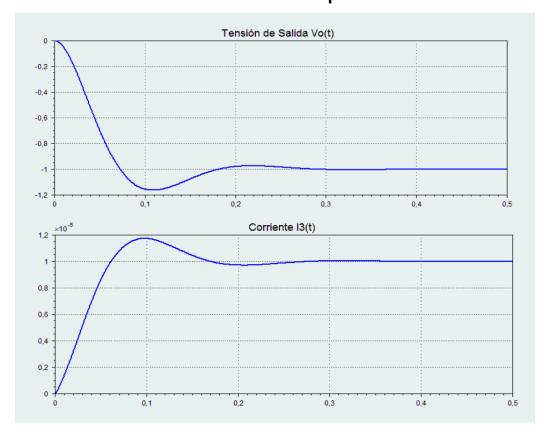
$$\begin{bmatrix} V_0(s) \\ I_3(s) \end{bmatrix} = \begin{bmatrix} 0 & -1 \\ 10^{-5} & 10^{-5} \end{bmatrix} \frac{\begin{bmatrix} s & -11.11 \\ 100 & s + 33.33 \end{bmatrix}}{s^2 + 33.33s + 1111} \begin{bmatrix} 11.11 \\ 0 \end{bmatrix} U(s) \qquad \qquad \begin{bmatrix} V_0(s) \\ I_3(s) \end{bmatrix} = \begin{bmatrix} \frac{-1111}{s^2 + 33.33s + 1111} \\ 0.0001111(s + 100) \\ \hline s^2 + 33.33s + 1111 \end{bmatrix} U(s)$$

$$\begin{bmatrix} V_0(s) \\ I_3(s) \end{bmatrix} = \begin{bmatrix} \frac{-1111}{s^2 + 33.33s + 1111} \\ \frac{0.0001111(s + 100)}{s^2 + 33.33s + 1111} \end{bmatrix} U(s)$$

$$\operatorname{Si} U(S) = \frac{1}{s}$$

$$\begin{bmatrix} V_0(s) \\ I_3(s) \end{bmatrix} = \begin{bmatrix} \frac{-1111}{s^3 + 33.33s^2 + 1111s} \\ \frac{0.0001111(s+100)}{s^3 + 33.33s^2 + 1111s} \end{bmatrix}$$

$$\begin{bmatrix} V_0(t) \\ I_3(t) \end{bmatrix} = \begin{bmatrix} -1 + 1.155\cos(28.87t - 0.5236) * e^{(-16.67t)} \\ 10^{-5} - 1.018 \cdot 10^{-5}\cos(28.87t - 0.1901) e^{(-16.67t)} \end{bmatrix}$$



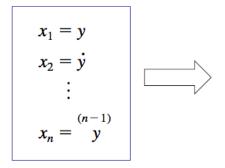


Ecuaciones diferenciales escalares

Función de excitación no contiene términos derivados

$$\overset{(n)}{y} + \overset{(n-1)}{a_1} \overset{(n-1)}{y} + \cdots + \overset{(n-1)}{a_{n-1}} \dot{y} + \overset{(n)}{a_n} y = u$$

Variables de estado



$$\dot{x}_1 = x_2
\dot{x}_2 = x_3
\vdots
\dot{x}_{n-1} = x_n
\dot{x}_n = a_n x_1 - \dots - a_1 x_n + u$$

Ecuaciones diferenciales escalares

• Función de excitación no contiene términos derivados

$$y + a_1^{(n-1)} + \cdots + a_{n-1}\dot{y} + a_n y = u$$

$$\mathbf{x} = \begin{bmatrix} x_1 \\ x_2 \\ \vdots \\ x_n \end{bmatrix}, \quad \mathbf{A} = \begin{bmatrix} 0 & 1 & 0 & \cdots & 0 \\ 0 & 0 & 1 & \cdots & 0 \\ \vdots & \vdots & \vdots & & \vdots \\ 0 & 0 & 0 & \cdots & 1 \\ -a_n & -a_{n-1} & -a_{n-2} & \cdots & -a_1 \end{bmatrix}, \quad \mathbf{B} = \begin{bmatrix} 0 \\ 0 \\ \vdots \\ 0 \\ 1 \end{bmatrix}$$

$$y = \begin{bmatrix} 1 & 0 & \cdots & 0 \end{bmatrix} \begin{bmatrix} x_1 \\ x_2 \\ \vdots \\ x_n \end{bmatrix}$$

20

Ecuaciones diferenciales escalares

Función de excitación contiene términos derivados

$$\overset{(n)}{y} + \overset{(n-1)}{a_1} \overset{(n-1)}{y} + \cdots + \overset{(n-1)}{a_{n-1}} \overset{(n)}{y} + \overset{(n)}{a_n} \overset{(n)}{y} + \overset{(n-1)}{b_1} \overset{(n-1)}{u} + \cdots + \overset{(n-1)}{b_{n-1}} \overset{(n)}{u} + \overset{(n-1)}{b_n} \overset{(n-1)}{u} + \cdots$$

$$x_{1} = y - \beta_{0}u$$

$$x_{2} = \dot{y} - \beta_{0}\dot{u} - \beta_{1}u = \dot{x}_{1} - \beta_{1}u$$

$$x_{3} = \ddot{y} - \beta_{0}\ddot{u} - \beta_{1}\dot{u} - \beta_{2}u = \dot{x}_{2} - \beta_{2}u$$

$$\vdots$$

$$x_{n} = \frac{(n-1)}{y} - \beta_{0}^{(n-1)}u - \beta_{1}^{(n-2)}u - \dots - \beta_{n-2}\dot{u} - \beta_{n-1}u = \dot{x}_{n-1} - \beta_{n-1}u$$

Variables de estado

Donde:

$$\beta_{0} = b_{0}$$

$$\beta_{1} = b_{1} - a_{1}\beta_{0}$$

$$\beta_{2} = b_{2} - a_{1}\beta_{1} - a_{2}\beta_{0}$$

$$\beta_{3} = b_{3} - a_{1}\beta_{2} - a_{2}\beta_{1} - a_{3}\beta_{0}$$

$$\vdots$$

$$\beta_{n-1} = b_{n-1} - a_{1}\beta_{n-2} - \dots - a_{n-2}\beta_{1} - a_{n-1}\beta_{0}$$

Ecuaciones diferenciales escalares

Función de excitación contiene términos derivados

$$\overset{(n)}{y} + \overset{(n-1)}{a_1} \overset{(n-1)}{y} + \cdots + \overset{(n-1)}{a_{n-1}} \overset{(n)}{y} + \overset{(n)}{a_n} \overset{(n)}{y} + \overset{(n-1)}{b_1} \overset{(n-1)}{u} + \cdots + \overset{(n-1)}{b_{n-1}} \overset{(n)}{u} + \overset{(n-1)}{b_n} \overset{(n)}{u}$$

$$\begin{bmatrix} \dot{x}_1 \\ \dot{x}_2 \\ \vdots \\ \dot{x}_{n-1} \\ \dot{x}_n \end{bmatrix} = \begin{bmatrix} 0 & 1 & 0 & \cdots & 0 \\ 0 & 0 & 1 & \cdots & 0 \\ \vdots & \vdots & \vdots & & \vdots \\ 0 & 0 & 0 & \cdots & 1 \\ -a_n & -a_{n-1} & -a_{n-2} & \cdots & -a_1 \end{bmatrix} \begin{bmatrix} x_1 \\ x_2 \\ \vdots \\ x_{n-1} \\ x_n \end{bmatrix} + \begin{bmatrix} \beta_1 \\ \beta_2 \\ \vdots \\ \beta_{n-1} \\ \beta_n \end{bmatrix} u$$

$$y = \begin{bmatrix} 1 & 0 & \cdots & 0 \end{bmatrix} \begin{bmatrix} x_1 \\ x_2 \\ \vdots \\ x_n \end{bmatrix} + \beta_0 u$$

$$G(s) = \frac{C(s)}{R(s)} = \frac{\beta_1 s^m + \beta_2 s^{m-1} + ... + \beta_m s + \beta_{m+1}}{s^n + \alpha_1 s^{n-1} + \alpha_2 s^{n-2} + ... + \alpha_{n-1} s + \alpha_n}$$

$$\frac{R(s)}{R(s)} = \frac{1}{s^n + \alpha_1 s^{n-1} + \alpha_2 s^{n-2} + ... + \alpha_{n-1} s + \alpha_n}$$

$$\frac{C(s)}{X_1(s)} = \frac{1}{s^n + \alpha_1 s^{n-1} + \alpha_2 s^{n-2} + ... + \alpha_{n-1} s + \alpha_n}$$

$$\frac{C(s)}{X_1(s)} = \beta_1 s^m + \beta_2 s^{m-1} + ... + \beta_m s + \beta_{m+1}$$

$$s^n X_1(s) + \alpha_1 s^{n-1} X_1(s) + ... + \alpha_{n-1} s X_1(s) + \alpha_n X_1(s) = R(s)$$

$$x_1^{(n)}(t) + \alpha_1 x_1^{(n-1)}(t) + ... + \alpha_{n-1} \dot{x}_1(t) + \alpha_n x_1(t) = r(t)$$

$$C(s) = \beta_1 s^m X_1(s) + \beta_2 s^{m-1} X_1(s) + ... + \beta_m s X_1(s) + \beta_{m+1} X_1(s)$$

$$\dot{x}_{1}(t) = x_{2}(t) \\ \dot{x}_{2}(t) = x_{3}(t) = \dot{x}_{1}(t) \\ \vdots \\ \dot{x}_{n-2}(t) = x_{n-1}(t) = x_{1}^{(n-2)}(t) \\ \dot{x}_{n-1}(t) = x_{1}^{(n-1)}(t) \\ \dot{x}_{1}(t) = x_{1}^{(n-1)}(t) + \dots + \alpha_{n-1}\dot{x}_{1}(t) + \alpha_{n}x_{1}(t) = r(t) \\ \dot{x}_{n}(t) = \alpha_{1}x_{n}(t) - \dots - \alpha_{n-1}x_{2}(t) - \alpha_{n}x_{1}(t) + r(t) \\ \dot{x}_{n}(t) = \beta_{1}x_{n-1}(t) + \beta_{2}x_{n-2}(t) + \dots + \beta_{m}x_{2}(t) + \beta_{m+1}x_{1}(t)$$

