

بسمه تعالی

# نظریه تحقق

## (بخش دوم)

درس کنترل مدرن

ایمان شریفی

۱۳۹۷

## ❖ تحقق سیستم های یک ورودی یک خروجی

✓ تابع تبدیل با چند جمله ای های صورت و مخرج نسبت به هم اول

✓ چهار تحقق مهم: *کانونیکال کنترل کننده*

*کانونیکال کنترل پذیری*

*کانونیکال رویتگر*

*کانونیکال رویت پذیری*

✓ تحقق های سری و موازی

## ❖ تحقق کانونیکال کنترل کننده

$$Y(s) = \frac{b(s)}{a(s)} U(s) = b(s) \underbrace{a^{-1}(s) U(s)}_{\xi(s)}$$

$$\Rightarrow Y(s) = b(s)\xi(s)$$

$$\Rightarrow u(t) = \xi^n(t) + a_{n-1}\xi^{n-1}(t) + \cdots + a_0\xi(t)$$

$$y(t) = b_{n-1}\xi^{n-1}(t) + b_{n-2}\xi^{n-2}(t) + \cdots + b_0\xi(t)$$

Define:

$$x_1(t) = \xi(t), x_2(t) = \xi^1(t), \cdots, x_n(t) = \xi^{n-1}(t)$$

Then:

$$\dot{x}_1(t) = x_2(t)$$


$$\dot{x}_2(t) = x_3(t)$$

$\vdots$

$$\dot{x}_n(t) = -a_{n-1}x_n(t) - \dots - a_1x_2(t) - a_0x_1(t) + u(t)$$

$$y(t) = b_{n-1}x_n(t) + b_{n-2}x_{n-1}(t) + \dots + b_0x_1(t)$$

$$\dot{x}(t) = \begin{bmatrix} 0 & 1 & 0 & \cdots & 0 \\ 0 & 0 & 1 & \cdots & 0 \\ \vdots & & & & \\ 0 & 0 & 0 & \cdots & 1 \\ -a_0 & -a_1 & -a_2 & \cdots & -a_{n-1} \end{bmatrix} x(t) + \begin{bmatrix} 0 \\ 0 \\ \vdots \\ 0 \\ 1 \end{bmatrix} u(t)$$



$$y(t) = [b_0 \quad b_1 \quad b_2 \quad \cdots \quad b_{n-1}] x(t)$$

❖ تحقق کانونیکال کنترل کننده

✓ تحقق کانونیکال کنترل کننده همواره کنترل پذیر است.

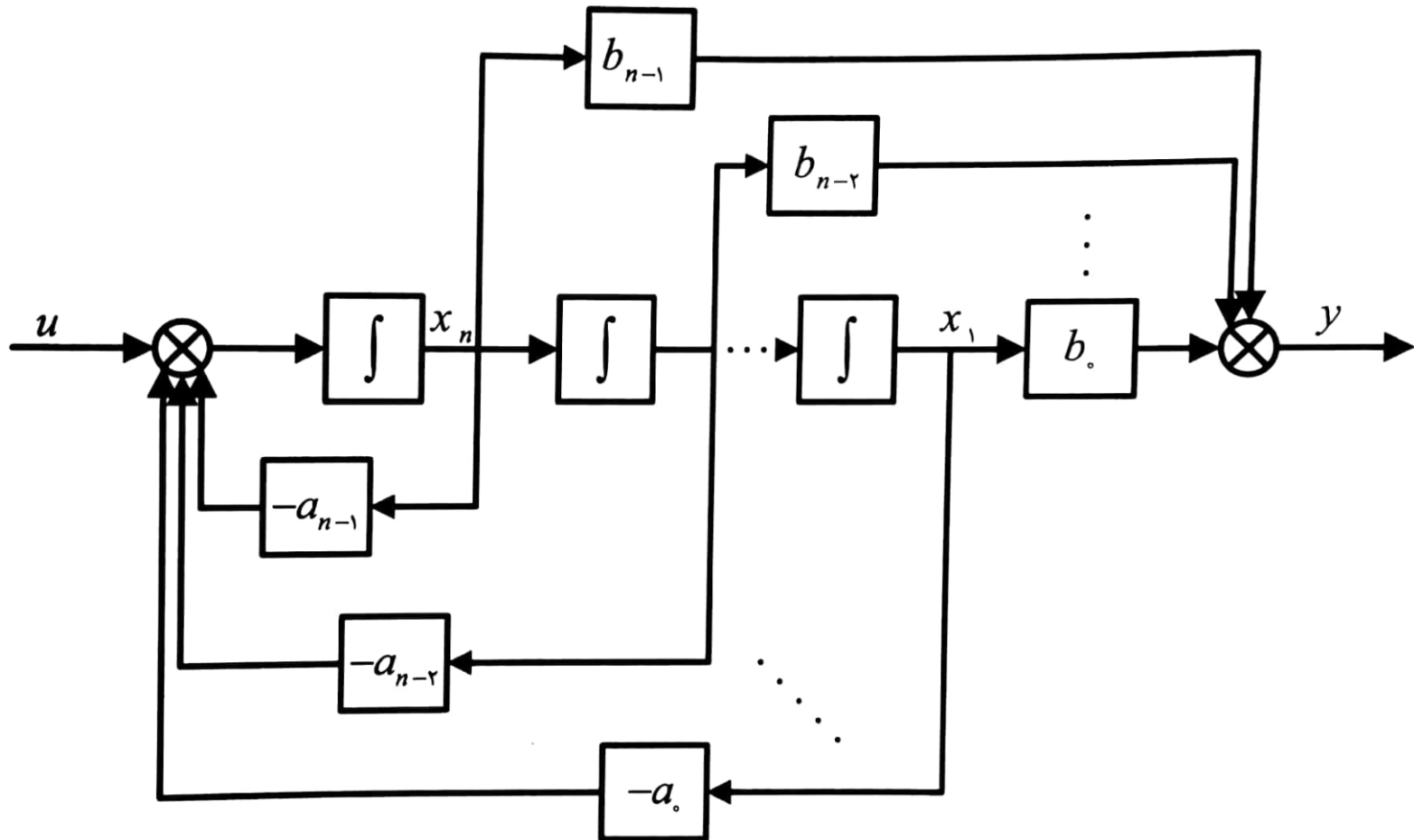
✓ تحقق کانونیکال کنترل کننده در صورتیکه حذف قطب با صفر نداشته

باشد همواره رویت پذیر است.

# ❖ تحقق کانونیکال کنترل کننده

$$\dot{x}(t) = \begin{bmatrix} 0 & 1 & 0 & \cdots & 0 \\ 0 & 0 & 1 & \cdots & 0 \\ \vdots & & & & \\ 0 & 0 & 0 & \cdots & 1 \\ -a_0 & -a_1 & -a_2 & \cdots & -a_{n-1} \end{bmatrix} x(t) + \begin{bmatrix} 0 \\ 0 \\ \vdots \\ 0 \\ 1 \end{bmatrix} u(t)$$

$$y(t) = [b_0 \quad b_1 \quad b_2 \quad \cdots \quad b_{n-1}] x(t)$$



## ❖ تحقق كانونیکال رویتگر

$$Y(s) = \frac{b(s)}{a(s)} U(s) = \frac{b_{n-1}s^{n-1} + b_{n-2}s^{n-2} + \dots + b_0}{s^n + a_{n-1}s^{n-1} + \dots + a_0}$$



$$s^n Y(s) = - \left( a_{n-1}s^{n-1} + \dots + a_0 \right) Y(s) + \left( b_{n-1}s^{n-1} + b_{n-2}s^{n-2} + \dots + b_0 \right) U(s)$$



$$s^n Y(s) = s^{n-1} \left( -a_{n-1}Y(s) + b_{n-1}U(s) \right) + s^{n-2} \left( -a_{n-2}Y(s) + b_{n-2}U(s) \right) \\ + s^{n-3} \left( -a_{n-3}Y(s) + b_{n-3}U(s) \right) + \dots + s^0 \left( -a_0Y(s) + b_0U(s) \right)$$

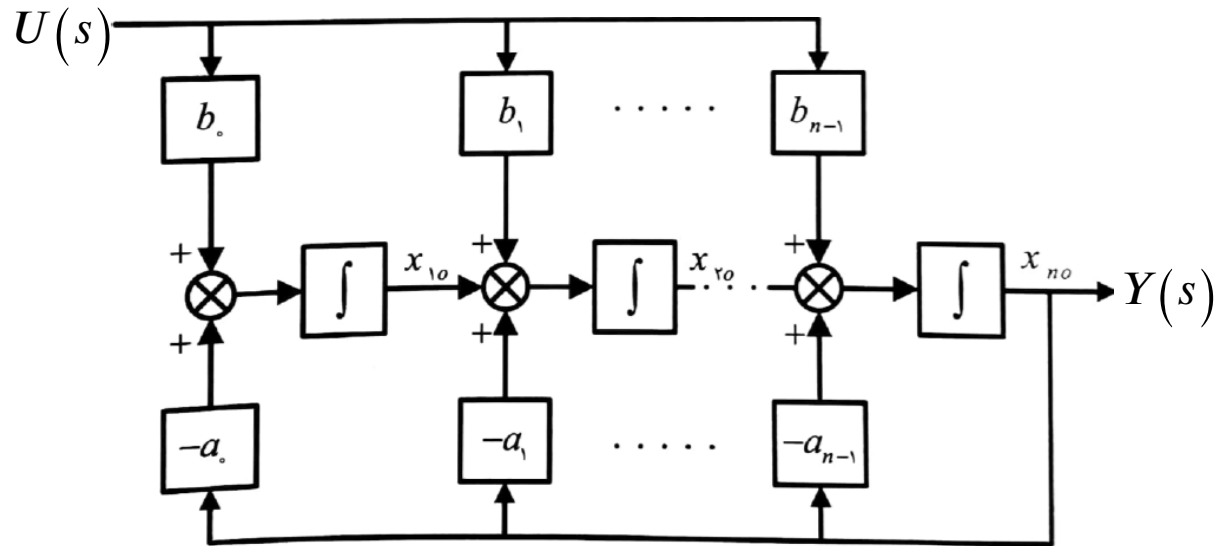


$$Y(s) = \frac{1}{s} \left( -a_{n-1}Y(s) + b_{n-1}U(s) \right) + \frac{1}{s^2} \left( -a_{n-2}Y(s) + b_{n-2}U(s) \right) \\ + \frac{1}{s^3} \left( -a_{n-3}Y(s) + b_{n-3}U(s) \right) + \dots + \frac{1}{s^n} \left( -a_0Y(s) + b_0U(s) \right)$$

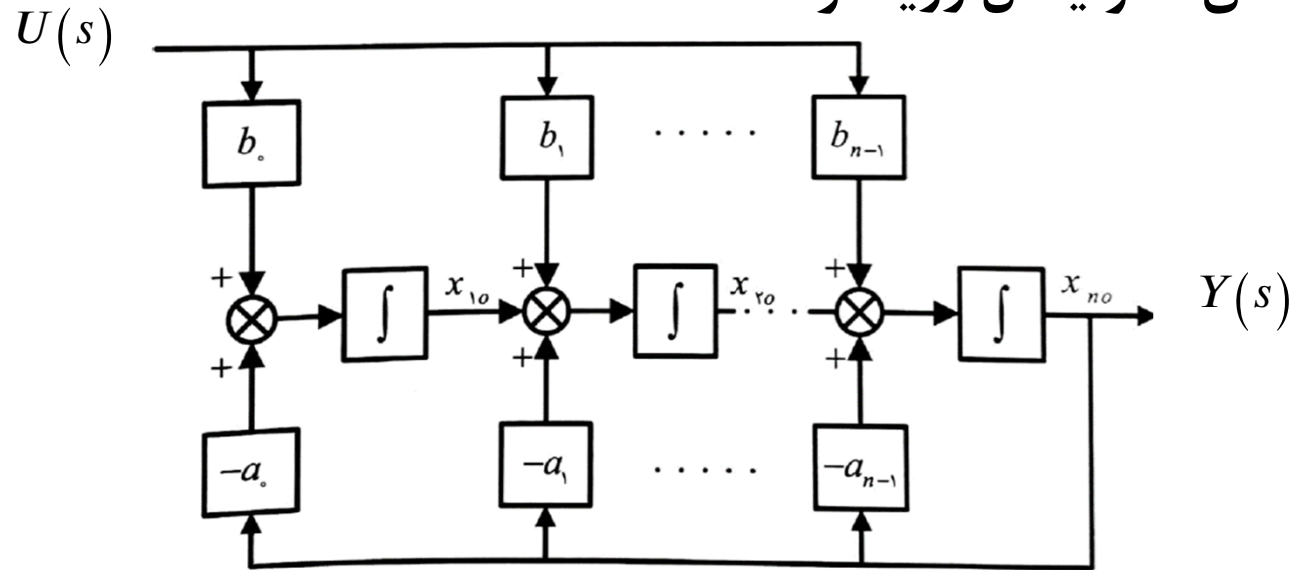
## ❖ تحقق کانونیکال رویتگر

$$Y(s) = \frac{1}{s}(-a_{n-1}Y(s) + b_{n-1}U(s)) + \frac{1}{s^2}(-a_{n-2}Y(s) + b_{n-2}U(s)) \\ + \frac{1}{s^3}(-a_{n-3}Y(s) + b_{n-3}U(s)) + \dots + \frac{1}{s^n}(-a_0Y(s) + b_0U(s))$$

## ❖ با استفاده از قانون جمع آثار



## ❖ تحقق کانونیکال رویتگر



## ❖ فضای حالت برای نمودار بلوک دیاگرامی بالا

$$\dot{x}(t) = \begin{bmatrix} 0 & 0 & 0 & \cdots & -a_0 \\ 1 & 0 & 0 & \cdots & -a_1 \\ \vdots & & & & \\ 0 & 0 & 0 & \cdots & -a_{n-2} \\ 0 & 0 & 0 & \cdots & -a_{n-1} \end{bmatrix} x(t) + \begin{bmatrix} b_0 \\ b_1 \\ \vdots \\ b_{n-2} \\ b_{n-1} \end{bmatrix} u(t)$$

$$y(t) = [0 \quad 0 \quad 0 \quad \cdots \quad 1] x(t)$$



✓ تحقق کانونیکال کنترل کننده دوگان تحقق کانونیکال رویتگر است.

✓ تحقق کانونیکال رویتگر همواره رویت پذیر است و در صورتیکه حذف قطب با صفر نداشته باشد همواره کنترل پذیر است.

✓ دوگانی:

$$\dot{x}(t) = \begin{bmatrix} 0 & 0 & 0 & \cdots & -a_0 \\ 1 & 0 & 0 & \cdots & -a_1 \\ \vdots & & & & \\ 0 & 0 & 0 & \cdots & -a_{n-2} \\ 0 & 0 & 0 & \cdots & -a_{n-1} \end{bmatrix} x(t) + \begin{bmatrix} b_0 \\ b_1 \\ \vdots \\ b_{n-2} \\ b_{n-1} \end{bmatrix} u(t)$$

$$y(t) = [0 \quad 0 \quad 0 \quad \cdots \quad 1] x(t)$$

تحقق کانونیکال رویتگر

$$\dot{x}(t) = \begin{bmatrix} 0 & 1 & 0 & \cdots & 0 \\ 0 & 0 & 1 & \cdots & 0 \\ \vdots & & & & \\ 0 & 0 & 0 & \cdots & 1 \\ -a_0 & -a_1 & -a_2 & \cdots & -a_{n-1} \end{bmatrix} x(t) + \begin{bmatrix} 0 \\ 0 \\ \vdots \\ 0 \\ 1 \end{bmatrix} u(t)$$

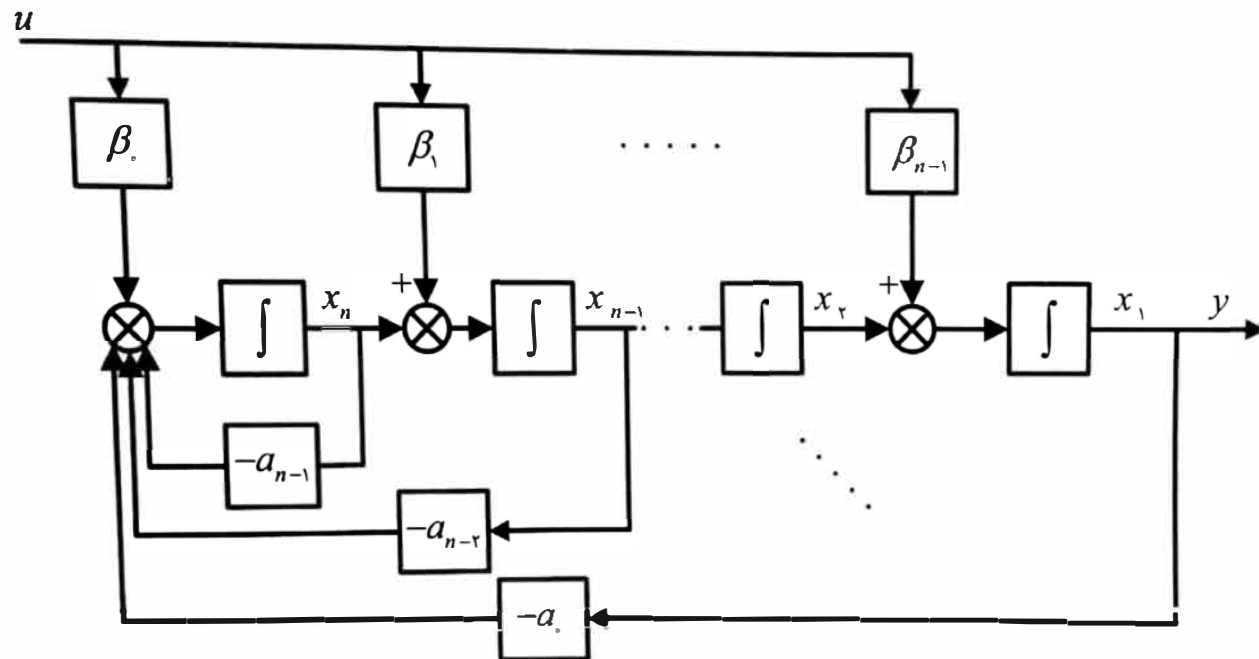
$$y(t) = [b_0 \quad b_1 \quad b_2 \quad \cdots \quad b_{n-1}] x(t)$$

تحقق کانونیکال کنترل کننده

## ❖ تحقق کانونیکال رویت پذیری

$$\dot{x}(t) = \begin{bmatrix} 0 & 1 & 0 & \dots & 0 \\ 0 & 0 & 1 & \dots & 0 \\ \vdots & & & & \\ 0 & 0 & 0 & \dots & 1 \\ -a_0 & -a_1 & -a_2 & \dots & -a_{n-1} \end{bmatrix} x(t) + \begin{bmatrix} \beta_{n-1} \\ \beta_{n-2} \\ \vdots \\ \beta_1 \\ \beta_0 \end{bmatrix} u(t)$$

$$y(t) = [1 \ 0 \ 0 \ \dots \ 0] x(t)$$



## ❖ تحقق کانونیکال رویت پذیری

$$\dot{x}(t) = \begin{bmatrix} 0 & 1 & 0 & \cdots & 0 \\ 0 & 0 & 1 & \cdots & 0 \\ \vdots & & & & \\ 0 & 0 & 0 & \cdots & 1 \\ -a_0 & -a_1 & -a_2 & \cdots & -a_{n-1} \end{bmatrix} x(t) + \begin{bmatrix} \beta_{n-1} \\ \beta_{n-2} \\ \vdots \\ \beta_1 \\ \beta_0 \end{bmatrix} u(t)$$

$$y(t) = [1 \ 0 \ 0 \ \cdots \ 0] x(t)$$

$$\begin{bmatrix} \beta_{n-1} \\ \beta_{n-2} \\ \vdots \\ \beta_1 \\ \beta_0 \end{bmatrix} = \begin{bmatrix} 1 & 0 & \cdots & 0 & 0 \\ -a_{n-1} & 1 & \cdots & 0 & 0 \\ \vdots & & & & \\ 0 & 0 & \cdots & 1 & 0 \\ -a_1 & -a_2 & \cdots & -a_{n-1} & 1 \end{bmatrix}^{-1} \begin{bmatrix} b_{n-1} \\ b_{n-2} \\ \vdots \\ b_1 \\ b_0 \end{bmatrix}$$

$$g(s) = \frac{b(s)}{a(s)} = \frac{c_{ob} \text{Adj}(sI - A_{ob}) b_{ob}}{|sI - A_{ob}|}$$

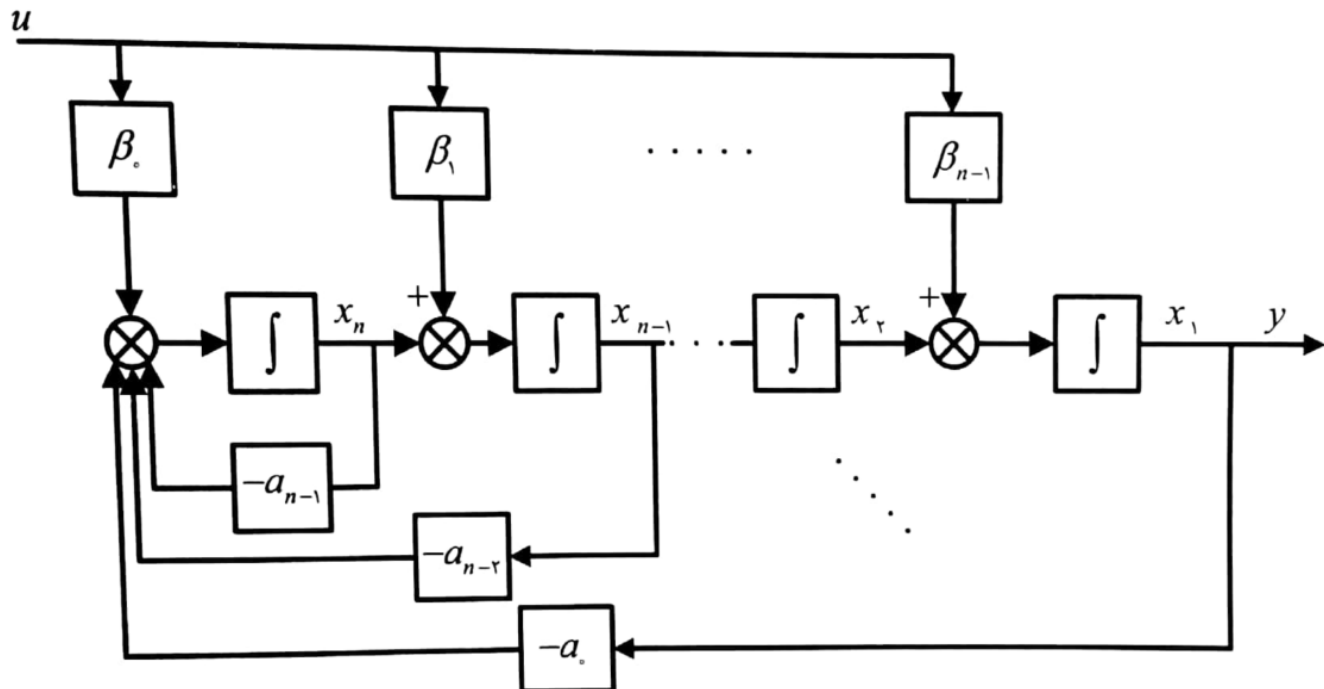
$$\begin{aligned} b(s) &\triangleq c_{ob} \text{Adj}(sI - A_{ob}) b_{ob} \\ &= c_{ob} \left[ s^{n-1} I + s^{n-r} (A_{ob} + a_{n-1} I) + \dots + (A_{ob}^{n-1} + a_{n-1} A_{ob}^{n-r} + \dots + a_r A_{ob} + a_1 I) \right] b_{ob} \\ &= s^{n-1} c_{ob} b_{ob} + s^{n-r} (c_{ob} A_{ob} b_{ob} + a_{n-1} c_{ob} b_{ob}) + \dots + (c_{ob} A_{ob}^{n-1} b_{ob} + a_{n-1} c_{ob} A_{ob}^{n-r} b_{ob} + \dots \\ &\quad + a_r c_{ob} A_{ob} b_{ob} + a_1 c_{ob} b_{ob}) \end{aligned}$$

$$\begin{aligned} b_{n-1} &= h_1 \\ b_{n-r} &= h_r + a_{n-1} h_1 \\ &\vdots \\ b_o &= h_n + a_{n-1} h_{n-1} + \dots + a_r h_r + a_1 h_1 \end{aligned} \quad \Rightarrow \quad \begin{bmatrix} h_1 \\ h_r \\ \vdots \\ h_n \end{bmatrix} = \begin{bmatrix} 1 & 0 & \dots & 0 & 0 \\ a_{n-1} & 1 & \dots & 0 & 0 \\ \vdots & \vdots & \ddots & \vdots & \vdots \\ a_1 & a_r & \dots & a_{n-1} & 1 \end{bmatrix}^{-1} \begin{bmatrix} b_{n-1} \\ b_{n-r} \\ \vdots \\ b_o \end{bmatrix}$$

$$\dot{x}(t) = \begin{bmatrix} 0 & 1 & 0 & \cdots & 0 \\ 0 & 0 & 1 & \cdots & 0 \\ \vdots & & & & \\ 0 & 0 & 0 & \cdots & 1 \\ -a_0 & -a_1 & -a_2 & \cdots & -a_{n-1} \end{bmatrix} x(t) + \begin{bmatrix} \beta_{n-1} \\ \beta_{n-2} \\ \vdots \\ \beta_1 \\ \beta_0 \end{bmatrix} u(t)$$

$$y(t) = [1 \ 0 \ 0 \ \cdots \ 0] x(t)$$

$$\begin{bmatrix} \beta_{n-1} \\ \beta_{n-2} \\ \vdots \\ \beta_1 \\ \beta_0 \end{bmatrix} = \begin{bmatrix} 1 & 0 & \cdots & 0 & 0 \\ -a_{n-1} & 1 & \cdots & 0 & 0 \\ \vdots & \vdots & & & \\ 0 & 0 & \cdots & 1 & 0 \\ -a_1 & -a_2 & \cdots & -a_{n-1} & 1 \end{bmatrix}^{-1} \begin{bmatrix} b_{n-1} \\ b_{n-2} \\ \vdots \\ b_1 \\ b_0 \end{bmatrix}$$



$$\beta_{n-1} = h_1, \beta_{n-2} = h_2, \dots, \beta_0 = h_n$$

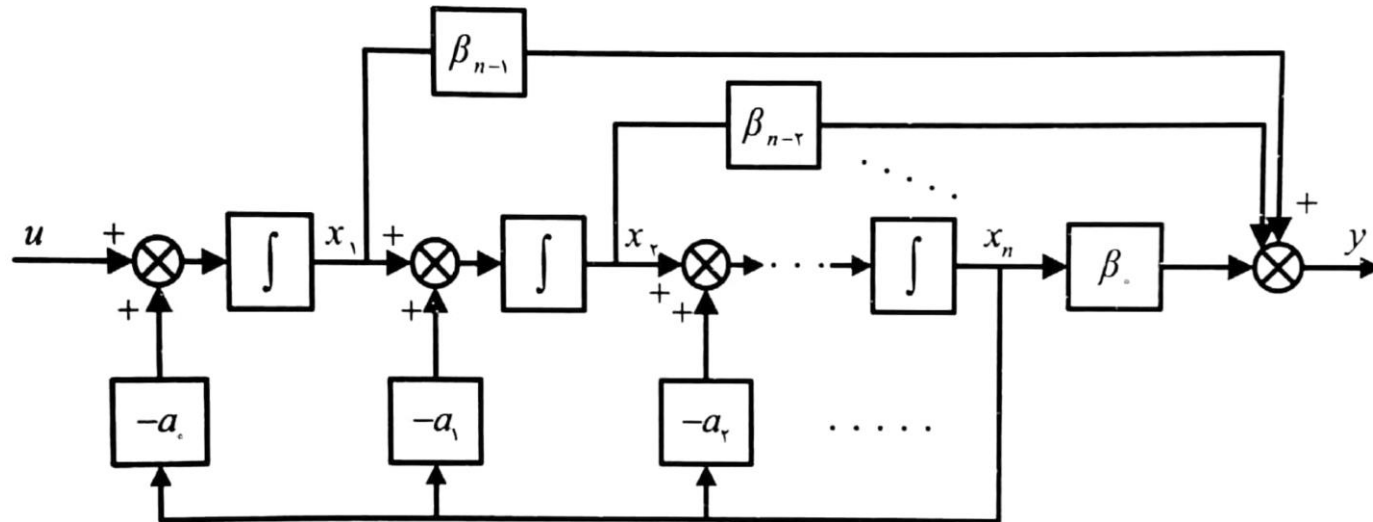
✓ در تحقق *کانونیکال رویت پذیری* ماتریس رویت پذیری همان ماتریس واحد است.

✓ در تحقق *کانونیکال رویت پذیری* ماتریس کنترل پذیری همان ماتریس هانکل است و در صورتیکه حذف قطب با صفر نداشته باشد همواره *کنترل پذیر* است.

## ❖ تحقق کانونیکال کنترل پذیری

$$\dot{x}(t) = \begin{bmatrix} 0 & 0 & 0 & \cdots & -a_0 \\ 1 & 0 & 0 & \cdots & -a_1 \\ \vdots & & & & \\ 0 & 0 & 0 & \cdots & -a_{n-2} \\ 0 & 0 & 0 & \cdots & -a_{n-1} \end{bmatrix} x(t) + \begin{bmatrix} 1 \\ 0 \\ \vdots \\ 0 \\ 0 \end{bmatrix} u(t)$$

$$y(t) = [\beta_{n-1} \quad \beta_{n-2} \quad \beta_{n-3} \quad \cdots \quad \beta_0] x(t)$$



✓ تحقق کانونیکال کنترل پذیری **دوگان** تحقق کانونیکال رویت پذیری است.

✓ در تحقق کانونیکال کنترل پذیری ماتریس کنترل پذیری ماتریس واحد است. (تمرین)

✓ در تحقق کانونیکال کنترل پذیری ماتریس رویت پذیری ماتریس هانکل است و در صورتیکه حذف قطب با صفر نداشته باشد همواره **رویت پذیر** است. (تمرین)

تحقق کانونیکال رویت پذیری

$$\dot{x}(t) = \begin{bmatrix} 0 & 1 & 0 & \cdots & 0 \\ 0 & 0 & 1 & \cdots & 0 \\ \vdots & & & & \\ 0 & 0 & 0 & \cdots & 1 \\ -a_0 & -a_1 & -a_2 & \cdots & -a_{n-1} \end{bmatrix} x(t) + \begin{bmatrix} \beta_{n-1} \\ \beta_{n-2} \\ \vdots \\ \beta_1 \\ \beta_0 \end{bmatrix} u(t)$$

$$y(t) = [1 \ 0 \ 0 \ \cdots \ 0] x(t)$$

تحقق کانونیکال کنترل پذیری

$$\dot{x}(t) = \begin{bmatrix} 0 & 0 & 0 & \cdots & -a_0 \\ 1 & 0 & 0 & \cdots & -a_1 \\ \vdots & & & & \\ 0 & 0 & 0 & \cdots & -a_{n-2} \\ 0 & 0 & 0 & \cdots & -a_{n-1} \end{bmatrix} x(t) + \begin{bmatrix} 1 \\ 0 \\ \vdots \\ 0 \\ 0 \end{bmatrix} u(t)$$

$$y(t) = [\beta_{n-1} \ \beta_{n-2} \ \beta_{n-3} \ \cdots \ \beta_0] x(t)$$

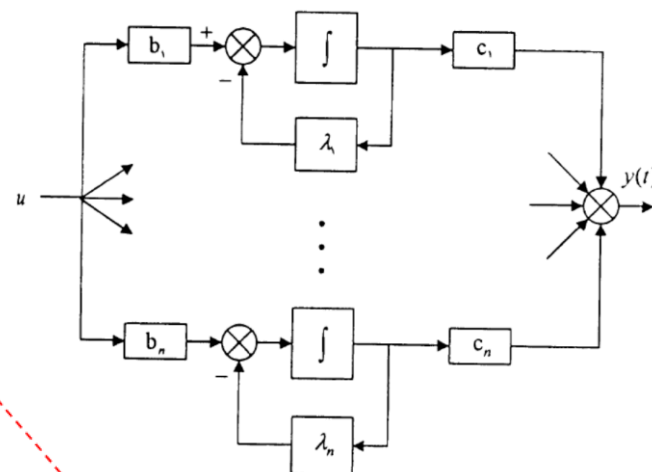
$$\begin{bmatrix} \beta_{n-1} \\ \beta_{n-2} \\ \vdots \\ \beta_1 \\ \beta_0 \end{bmatrix} = \begin{bmatrix} 1 & 0 & \cdots & 0 & 0 \\ -a_{n-1} & 1 & \cdots & 0 & 0 \\ \vdots & \vdots & & & \\ 0 & 0 & \cdots & 1 & 0 \\ -a_1 & -a_2 & \cdots & -a_{n-1} & 1 \end{bmatrix} \begin{bmatrix} b_{n-1} \\ b_{n-2} \\ \vdots \\ b_1 \\ b_0 \end{bmatrix}$$



## ❖ تحقق های موازی و سری

$$g(s) = \frac{b(s)}{a(s)} = \frac{b_{n-1}s^{n-1} + b_{n-2}s^{n-2} + \dots + b_0}{s^n + a_{n-1}s^{n-1} + \dots + a_0}$$

$$\frac{b(s)}{a(s)} = \sum_{i=1}^n \frac{g_i}{s - \lambda_i}$$

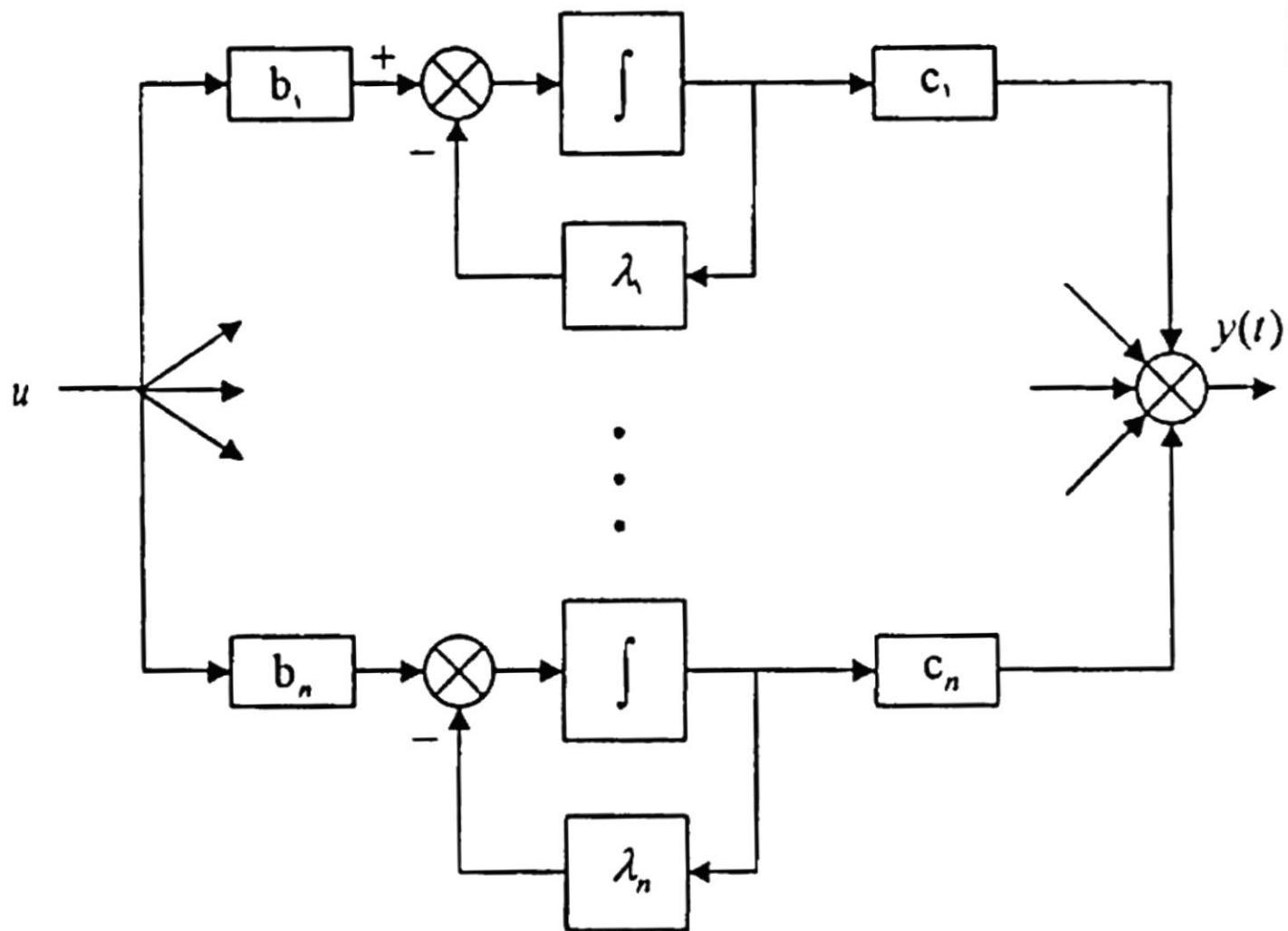


شکل ۷-۴ دیاگرام بلوکی تحقق قطری

$$\dot{z}(t) = \begin{bmatrix} \lambda_1 & & 0 \\ & \ddots & \\ 0 & & \lambda_n \end{bmatrix} z(t) + \begin{bmatrix} b_1 \\ \vdots \\ b_n \end{bmatrix} u(t)$$

$$y(t) = [c_1 \quad \dots \quad c_n] z(t)$$

$$b_i c_i = g_i$$



شکل ۷-۴ دیاگرام بلوکی تحقق قطری

مثال ۴-۳- تابع تبدیل زیر را در نظر بگیرید

$$g(s) = \frac{2s^2 + 5s + 7}{s^3 + 3s^2 + 7s + 5}$$

قطبهای سیستم  $1 \pm 2j$  و  $-1$  هستند. لذا اگر بسط کامل کسره‌های جزئی  $g(s)$  را بنویسیم، داریم

$$g(s) = \frac{\frac{1}{2} + \frac{j}{4}}{s+1+2j} + \frac{\frac{1}{2} - \frac{j}{4}}{s+1-2j} + \frac{1}{s+1}$$

این نمایش چندان سودمند نیست، زیرا بهره‌های مختلط در صورت دارد. لذا عبارات مختلط مزدوج را در یک عبارت با ضرایب حقیقی بازنویسی می‌کنیم:

$$g(s) = \frac{s+2}{s^2+2s+5} + \frac{1}{s+1}$$

اکنون می‌توانیم هر عبارت را به صورت جداگانه تحقق دهیم. توجه کنید که عبارات متناظر با

قطبهای مختلط مزدوج مرتبه دوم خواهند بود و می‌توان از هر کدام از تحققهای کانونیکال برای آنها استفاده کرد. بنابراین

کانونیکال کنترل کننده

$$\dot{\mathbf{x}}(t) = \begin{bmatrix} 0 & 1 & 0 \\ -5 & -2 & 0 \\ 0 & 0 & -1 \end{bmatrix} \mathbf{x}(t) + \begin{bmatrix} 0 \\ 1 \\ 1 \end{bmatrix} u(t)$$

$$y(t) = \begin{bmatrix} 2 & 1 & 1 \end{bmatrix} \mathbf{x}(t)$$

مثال ۴-۴- تابع تبدیل زیر را در نظر بگیرید

$$g(s) = \frac{2s^2 + 10s + 11}{s^2 + 5s^2 + 8s + 4}$$

قطبهای سیستم در ۱- و ۲- و ۲- هستند. بسط کسره‌های جزئی  $g(s)$  عبارتست از

$$g(s) = \frac{-1}{s+2} + \frac{1}{(s+2)^2} + \frac{3}{s+1}$$

این تابع تبدیل از حاصل جمع دو قسمت متناظر با قطب در ۱- و قطب تکراری در ۲- بدست می‌آید. تحقق فضای حالت این تابع تبدیل به صورت بلوک جردن در خواهد آمد. بسادگی با توجه به مکرر بودن قطب در ۲- و در نظر گرفتن دو بلوک جداگانه در ماتریس حالت، داریم

$$\dot{x}(t) = \left[ \begin{array}{c|cc} -1 & 0 & 0 \\ \hline 0 & -2 & 1 \\ 0 & 0 & -2 \end{array} \right] x(t) + \left[ \begin{array}{c} 1 \\ 0 \\ 1 \end{array} \right] u(t)$$

$$y(t) = [ \quad 3 \quad | \quad 1 \quad \quad -1 ]$$

تحقق حاصلضرب یا سری، تحقق‌ی است که در آن تحقق‌ها پشت سرهم وارد می‌شوند. برای نمونه با تابع تبدیل داده شده در زیر

$$\frac{b(s)}{a(s)} = \frac{s^2 + 7s + 12}{s^3 + 3s^2 + 7s + 5}$$

می‌توان به یکی از دو صورت زیر برخورد کرد

$$\frac{b(s)}{a(s)} = \frac{s+3}{s^2+2s+5} \frac{s+4}{s+1}$$

$$\frac{b(s)}{a(s)} = \frac{s^2 + 7s + 12}{s^2 + 2s + 5} \frac{1}{s+1}$$

و سپس هر کدام از توابع تبدیل را به صورت جداگانه تحقق داد. سرانجام، تحقق کل سیستم نوشته می شود.

# تبدیل همانندی بین تحقق ها

- در قسمت قبلی تبدیل همانندی بین دو تحقق مینیمال محاسبه شد.

$$\begin{aligned}\Phi_{c_o} &= (\Phi_{o_o}^T \Phi_{o_o})^{-1} \Phi_{o_o}^T \Phi_o \Phi_c \\ &= T \Phi_c\end{aligned}$$

$$\begin{aligned}A &= T^{-1} A_o T \\ b &= T^{-1} b_o \\ c &= c_o T\end{aligned}$$

- در این قسمت شرایط ساده تری بیان میشود.
- بدیهی است اولین شرط لازم برای وجود همانندی بین دو تحقق هم مرتبه بودن آنهاست.
- شرط لازم دیگر برابری مقادیر ویژه آنهاست.
- در قسمت بعدی قضیه مربوطه بیان می شود.

• **قضیه:** یک تبدیل همانندی یکتا بین دو تحقق هم مرتبه از  $g(s)$  مانند  $(A_1, b_1, c_1)$  و  $(A_2, b_2, c_2)$  وجود دارد اگر:

$$1. \det(sI - A_1) = \det(sI - A_2)$$

2. هر دو تحقق کنترل پذیر یا رویت پذیر باشد.

• در صورت کنترل پذیر بودن دو تحقق:

$$T = \phi_c(A_1, b_1) \phi_c^{-1}(A_2, b_2)$$

• در صورت رویت پذیر بودن دو تحقق:

$$T = \phi_o^{-1}(A_1, c_1) \phi_o(A_2, c_2)$$



- اثبات برای حالت کنترل پذیری.
- اثبات رویت پذیری از طریق دوآلیتی.

$$\begin{array}{lcl}
 \mathbf{x}_1(t) = T\mathbf{x}_r(t) & \xrightarrow{\quad} & \begin{array}{l} T^{-1}A_1T = A_r \\ T^{-1}b_1 = b_r \\ c_1T = c_r \end{array} \\
 \Phi_{cr} = T^{-1}\Phi_{c1} & \xrightarrow{\quad} & T = \Phi_{c1}\Phi_{cr}^{-1}
 \end{array}
 \quad \left. \vphantom{\begin{array}{l} \mathbf{x}_1(t) = T\mathbf{x}_r(t) \\ \Phi_{cr} = T^{-1}\Phi_{c1} \end{array}} \right\} \xrightarrow{\quad} T^{-1}A_1T = \Phi_{cr}\Phi_{c1}^{-1}A_1\Phi_{c1}\Phi_{cr}^{-1}$$

تبدیل همانندی به فرم کنترل کننده  
 $\overline{T} = (\Phi_{c1}\Phi_{cc}^{-1})$

$$\left. \begin{array}{l} (\Phi_{c1}\Phi_{cc}^{-1})^{-1}b_1 = b_c \\ b_c = \phi_{cc} \begin{bmatrix} 1 \\ 0 \\ \vdots \\ 0 \end{bmatrix} \end{array} \right\} \xrightarrow{\quad} \Phi_{c1}^{-1}b_1 = \Phi_{cc}^{-1}b_c = [1 \ 0 \ \dots \ 0]^T$$

$$\Phi_{c1}^{-1}b_1 = \Phi_{cc}^{-1}b_c = [1 \ 0 \ \dots \ 0]^T \quad \xrightarrow{\quad} \quad T^{-1}b_1 = \Phi_{cr}\Phi_{c1}^{-1}b_1 = \Phi_{cr}[1 \ 0 \ \dots \ 0]^T = b_r$$

$$\text{برای } n=3 \quad \Phi_{c1}^{-1} A_1 \Phi_{c1} = [b_1 \quad A_1 b_1 \quad A_1^T b_1]^{-1} [A_1 b_1 \quad A_1^T b_1 \quad A_1^T b_1] = \begin{bmatrix} 0 & 0 & -a_1 \\ 1 & 0 & -a_r \\ 0 & 1 & -a_r \end{bmatrix}$$

$$A_1^T b_1 = -a_r A_1^T b_1 - a_r A_1 b_1 - a_1 b_1$$

برای  $A_1$  و  $A_2$  صدق می کند.  $\Rightarrow \Phi_{c1}^{-1} A_1 \Phi_{c1} = \Phi_{c2}^{-1} A_2 \Phi_{c2} = \begin{bmatrix} 0 & 0 & -a_1 \\ 1 & 0 & -a_r \\ 0 & 1 & -a_r \end{bmatrix}$

محاسبه در اسلاید بعدی

$$\Rightarrow T^{-1} A_1 T = \Phi_{c2} \Phi_{c1}^{-1} A_1 \Phi_{c1} \Phi_{c2}^{-1} = \Phi_{c2} \Phi_{c2}^{-1} A_2 \Phi_{c2} \Phi_{c2}^{-1} = A_2$$

با استفاده از پارامترهای مارکوف داریم:

$$c_1 b_1 = c_2 b_2 \quad c_1 A_1 b_1 = c_2 A_2 b_2 \quad \dots$$

$$\Rightarrow c_1 \Phi_{c1} = c_2 \Phi_{c2} \Rightarrow c_2 = c_1 \Phi_{c1} \Phi_{c2}^{-1} = c_1 T$$

$$\Phi_{c1}^{-1} A_1 \Phi_{c1} = \begin{bmatrix} b_1 & A_1 b_1 & A_1^r b_1 \end{bmatrix}^{-1} \begin{bmatrix} A_1 b_1 & A_1^r b_1 & A_1^r b_1 \end{bmatrix} = \begin{bmatrix} 0 & 0 & -a_1 \\ 1 & 0 & -a_2 \\ 0 & 1 & -a_3 \end{bmatrix}$$

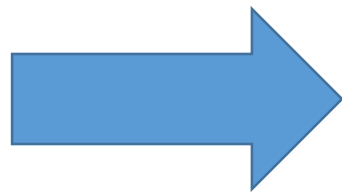
`syms alpha1 alpha2 alpha3`

`A = sym('A', [3 3])`

`b = sym('b', [3 1])`

`Z=[b A*b A^2*b]^(-1) * [A*b A^2*b -alpha1*b-alpha2*A*b-alpha3*A^2*b];`

`simplify(Z)`



`ans =`

```
[ 0, 0, -alpha1]
[ 1, 0, -alpha2]
[ 0, 1, -alpha3]
```

## ❖ تحقق سیستم های غیر اسکالر

✓ انواع سیستم ها:

SISO, SIMO, MISO, MIMO

✓ سیستم SIMO :

$$G(s) = \begin{bmatrix} \frac{n_1(s)}{a_1(s)} \\ \frac{n_2(s)}{a_2(s)} \\ \vdots \\ \frac{n_l(s)}{a_l(s)} \end{bmatrix}$$

$$G(s) = \begin{bmatrix} \frac{n_1(s)}{a_1(s)} \\ \frac{n_2(s)}{a_2(s)} \\ \vdots \\ \frac{n_l(s)}{a_l(s)} \end{bmatrix} \quad \rightarrow \quad G(s) = \frac{1}{a(s)} \begin{bmatrix} b_1(s) \\ b_2(s) \\ \vdots \\ b_l(s) \end{bmatrix}$$

$$a(s) = s^n + a_{n-1}s^{n-1} + \cdots + a_0$$

$$b_i(s) = b_{n-1}s^{n-1} + b_{n-2}s^{n-2} + \cdots + b_0 \quad (i = 1, \dots, l)$$

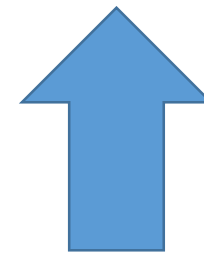
$$g_i(s) = \frac{b_i(s)}{a(s)} \quad (i = 1, \dots, l)$$

تحقق های اسکالر

تحقق نهایی به صورت کانونیکال کنترل کننده:

$$\dot{x}(t) = \begin{bmatrix} 0 & 1 & 0 & \cdots & 0 \\ 0 & 0 & 1 & \cdots & 0 \\ \vdots & & & & \\ 0 & 0 & 0 & \cdots & 1 \\ -a_0 & -a_1 & -a_2 & \cdots & -a_{n-1} \end{bmatrix} x(t) + \begin{bmatrix} 0 \\ 0 \\ \vdots \\ 0 \\ 1 \end{bmatrix} u(t)$$

$$y(t) = \begin{bmatrix} b_{10} & b_{11} & \cdots & b_{1n-1} \\ b_{20} & b_{21} & \cdots & b_{2n-1} \\ \vdots & \vdots & \ddots & \vdots \\ b_{l0} & b_{l1} & \cdots & b_{ln-1} \end{bmatrix} x(t)$$



مناسب برای SIMO

مثال ۴-۶- تحقق کانونیکال کنترل کننده تابع تبدیل زیر را بدست آورید

$$G(s) = \left[ \frac{\frac{1}{(s^2+1)(s+1)}}{\frac{s}{(s+1)(s+2)}} \right]$$

$$G(s) = \begin{bmatrix} s+2 \\ s(s^2+1) \end{bmatrix} \frac{1}{(s^2+1)(s+1)(s+2)}$$

$$b_1(s) = s+2$$

$$b_2(s) = s^2+s$$


$$a(s) = (s^2+1)(s+1)(s+2) = s^5 + 3s^4 + 3s^3 + 3s^2 + 2s$$




$$A_c = \begin{bmatrix} 0 & 1 & 0 & 0 \\ 0 & 0 & 1 & 0 \\ 0 & 0 & 0 & 1 \\ -2 & -3 & -3 & -3 \end{bmatrix} \quad b_c = \begin{bmatrix} 0 \\ 0 \\ 0 \\ 1 \end{bmatrix} \quad C_c = \begin{bmatrix} 2 & 1 & 0 & 0 \\ 0 & 1 & 0 & 1 \end{bmatrix}$$



✓ سیستم MISO :

$$G(s) = \begin{bmatrix} \frac{n_1(s)}{a_1(s)} & \frac{n_2(s)}{a_2(s)} & \dots & \frac{n_m(s)}{a_m(s)} \end{bmatrix}$$


$$G(s) = \frac{1}{a(s)} [b_1(s) \quad b_2(s) \quad \dots \quad b_m(s)]$$


$$a(s) = s^n + a_{n-1}s^{n-1} + \dots + a_0$$

$$b_i(s) = b_{n-1}s^{n-1} + b_{n-2}s^{n-2} + \dots + b_0 \quad (i = 1, \dots, m)$$


$$g_i(s) = \frac{b_i(s)}{a(s)} \quad (i = 1, \dots, m)$$

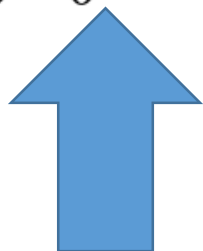
تحقق های اسکالر



تحقق نهایی به صورت کانونیکال رویت گر:

$$\dot{x}(t) = \begin{bmatrix} 0 & 0 & 0 & \cdots & -a_0 \\ 1 & 0 & 0 & \cdots & -a_1 \\ \vdots & & & & \\ 0 & 0 & 0 & \cdots & -a_{n-2} \\ 0 & 0 & 0 & \cdots & -a_{n-1} \end{bmatrix} x(t) + \begin{bmatrix} b_{10} & b_{20} & \cdots & b_{m0} \\ b_{11} & b_{21} & \cdots & b_{m1} \\ \vdots & & & \\ b_{1n-1} & b_{2n-1} & \cdots & b_{mn-1} \end{bmatrix} u(t)$$

$$y(t) = [0 \quad 0 \quad 0 \quad \cdots \quad 1] x(t)$$



مناسب برای MISO

مثال ۴-۷- تحقق کانونیکال رؤیتگر تابع تبدیل زیر را بدست آوردید

$$G(s) = \left[ \frac{1}{s^2} \quad \frac{s+3}{(s+1)(s+2)} \right]$$

$$G(s) = [(s+1)(s+2) \quad s^2(s+3)]/s^2(s+1)(s+2)$$

$$b_1(s) = s^2 + 3s + 2$$

$$b_2(s) = s^2 + 3s^2$$

$$a(s) = s^2 + 3s^2 + 2s^2$$

$$A_o = \begin{bmatrix} 0 & 0 & 0 & 0 \\ 1 & 0 & 0 & 0 \\ 0 & 1 & 0 & -2 \\ 0 & 0 & 1 & -3 \end{bmatrix} \quad B_o = \begin{bmatrix} 2 & 0 \\ 3 & 0 \\ 1 & 3 \\ 0 & 1 \end{bmatrix}$$

$$c_o = [0 \quad 0 \quad 0 \quad 1]$$