



دانشگاه سمنان

کنترل مدرن

تحقق سیستم‌های خطی

دکتر امین نیکوبین

دانشگاه سمنان، دانشکده مهندسی مکانیک

anikoobin@semnan.ac.ir



تحقق سیستمهای خطی

Realization

$$(A, B, C, D) \rightarrow H(s) = C(sI - A)^{-1}B + D$$

- تابع تبدیل یک نمایش یکتا از دنیا یک ورودی و خروجی سیستم LTI ارائه می دهد
- برای یک تابع تبدیل، تعداد نامحدودی معادله حالت می توان ارائه کرد.
- هر یک از معادلات حالت که تعریف کنند، یک تابع تبدیل باشد، یک تحقق برای آن تابع تبدیل گفته می شود.

$$H(s) = \frac{1}{s+1}$$

مثال: دو تحقق برای تابع تبدیل زیر بنویسید.

$$\begin{cases} \dot{x} = -x + u \\ y = x \end{cases}$$

$$\begin{cases} \dot{x} = -x + au \\ y = \frac{1}{a} x \end{cases}$$



تعریف تحقق: یک معادله حالت-خروجی

$$\begin{cases} \dot{x} = Ax + Bu \\ y = Cx + Du \end{cases}$$

یک تحقق برای تابع تبدیل $H(s)$ است، اگر رابطه زیر برقرار باشد:

$$H(s) = C (sI - A)^{-1} B + D = \hat{H}(s) + D$$

$$H(s) = \frac{b_m s^m + b_{m-1} s^{m-1} + \dots + b_1 s + b_0}{a_n s^n + a_{n-1} s^{n-1} + \dots + a_1 s + a_0}$$

- اگر $D = 0$ $\leftarrow m < n$ $\leftarrow H(s)$ آلد آسره (strictly proper) می باشد

- اگر $D \neq 0$ $\leftarrow m = n$ $\leftarrow H(s)$ سره نمی باشد

$$H(s) = \hat{H}(s) + D$$

که در آن $\hat{H}(s)$ آلد آسره است و تحقق آن بصورت

$$\begin{cases} \dot{z} = Az + Bu \\ y = Cz \end{cases}$$

می باشد



قضیه وجود تحقق: یک ماتریس $H(s)$ را می توان به صورت معادلات معصای حالت تحقق دار، اگر و تنها اگر $H(s)$ ماتریس گویای سره (یا الیداً سره) باشد.

تحقق نهض نایزیر (Minimal realization)

$m \leq n$

مثال

با تحقق نهض نایزیر:

$$\begin{cases} \dot{x} = -x + u \\ y = x \end{cases} \rightarrow H(s) = \frac{1}{s+1}$$

$$\begin{cases} \dot{x} = \begin{bmatrix} -1 & 1 \\ 0 & -2 \end{bmatrix} x + \begin{bmatrix} 1 \\ 0 \end{bmatrix} u \\ y = \begin{bmatrix} 1 & 1 \end{bmatrix} x \end{cases} \rightarrow H(s) = \frac{1}{s+1}$$

تحقق نهض نایزیر نیست



تعریف تحقق ناخوشایند: تحقق یک تابع تبدیل H(s) ناخوشایند است، اگر هیچ تحقق با مقدار متغیر حالت کمترین آن نتوان یافت.

قضیه: تحقق ناخوشایند، اگر و تنها اگر کنترل پذیر و رویت پذیر باشد.

$$\begin{cases} \dot{x} = Ax + Bu \\ y = Cx + Du \end{cases} \xrightarrow[\text{ویرایش } A \text{ منمیزد به } \lambda]{\text{بازنویس اولیه معادله معادلی}} \begin{cases} \dot{z}_i = s_i z_i + \omega_i^T B u, \quad i=1, \dots, n \\ y = c v_1 z_1 + c v_2 z_2 + \dots + c v_n z_n \end{cases}$$

$$x = Tz \rightarrow T = [v_1 \ v_2 \ \dots \ v_n] \rightarrow T^{-1} = \begin{bmatrix} \omega_1^T \\ \omega_2^T \\ \vdots \\ \omega_n^T \end{bmatrix}$$

$Av_i = \lambda_i v_i$

$$A^T \omega_i = \lambda_i \omega_i$$

← شرط کافی

$$\begin{cases} \dot{z}_i = s_i z_i + \omega_i^T B u, \quad i=1, \dots, n \\ y = c v_1 z_1 + c v_2 z_2 + \dots + c v_n z_n \end{cases} \stackrel{L}{\Rightarrow} \begin{cases} z_i = \frac{1}{s-s_i} \omega_i^T B u \\ y(s) = \left[\sum_{i=1}^n \frac{1}{s-s_i} \underbrace{(c v_i) (\omega_i^T B)}_{\neq 0} + D \right] u(s) \end{cases}$$

$$c v_i \neq 0$$

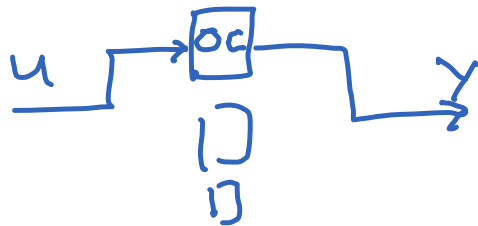
$$\forall i=1, \dots, n$$

$$\omega_i^T B \neq 0$$

الترسیم کنترل به روش زیر باشد ←

صندیب $\frac{1}{s-s_i}$ در تابع تبدیل غیر صفر است پس تابع تبدیل دارای اعقاب است نه

موسی/متغیرهای حالت است. ← این تحقق ناممکن نیست



← نتایج لازم



تحقق سیستمهای تک ورودی - تک خروجی (SISO)

تابع تبدیل آبداسره زیر را در نظر بگیرید.

$$H(s) = \frac{b_{n-1}s^{n-1} + \dots + b_1s + b_0}{s^n + a_{n-1}s^{n-1} + \dots + a_1s + a_0}$$

این تابع تبدیل را می توانیم به فرم ماتریسی A, B, C, D تحقق کنیم.

در ابتدا حذف منفره قطب مشترک در تابع تبدیل

مثال

$$H(s) = \frac{s+1}{s^2+3s+2} = \frac{\cancel{s+1}}{(\cancel{s+1})(s+2)} = \frac{1}{s+2}$$



تحقق کانونی کنترل کننده - Controller Canonical Realization

$$\begin{cases} \dot{x}_1 = x_2 \\ \dot{x}_2 = x_3 \\ \vdots \\ \dot{x}_n = -a_{n-1}x_n - a_{n-2}x_{n-1} - \dots - a_0x_1 + u \\ y = b_{n-1}x_n + b_{n-2}x_{n-1} + \dots + b_1x_2 + b_0x_1 \end{cases}$$

$$\Rightarrow \dot{x} = \begin{bmatrix} 0 & 1 & 0 & \dots & 0 \\ 0 & 0 & 1 & & 0 \\ \vdots & \vdots & \vdots & \ddots & \vdots \\ 0 & 0 & \vdots & & 1 \\ -a_0 & -a_1 & -a_2 & \dots & -a_{n-1} \end{bmatrix} x + \begin{bmatrix} 0 \\ 0 \\ \vdots \\ 0 \\ 1 \end{bmatrix} u$$

$$y = [b_0 \ b_1 \ b_2 \ \dots \ b_{n-1}] x$$

$$C = [B \ AB \ \dots \ A^{n-1}B] = \begin{bmatrix} 0 & & & & 1 \\ & 1 & & & \\ & & 1 & & \\ & & & \ddots & \\ 1 & & & & \end{bmatrix}$$

zero
 *
 المانهای غیر صفر

$$\Rightarrow \text{Rank}(C) = n$$

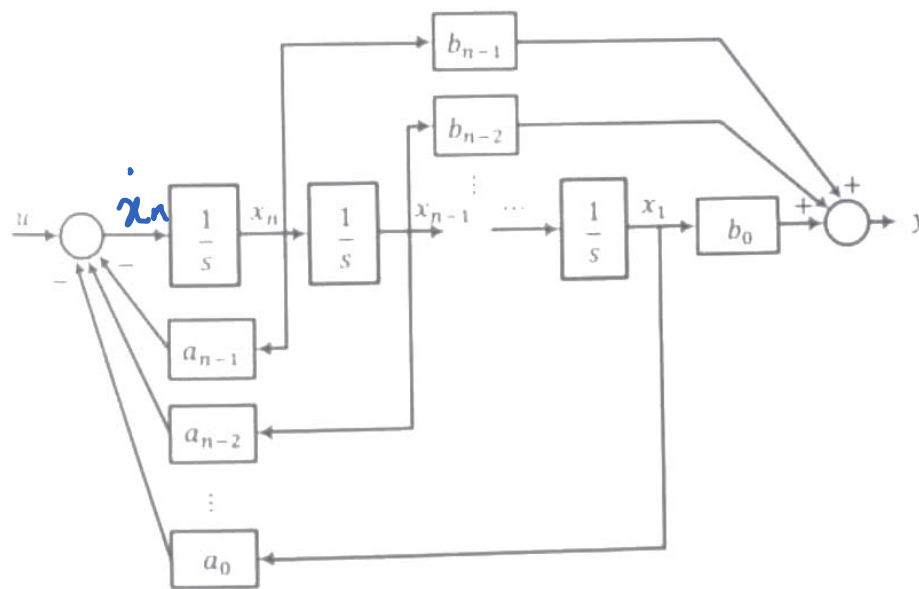
این تحقق کانونی تبدیل پذیر است ..
 همیشه پذیر بر این بستگی به آشنی موردهای پنهان دارد.

$$\begin{aligned} \dot{x}_1 &= x_2 \\ \dot{x}_2 &= x_3 \\ &\vdots \\ \dot{x}_n &= -a_{n-1}x_n - a_{n-2}x_{n-1} - \dots - a_0x_1 + u \\ y &= b_{n-1}x_n + b_{n-2}x_{n-1} + \dots + b_1x_2 + b_0x_1 \end{aligned}$$

اشت:

$$\dot{x} = \begin{bmatrix} 0 & 1 & 0 & \dots & 0 \\ 0 & 0 & 1 & & 0 \\ \vdots & \vdots & 0 & \ddots & \vdots \\ 0 & 0 & \vdots & & 1 \\ -a_0 & -a_1 & -a_2 & \dots & -a_{n-1} \end{bmatrix} x + \begin{bmatrix} 0 \\ 0 \\ \vdots \\ 0 \\ 1 \end{bmatrix} u$$

$$y = [b_0 \quad b_1 \quad b_2 \quad \dots \quad b_{n-1}]x$$



شکل ۶-۱: دیاگرام بلوکی تحقق کانونی کنترل کننده

تحقق کانونی رویت کننده

کنترل مدرن، تحقق سیستمهای خطی

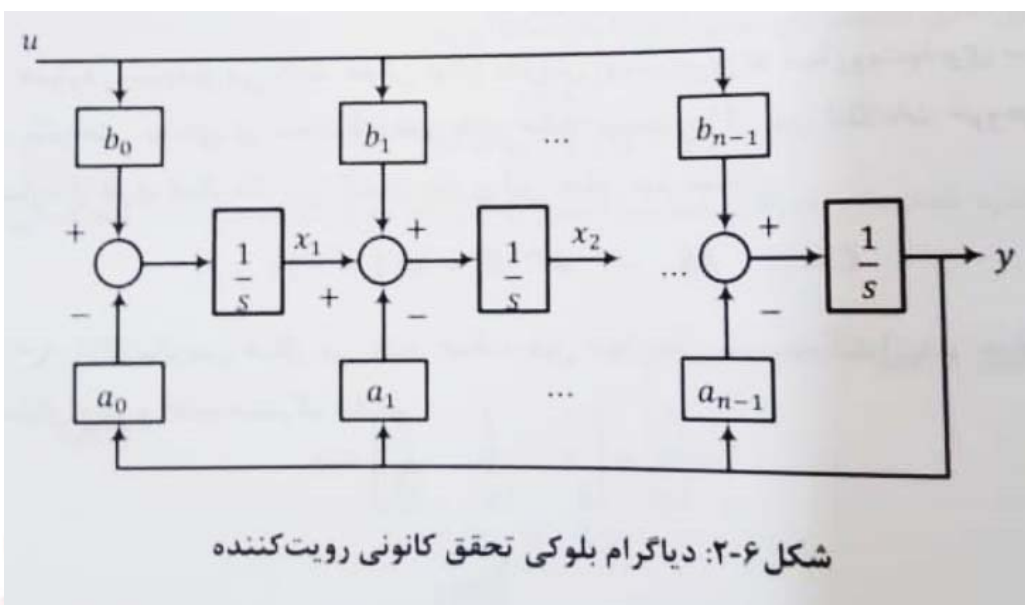
$\rightarrow \text{Rank}(O) = n$
Observer C. R.

$$O = \begin{bmatrix} 0 & 1 & 1 & \dots & 1 \\ 1 & 0 & 0 & \dots & 0 \\ \vdots & \vdots & \vdots & \ddots & \vdots \\ 0 & 0 & 0 & \dots & 1 \end{bmatrix}$$

مبلی

$$\dot{x} = \begin{bmatrix} 0 & 1 & 0 & \dots & 0 \\ 0 & 0 & 1 & \dots & 0 \\ \vdots & \vdots & \vdots & \ddots & \vdots \\ 0 & 0 & 0 & \dots & 1 \\ -a_0 & -a_1 & -a_2 & \dots & -a_{n-1} \end{bmatrix} x + \begin{bmatrix} 0 \\ 0 \\ \vdots \\ 0 \\ 1 \end{bmatrix} u$$

$$y = [b_0 \quad b_1 \quad b_2 \quad \dots \quad b_{n-1}] x$$



شکل ۶-۲: دیاگرام بلوکی تحقق کانونی رویت کننده

$$\dot{x} = A^T x + c^T u$$

$$y = B^T x$$

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

$$y = [0 \quad 0 \quad 0 \quad \dots \quad 1] x$$

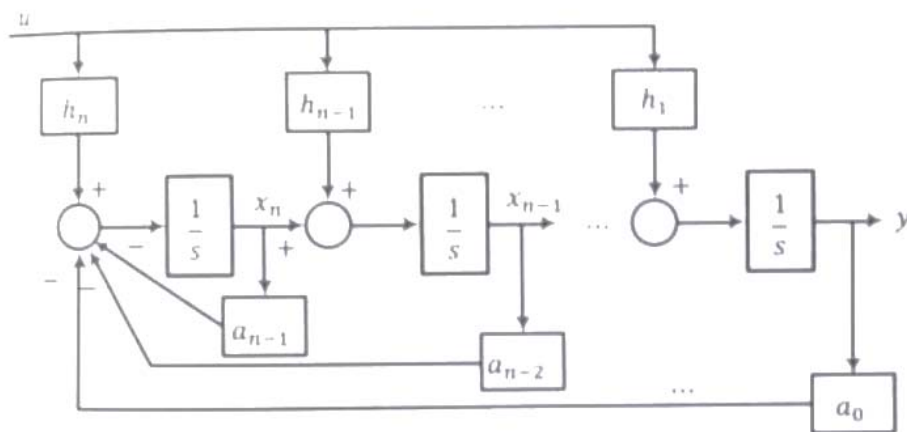
$\downarrow B^T$

این تحقق رویت کننده مبلی
 $A^T \rightarrow A$, $B^T \rightarrow C$, $c^T \rightarrow B$

تحقق کانونی رویت پذیری

observable C.R.

$$\mathcal{O} = \begin{bmatrix} C \\ CA \\ \vdots \\ CA^{n-1} \end{bmatrix} = I$$



شکل ۶-۳: دیاگرام بلوکی تحقق کانونی رویت پذیری

$$\begin{bmatrix} h_1 \\ h_2 \\ \vdots \\ h_n \end{bmatrix} = \begin{bmatrix} 1 & 0 & 0 & 0 \\ a_{n-1} & 1 & 0 & \vdots \\ \vdots & a_{n-1} & \ddots & 0 \\ a_1 & a_2 & \dots & 1 \end{bmatrix}^{-1} \begin{bmatrix} b_{n-1} \\ b_{n-2} \\ \vdots \\ b_0 \end{bmatrix}$$

یا از اندکسهای مارکوف h_i :

$$h_i = CA^{i-1}B \quad i=1, 2, \dots, n$$

h_i ، i امیندی مارکوف - ایزاسی تحقق مختلف نامییر هسند
 CB , CA^1B , CA^2B , ... , $CA^{n-1}B$

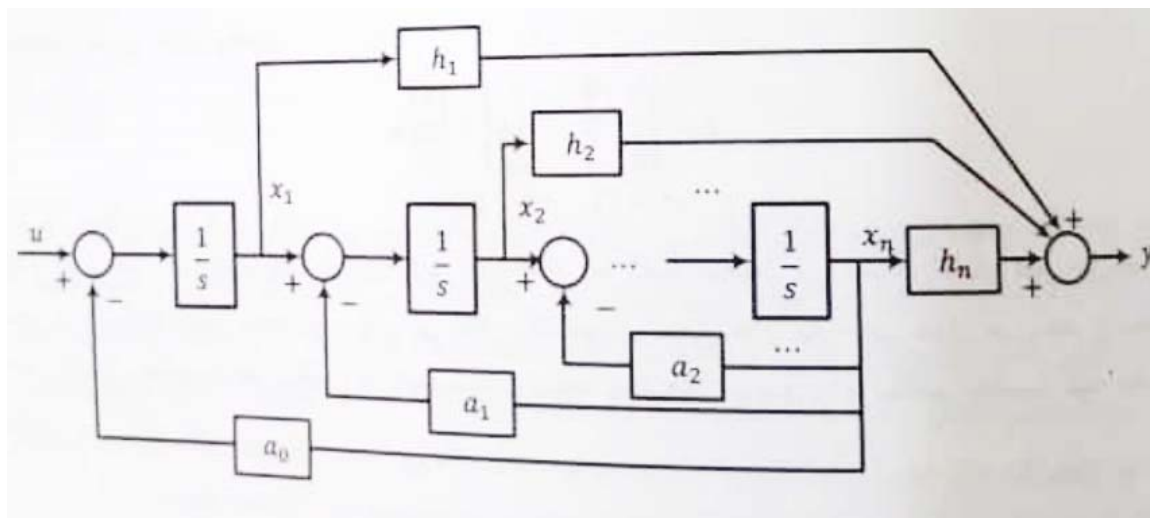
تحقق پادین کنترل پدیری

این تحقق دگان تحقق پادین اوس پدیری است

$$\dot{x} = \begin{bmatrix} 0 & 0 & \dots & 0 & -a_0 \\ 1 & 0 & \dots & 0 & -a_1 \\ 0 & 1 & 0 & \vdots & \vdots \\ 0 & 0 & \ddots & 0 & -a_{n-2} \\ 0 & 0 & \dots & 1 & -a_{n-1} \end{bmatrix} x + \begin{bmatrix} 1 \\ 0 \\ \vdots \\ 0 \\ 0 \end{bmatrix} u$$

$$y = [h_1 \ h_2 \ h_3 \ \dots \ h_n] x$$

$$C = I$$



مسئله: برای تابع تبدیل زیر، تحقق‌های مختلف را به دست آورید.

$$H(s) = \frac{s^2 + 1}{s^3 + 6s^2 + 11s + 5}$$

$$H(s) = \frac{b_{n-1}s^{n-1} + \dots + b_1s + b_0}{s^n + a_{n-1}s^{n-1} + \dots + a_1s + a_0}$$

$n=3, \quad b_2=1, \quad b_1=0, \quad b_0=1$
 $a_2=6, \quad a_1=11, \quad a_0=5$

تحقق‌های مختلفی که می‌توان نوشت

$$\dot{x} = \begin{bmatrix} 0 & 1 & 0 & \dots & 0 \\ 0 & 0 & 1 & \dots & 0 \\ \vdots & \vdots & 0 & \ddots & \vdots \\ 0 & 0 & \vdots & & 1 \\ -a_0 & -a_1 & -a_2 & \dots & -a_{n-1} \end{bmatrix} x + \begin{bmatrix} 0 \\ 0 \\ \vdots \\ 0 \\ 1 \end{bmatrix} u$$

$$y = [b_0 \quad b_1 \quad b_2 \quad \dots \quad b_{n-1}]x$$

$$\begin{cases} \dot{x} = \begin{bmatrix} 0 & 1 & 0 \\ 0 & 0 & 1 \\ -5 & -11 & -6 \end{bmatrix} x + \begin{bmatrix} 0 \\ 0 \\ 1 \end{bmatrix} u \\ y = [1 \quad 0 \quad 1]x \end{cases}$$

$$\begin{cases} \dot{x} = \begin{bmatrix} 0 & 1 & 0 \\ 0 & 0 & 1 \\ -5 & -11 & -6 \end{bmatrix} x + \begin{bmatrix} 0 \\ 0 \\ 1 \end{bmatrix} u \\ y = [1 \ 0 \ 1] x \end{cases}$$

$$\begin{cases} \dot{x} = \begin{bmatrix} 0 & 0 & -5 \\ 1 & 0 & -11 \\ 0 & 1 & -6 \end{bmatrix} x + \begin{bmatrix} 1 \\ 0 \\ 1 \end{bmatrix} u \\ y = [0 \ 0 \ 1] x \end{cases}$$

اولین گام
دوین حالت
عربی

تحقق مانوری روی بزرگی

$$\begin{bmatrix} h_1 \\ h_2 \\ \vdots \\ h_n \end{bmatrix} = \begin{bmatrix} 1 & 0 & 0 & 0 \\ a_{n-1} & 1 & 0 & \vdots \\ \vdots & a_{n-1} & \ddots & 0 \\ a_1 & a_2 & \dots & 1 \end{bmatrix}^{-1} \begin{bmatrix} b_{n-1} \\ b_{n-2} \\ \vdots \\ b_0 \end{bmatrix} \quad n=3$$

$$\begin{bmatrix} h_1 \\ h_2 \\ h_3 \end{bmatrix} = \begin{bmatrix} 1 & 0 & 0 \\ 6 & 1 & 0 \\ 11 & 6 & 1 \end{bmatrix}^{-1} \begin{bmatrix} 1 \\ 0 \\ 1 \end{bmatrix} = \begin{bmatrix} 1 \\ -6 \\ 26 \end{bmatrix}$$
$$\dot{x} = \begin{bmatrix} 0 & 1 & 0 \\ 0 & 0 & 1 \\ -5 & -11 & -6 \end{bmatrix} x + \begin{bmatrix} 1 \\ -6 \\ 26 \end{bmatrix} u$$
$$y = [1 \ 0 \ 0] x$$



تحقق سادسی جریان

$$H(s) = \frac{e_{11}}{(s+s_1)^3} + \frac{e_{12}}{(s+s_1)^2} + \frac{e_{13}}{s+s_1} + \frac{e_2}{s+s_2} + \frac{e_3}{s+s_3}$$

$$\dot{x} = \begin{bmatrix} -s_1 & 1 & 0 & 0 & 0 \\ 0 & -s_1 & 1 & 0 & 0 \\ 0 & 0 & -s_1 & 0 & 0 \\ 0 & 0 & 0 & -s_2 & 0 \\ 0 & 0 & 0 & 0 & -s_3 \end{bmatrix} x + \begin{bmatrix} 0 \\ 0 \\ 1 \\ 1 \\ 1 \end{bmatrix} u$$

تحقق سادسی جریان
کنترل بندر

$$y = [e_{11} \ e_{12} \ e_{13} \ e_2 \ e_3] x$$



$$\dot{x} = \begin{bmatrix} -s_1 & 0 & 0 & 0 & 0 \\ 1 & -s_1 & 0 & 0 & 0 \\ 0 & 1 & -s_1 & 0 & 0 \\ \hline 0 & 0 & 0 & -s_2 & 0 \\ \hline 0 & 0 & 0 & 0 & -s_3 \end{bmatrix} x + \begin{bmatrix} e_{11} \\ e_{12} \\ e_{13} \\ e_2 \\ e_3 \end{bmatrix} u$$

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

تحقق از سئوایی بودن

ردیفی پذیر

ماتریس ردیفی را بچک کنید.



کنترل مدرن، تحقق سیستمهای خطی

دکتر امین نیکوبین