

Örning 10

Styrbarhet & Observerbarhet

Minimal Realisation

Förordningen: Ett system kan representeras av flera olika 'tillståndsförms system'

Hur vet vi hur många tillstånd som krävs?

⇒ Vi kan kolla om vi kan tillräckligt många:
då kan Hysterivatorna av tillstånden uttryckas
som funktioner av tillståndsvariabler & insignal

⇒ Om vi har för många då?

s. 169 Minimal Realisation: 'den tillståndsbekrivning
som har så få tillstånd som
möjligt'
⇒ Finns ingen annan giltig
beskrivning med färre tillstånd

~~Exempel~~

Exs

Styrbarhet s 172 →

En tillståndsvektor x^* är styrbar om \exists en insignal
som för tillståndet från origo till x^* på ändlig tid
(“Vi kan styra tillståndsvariablerna”)

Systemet S är styrbart om alla tillståndsvektorer är styrbara

Mängden styrbara tillståndsvektorer är det rum som spänns upp av:
$$S = (B \ AB \ \dots \ A^{n-1}B)$$

Om S är kvadratisk \Rightarrow styrbart system om $\det(S) \neq 0$

Observerbarhet s 173 →

$x^* \neq 0$ är iche-observerbar om utsignalen är 0 då initialvärdet är x^*
& insignalen är 0

“Vi kan inte styra tillståndet”

Systemet S är observerbart om det saknar icke observerbara tillståndsvektorer

Mängden av iche styrbara tillståndsvektorer är nollrummet till
$$\mathcal{O} = \begin{pmatrix} C \\ CA \\ \vdots \\ CA^{n-1} \end{pmatrix}$$

Om \mathcal{O} är kvadratisk \Rightarrow Observerbart system om $\det(\mathcal{O}) \neq 0$

En tillståndsbeskrivning är en Min. rel. om den är styrbar = observerbar

Stabilitet

ett styrbart = observerbart, linjärt system är insignal-utsignal stabilt om egenvärdena till A ($\lambda(A)$) har strikt negativ realdel:

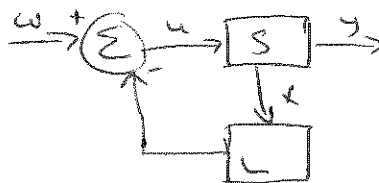
$$\operatorname{Re}(\lambda(A)) < 0$$

Tillståndsåterkoppling

Mät tillståndsvariablerna & återkoppla baserat på dem!

$$u = -Lx + \bar{r}$$

\bar{r} : extra insignal
referenssignal
filtrerad referenssignal



~~Systemet~~ Systemet

$$\begin{aligned} \dot{x} &= Ax + Bu \\ y &= Cx \end{aligned}$$

Tillståndsåterkopplet

$$\begin{aligned} \dot{x} &= Ax - BLx + B\bar{r} \\ y &= Cx \end{aligned}$$

Stabilitet?

Förut: $G(s)$ poler avgör stabilitet

Nu: $(A - BL)$ egenvärden avgör stabilitet!

⇒ Genom att välja L kan vi välja egenvärdena = styra stabilitet dvs polerna

Polplacering

Välj L s.a. $\lambda(A - BL)$ för de värden du vill att polerna ska ha

$$\text{Egenvärden: } \det(\lambda I - A + BL) = 0$$

Matcha med karakteristiska ekvationen för dina valda poler.

Vi kan placera poler var vi vill om & endast om systemet är styrbart

↑
Endast att beräkna L om A, B, C är på styrbar kanonisk form

Rekonstruktion av tillståndet

Om vi inte kan mäta ett tillstånd men vill ha tillståndets återkoppling

$$\text{Verkliga systemet} \quad \begin{cases} \dot{x} = Ax + Bu \\ y = Cx \end{cases}$$

$$\text{Uppskattat system} \quad \begin{cases} \dot{\hat{x}} = A\hat{x} + Bu \\ \hat{x}(0) = \hat{x}_0 \end{cases}$$

$$\text{felet: } y - C\hat{x}$$

⇒ Återkoppla med $y - C\hat{x}$:

$$\dot{\hat{x}} = A\hat{x} + Bu + K(y - C\hat{x}) \quad \leftarrow \text{observatör}$$

$$\tilde{x} = x - \hat{x} \quad \text{fel i skattning}$$

$$\dot{\tilde{x}} = \dot{x} - \dot{\hat{x}} = (A - KC)\tilde{x}$$

[Vi kan placera polerna till $(A - KC)$ godtyckligt om systemet är observerbart.]

↑
enklast att beräkna K
om A, B & C är på observerbar
kanonisk form

8.10 Vad är dimensionerna av det styrbara samt det icke observerbara rummen?
~~Vad är rummen?~~ Vad är rummen?

$$a) \dot{x} = \begin{pmatrix} -2 & 0 & 0 \\ 0 & -1 & 1 \\ 0 & 0 & -3 \end{pmatrix} x + \begin{pmatrix} 1 \\ -1 \\ 2 \end{pmatrix} u$$

$$y = (1 \ 3 \ 1.5) x$$

Lösning Titta på $S \in \mathbb{O}$

$$S = (B \ AB \ \dots \ A^{n-1}B)$$

$$\mathbb{O}^T = (C \ CA \ \dots \ CA^{n-1})$$

$n = \dim(x) = 3 \Rightarrow$ behöver B, AB, A^2B, C, CA, CA^2

$$B = \begin{pmatrix} 1 \\ -1 \\ 2 \end{pmatrix} \quad AB = \begin{pmatrix} -2 \\ 3 \\ -6 \end{pmatrix} \quad A(AB) = \begin{pmatrix} 4 \\ -9 \\ 18 \end{pmatrix}$$

$$C = (1 \ 3 \ 1.5) \quad CA = (-2 \ -3 \ -1.5) \quad CA^2 = (4 \ 3 \ 1.5)$$

$$S = \begin{pmatrix} 1 & -2 & 4 \\ -1 & 3 & -9 \\ 2 & -6 & 18 \end{pmatrix}$$

$$\mathbb{O} = \begin{pmatrix} 1 & 3 & 1.5 \\ -2 & -3 & -1.5 \\ 4 & 3 & 1.5 \end{pmatrix}$$

Kvadraterna: vad är $\det(S)$ & $\det(\mathbb{O})$?

$$\det S = 1(\underbrace{3 \cdot 18 - 9 \cdot 6}_0) - 2(\underbrace{-9 \cdot 2 - 1 \cdot 18}_0) + 4(\underbrace{1 \cdot 6 - 2 \cdot 3}_0) = 0$$

$$\det \mathbb{O} = 1(\underbrace{-3 \cdot 1.5 + 1.5 \cdot 3}_0) + 3(\underbrace{-1.5 \cdot 4 + 2 \cdot 1.5}_3) + 1.5(\underbrace{-2 \cdot 3 + 3 \cdot 4}_6) = 0$$

Inte styrbart eller observerbart

Undersök S : $Sx = \begin{pmatrix} c_1 \\ c_2 \\ c_3 \end{pmatrix}$ Gauss \Rightarrow Den tredje kolumnen kan skrivas som en linjär kombi av de 2 första kolumnerna

$$\left(-6 \begin{pmatrix} 1 \\ -1 \\ 2 \end{pmatrix} - 5 \begin{pmatrix} -2 \\ 3 \\ -6 \end{pmatrix} = \begin{pmatrix} 4 \\ -9 \\ 18 \end{pmatrix} \right)$$

$$\text{rank}(S) = 2$$

Det styrbara rummet spänns upp av $\begin{pmatrix} 1 \\ -1 \\ 2 \end{pmatrix}$ & $\begin{pmatrix} -2 \\ 3 \\ -6 \end{pmatrix}$

Undersök \odot : Det icke observerbara rummet är nollrummet till \odot

$$\odot_{x=0} : \left(\begin{array}{ccc|c} 1 & 3 & 1.5 & 0 \\ -2 & -3 & -1.5 & 0 \\ 4 & 3 & 1.5 & 0 \end{array} \right) \xrightarrow[r_2+2r_1]{\sim} \left(\begin{array}{ccc|c} 1 & 3 & 1.5 & 0 \\ 0 & 3 & 1.5 & 0 \\ 4 & 3 & 1.5 & 0 \end{array} \right) \sim$$

$$\xrightarrow[r_1-r_2]{\sim} \left(\begin{array}{ccc|c} 1 & 0 & 0 & 0 \\ 0 & 3 & 1.5 & 0 \\ 4 & 3 & 1.5 & 0 \end{array} \right) \xrightarrow[r_3-4r_1-r_2]{\sim} \left(\begin{array}{ccc|c} 1 & 0 & 0 & 0 \\ 0 & 3 & 1.5 & 0 \\ 0 & 0 & 0 & 0 \end{array} \right)$$

$$\Rightarrow x_1 = 0$$

$$3x_2 + 1.5x_3 = 0 \Rightarrow x_2 + 0.5x_3 = 0 \Rightarrow x_2 = -0.5x_3$$

$$x_3 = a \Rightarrow x_2 = -0.5a$$

nollrummet spänns upp av $(0, -0.5a, a)^T$

för något a , välj exempelvis $a=2$

\Rightarrow spänns upp av $(0, -1, 2)^T$

b) $\dot{x} = \begin{pmatrix} -1 & 0 & 0 \\ 1 & -2 & 0 \\ 0 & 0 & -4 \end{pmatrix} x + \begin{pmatrix} 0 \\ 4 \\ -2 \end{pmatrix} x$

$$y = (0 \ 3 \ 0) x$$

Som från uppgiften $\Rightarrow S = \begin{pmatrix} 0 & 0 & 0 \\ 4 & -8 & 16 \\ -2 & 8 & -32 \end{pmatrix} \quad \odot = \begin{pmatrix} 0 & 3 & 0 \\ 3 & -6 & 0 \\ -9 & 12 & 0 \end{pmatrix}$

hel rad / kolonn med nollor $\Rightarrow \det = 0$

Undersök S : ~~...~~ $\begin{pmatrix} 0 & 4 & -2 \\ 0 & -8 & 8 \\ 0 & 16 & -32 \end{pmatrix} x = \begin{pmatrix} c_1 \\ c_2 \\ c_3 \end{pmatrix}$, Gauss

$$\Rightarrow c_3 = -8c_1 - 6c_2$$

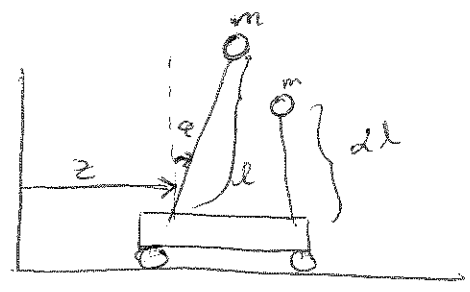
rank(S) = 2, spänns upp av $\begin{pmatrix} 0 \\ 4 \\ -2 \end{pmatrix} = \begin{pmatrix} 0 \\ 8 \\ 8 \end{pmatrix}$

Undersök \odot : $\begin{pmatrix} 0 & 3 & 0 \\ 3 & -6 & 0 \\ -9 & 12 & 0 \end{pmatrix}$ Gauss $\Rightarrow x_2 = 0$
 $x_1 - 2x_2 = 0 \Rightarrow x_1 = 0$

$$\odot_{x=0} \text{ för } x^T = (0 \ 0 \ a)$$

nollrummet spänns upp av $(0 \ 0 \ 1)^T$

8.13



För en pendel gäller:
 $\ddot{z} \cos \varphi + \ddot{\varphi} l = g \sin \varphi$

a) Linjärisera systemet runt $\varphi=0$, sätt alla konstanter l, m, g till 1 och skriv på formen $\dot{x} = Ax + Bu$

Lösning

Pendel 1: $\ddot{z} \cos \varphi_1 + l \ddot{\varphi}_1 = g \sin \varphi_1$

Pendel 2: $\ddot{z} \cos \varphi_2 + \alpha l \ddot{\varphi}_2 = g \sin \varphi_2$

konstanter = 1 \Rightarrow ① $\ddot{z} \cos \varphi_1 + \ddot{\varphi}_1 = \sin \varphi_1$

② $\ddot{z} \cos \varphi_2 + \alpha \ddot{\varphi}_2 = \sin \varphi_2$

Identifiera signaler:

\ddot{z} : vagnens acceleration \rightarrow insignal $u = \ddot{z}$

fullständigt: $x_1 = \varphi_1$
 $x_2 = \dot{\varphi}_1$
 $x_3 = \varphi_2$
 $x_4 = \dot{\varphi}_2$

\Rightarrow $\dot{x}_1 = x_2$
 $\dot{x}_2 = \sin x_1 - u \cos x_1$
 $\dot{x}_3 = x_4$
 $\dot{x}_4 = \frac{1}{\alpha} (\sin x_3 - u \cos x_3)$

$f_1 = x_2$

$\frac{df_1}{dx_i} = 0 \quad i = 1, 3, 4 \quad \frac{df_1}{dx_2} = 1$

$f_2 = \sin x_1 - u \cos x_1$

$\frac{df_2}{dx_i} = 0 \quad i = 2, 3, 4 \quad \frac{df_2}{dx_1} = \cos x_1 + u \sin x_1$

$f_3 = x_4$

$\frac{df_3}{dx_i} = 0 \quad i = 1, 2, 3 \quad \frac{df_3}{dx_4} = 1$

$f_4 = \frac{1}{\alpha} (\sin x_3 - u \cos x_3)$

$\frac{df_4}{dx_i} = 0 \quad i = 1, 2, 4 \quad \frac{df_4}{dx_3} = \frac{1}{\alpha} (\cos x_3 + u \sin x_3)$

med $\varphi=0$

$\frac{df_1}{du} = 0 \quad \frac{df_2}{du} = -\cos x_1 \quad \frac{df_3}{du} = 0 \quad \frac{df_4}{du} = -\frac{\cos x_3}{\alpha}$

$A = \begin{pmatrix} 0 & 1 & 0 & 0 \\ 1 & 0 & 0 & 0 \\ 0 & 0 & 0 & 1 \\ 0 & 0 & \frac{1}{\alpha} & 0 \end{pmatrix} \quad B = \begin{pmatrix} 0 \\ -1 \\ 0 \\ -1/\alpha \end{pmatrix}$

$\dot{x} = Ax + Bu$

- b) För vilka α är systemet styrbart?
Hur stämmer det med exemplet? Vad betyder det?

Lösning

Titta på styrbarhetsmatrisen S

$$S = (B \ AB \ A^2B \ A^3B)$$

$$B = \begin{pmatrix} 0 \\ -1 \\ 0 \\ -1/\alpha \end{pmatrix} \quad A = \begin{pmatrix} 0 & 1 & 0 & 0 \\ 1 & 0 & 0 & 0 \\ 0 & 0 & 0 & 1 \\ 0 & 0 & 1/\alpha & 0 \end{pmatrix} \Rightarrow S = \begin{pmatrix} 0 & -1 & 0 & -1 \\ -1 & 0 & -1 & 0 \\ 0 & -1/\alpha & 0 & -1/\alpha^2 \\ -1/\alpha & 0 & -1/\alpha^2 & 0 \end{pmatrix}$$

$$\det(S) = \begin{vmatrix} 0 & -1 & 0 & -1 \\ -1 & 0 & -1 & 0 \\ 0 & -1/\alpha & 0 & -1/\alpha^2 \\ -1/\alpha & 0 & -1/\alpha^2 & 0 \end{vmatrix} = \begin{vmatrix} -1 & -1 & 0 \\ 0 & 0 & -1/\alpha^2 \\ -1/\alpha & -1/\alpha^2 & 0 \end{vmatrix} + \begin{vmatrix} -1 & 0 & -1 \\ 0 & -1/\alpha & 0 \\ -1/\alpha & 0 & -1/\alpha^2 \end{vmatrix} =$$

$$= - \begin{vmatrix} 0 & -1/\alpha^2 \\ -1/\alpha^2 & 0 \end{vmatrix} + \begin{vmatrix} 0 & -1/\alpha^2 \\ -1/\alpha & 0 \end{vmatrix} - \begin{vmatrix} -1/\alpha & 0 \\ 0 & -1/\alpha^2 \end{vmatrix} - \begin{vmatrix} 0 & -1/\alpha \\ -1/\alpha & 0 \end{vmatrix} =$$

$$= \frac{1}{\alpha^2} \left(\frac{1}{\alpha^2} - \frac{2}{\alpha} + 1 \right) = \frac{1}{\alpha^2} \left(1 - \frac{1}{\alpha} \right)^2$$

Systemet är styrbart om $\det(S) \neq 0$

dvs om $1 \neq \frac{1}{\alpha} \Rightarrow \alpha \neq 1$

Det är alltså styrbart om pendel 1 o 2 inte har samma längd.

Varför? Om de har samma längd så reagerar de på samma sätt för en given insignal \Rightarrow vi kan inte styra dem separat

$$9.1 \quad \dot{x} = \begin{pmatrix} -2 & -1 \\ 1 & 0 \end{pmatrix} x + \begin{pmatrix} 1 \\ 0 \end{pmatrix} u$$

$$y = (1 \ 0) x$$

a) Beräkna en tillståndsöverkoppling s.a. polema
 kanner i $I(-3, -5) \in II(-10, -15)$

Vad begränsar möjligheten att godtyckligt välja poler?

Lösning

$$u = -Lx + r$$

$$\Rightarrow \dot{x} = (A - BL)x + Br$$

$$y = Cx$$

polema förs som egenvärdena till $A - BL$:

$$0 = \det(\lambda I - A + BL) = \det\left(\begin{pmatrix} \lambda & 0 \\ 0 & \lambda \end{pmatrix} - \begin{pmatrix} -2 & -1 \\ 1 & 0 \end{pmatrix} + \begin{pmatrix} 1 \\ 0 \end{pmatrix} (l_1 \ l_2)\right) =$$

$$= \det\left(\begin{pmatrix} \lambda + 2 & 1 \\ -1 & \lambda \end{pmatrix} + \begin{pmatrix} l_1 & l_2 \\ 0 & 0 \end{pmatrix}\right) = \det\begin{pmatrix} \lambda + 2 + l_1 & 1 + l_2 \\ -1 & \lambda \end{pmatrix} =$$

$$= (\lambda + 2 + l_1)\lambda + 1 + l_2 = \lambda^2 + (2 + l_1)\lambda + 1 + l_2 = 0$$

I polema ger karaktäristiska ekvationen:

$$(s+3)(s+5) = 0 \Rightarrow s^2 + 8s + 15 = 0$$

$$\text{Jmf: } \begin{array}{l} 2 + l_1 = 8 \\ 1 + l_2 = 15 \end{array} \Rightarrow \begin{array}{l} l_1 = 6 \\ l_2 = 14 \end{array} \Rightarrow u = -6x_1 - 14x_2 + r$$

II polema ger karaktäristiska ekvationen:

$$(s+10)(s+15) = 0 \Rightarrow s^2 + 25s + 150 = 0$$

$$\text{Jmf: } \begin{array}{l} 2 + l_1 = 25 \\ 1 + l_2 = 150 \end{array} \Rightarrow \begin{array}{l} l_1 = 23 \\ l_2 = 149 \end{array} \Rightarrow u = -23x_1 - 149x_2 + r$$

Den begränsande faktorn är signalen u ← längre från origo
 Vi ser här att koefficienterna i u växer ju 'större' poler
 vi vill ha. Om u är begränsad finns det också en gräns för vilka
 poler vi kan välja.

- b) Endast utsignalen mäts. Beräkna en observatör som för överföringsfunktionen från r till y att bli likadana som i (a). Hur påverkar poler observatören?

Lösning

$$\text{Observatör: } \dot{\hat{x}} = A\hat{x} + Bu + K(y - C\hat{x})$$

$$\tilde{x} = x - \hat{x}$$

$$\Rightarrow \dot{\tilde{x}} = (A - KC)\tilde{x} \quad (*)$$

Om polerna till $*$ är i VHP gäller att $\tilde{x}(t) \rightarrow 0$ för $t \rightarrow \infty$
dvs vår observatör \rightarrow verblighet

\Rightarrow Välj K så egenvärdena till $A - KC$ är i VHP

För att $\tilde{x} \rightarrow 0$ snabbare än det slutna systemet

\Rightarrow Välj K så egenvärdena till $A - KC$ är till vänster om det slutna systemets poler

$$\begin{aligned} 0 &= \det(\lambda I - A + KC) = \det\left(\begin{pmatrix} \lambda+2 & 1 \\ -1 & \lambda \end{pmatrix} + \begin{pmatrix} k_1 & 0 \\ k_2 & 0 \end{pmatrix}\right) = \det\begin{pmatrix} \lambda+2+k_1 & 1 \\ k_2-1 & \lambda \end{pmatrix} = \\ &= (\lambda+2+k_1)\lambda - k_2 + 1 = \lambda^2 + (2+k_1)\lambda + 1 - k_2 \end{aligned}$$

Lägg poler till vänster om -15 f.ex. -20

$$\text{Karakteristiska eqn: } (s+20)(s+20) = 0 \Rightarrow s^2 + 40s + 400 = 0$$

$$\begin{aligned} \text{jmf: } 2+k_1 &= 40 & \Rightarrow k_1 &= 38 \\ 1-k_2 &= 400 & k_2 &= -399 \end{aligned}$$

$$\text{Observatör: } \dot{\hat{x}} = A\hat{x} + Bu + \begin{pmatrix} 38 \\ -399 \end{pmatrix} (y - C\hat{x})$$

Observatören förstärker $y - C\hat{x}$ den är alltså känslig för bms i mätsignalen. För stort K (dvs poler långt från origo) kommer alltså bda till bms känslighet.