

1. Si descriva il sistema:

$$S: \begin{cases} 5 z_1(t) - 8 u_1(t) + u_2(t) = 0 \\ 2 z_1(t) + z_2(t) + 0.5 u_2(t) = 0 \\ 4 z_2(t) - 5 z_3(t) + 12 u_1(t) - 0.1 u_2(t) = 0 \\ y(t) = z_1^2(t) + 4 z_2(t) - 6 u_1(t) \end{cases}$$

in forma compatta usando la notazione vettoriale. Si dica se S è dinamico o non dinamico, lineare o non lineare, variante o invariante nel tempo. Si determini, infine, un punto di lavoro di S corrispondente all'ingresso costante $u_1(t) = 0$, $u_2(t) = -10$.

Sia: $u := | u_1 \ u_2 |'$, $z := | z_1 \ z_2 \ z_3 |'$, $\varphi(z, u) := | \varphi_1(z, u) \ \varphi_2(z, u) \ \varphi_3(z, u) |'$, $\varphi_1(z, u) := 5 z_1 - 8 u_1 + u_2$, $\varphi_2(z, u) := 2 z_1 + z_2 + 0.5 u_2$, $\varphi_3(z, u) := 4 z_2 - 5 z_3 + 12 u_1 - 0.1 u_2$, $\psi(z, u) := z_1^2 + 4 z_2 - 6 u_1$. Allora,

$$S: \begin{cases} \varphi(z(t), u(t)) = 0 \\ y(t) = \psi(z(t), u(t)) \end{cases}$$

Il sistema S è non dinamico, non lineare e invariante nel tempo. Infine, se $\bar{u}_1 = 0$ e $\bar{u}_2 = -10$, allora:

$$5 z_1 - 8 \bar{u}_1 + \bar{u}_2 = 0 \Leftrightarrow 5 z_1 - 10 = 0 \Leftrightarrow \bar{z}_1 = 2$$

$$2 z_1 + z_2 + 0.5 \bar{u}_2 = 0 \Leftrightarrow 4 + z_2 - 5 = 0 \Leftrightarrow \bar{z}_2 = 1$$

$$4 z_2 - 5 z_3 + 12 \bar{u}_1 - 0.1 \bar{u}_2 \Leftrightarrow 4 - 5 z_3 + 1 = 0 \Leftrightarrow \bar{z}_3 = 1$$

$$\bar{y} = \psi(\bar{z}, \bar{u}) := \bar{z}_1^2 + 4 \bar{z}_2 - 6 \bar{u}_1 = 8.$$

2. Con riferimento al sistema

$$\mathbf{S} : \begin{cases} \dot{x}_1(t) = -x_1(t) u(t) - \sqrt{x_2(t)} + 3 \\ \dot{x}_2(t) = x_1^2(t) - x_2(t) \\ y(t) = x_1(t) x_2(t) \end{cases},$$

a) si dica se $|3 \ 9|$, $|-3 \ 9|$ o $|3 \ -9|$ sono stati di equilibrio di S corrispondenti all'ingresso costante $u(t) = 0$;

Sia: $f_1(x, u) := -x_1 u - \sqrt{x_2} + 3$, $f_2(x, u) := x_1^2 - x_2$,
 $f(x, u) := |f_1(x, u) \ f_2(x, u)|$. Allora:

$$f(|3 \ 9|, 0) = 0 \quad , \quad f(|-3 \ 9|, 0) = 0 \quad , \quad f(|3 \ -9|, 0) \neq 0$$

quindi, solo i primi due sono stati di equilibrio di S corrispondenti a $u(t) = 0$.

b) si determini il modello lineare δS tangente a S in una condizione di equilibrio corrispondente all'ingresso costante $u(t) = 0$;

Naturalmente:

$$\delta S : \begin{cases} \delta \dot{x}(t) = A \delta x(t) + B \delta u(t) \\ \delta y(t) = C \delta x(t) + D \delta u(t) \end{cases}$$

dove:

$$A := \frac{\partial f}{\partial x}(|3 \ 9|, 0) = \begin{bmatrix} 0 & -1/6 \\ 6 & -1 \end{bmatrix}, \quad B := \frac{\partial f}{\partial u}(|3 \ 9|, 0) = \begin{bmatrix} -3 \\ 0 \end{bmatrix}$$

$$g(x, u) := x_1 x_2,$$

$$C := \frac{\partial g}{\partial x}(|3 \ 9|, 0) = [9 \ 3] \quad , \quad D := \frac{\partial g}{\partial u}(|3 \ 9|, 0) = 0 \quad .$$

c) si discuta, motivando attentamente la risposta, la stabilità dello stato di equilibrio di S considerato al punto (b).

Gli autovalori della matrice dinamica A di δS sono: $\lambda_{1,2} = -0.5 \pm j 0.866$. Quindi, si può affermare che $x = |3 \ 9|$ è uno stato di equilibrio asintoticamente stabile di S .

3. Si dica, a parole,

a) in che cosa consiste il metodo di Heaviside;

E' un metodo per l'antitrasformazione di segnali a trasformata razionale. Consiste nello sviluppare la trasformata del segnale in somma di trasformate elementari, di ognuna delle quali si conosce l'antitrasformata. Per la linearità della trasformazione, il segnale è dato dalla somma delle antitrasformate elementari.

b) che cosa sono i poli dominanti (di un segnale a trasformata razionale).

Sono i poli a parte reale negativa, senza zeri nelle immediate vicinanze, più prossimi all'asse immaginario. La loro parte reale determina la "durata" della componente transitoria.

4. Sia A la matrice dinamica di un sistema S (lineare, tempo-invariante) e sia

$$p(s; a, b) := s^3 + a s^2 + b s + 1$$

il polinomio caratteristico di A . Si determini, nel piano (a, b) , la regione di asintotica stabilità di S . Si dica, quindi, se nel cerchio di raggio unitario e centro l'origine ($a^2 + b^2 \leq 1$) esistano valori di a e di b tali da rendere S asintoticamente stabile.

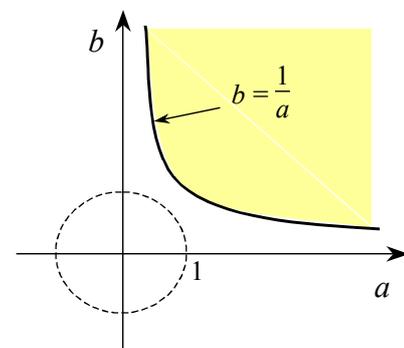
Applicando il criterio di Routh, si riconosce immediatamente che S è asintoticamente stabile se e solo se:

$$a > 0 \quad e \quad a b - 1 > 0 ;$$

cioè se e solo se: $a > 0$ e $b > 1/a$.

$$\begin{array}{cc} 1 & b \\ a & 1 \\ \frac{a b - 1}{a} & 0 \\ 1 & \end{array}$$

Pertanto, nel cerchio unitario di centro l'origine non ci sono valori di a e di b tali da rendere S asintoticamente stabile.



5. Si dica, giustificando la risposta, se il sistema dinamico S descritto dalle matrici:

$$A = \begin{bmatrix} 0 & 1 & 0 & 0 \\ 0 & 0 & 1 & 0 \\ 0 & 0 & 0 & 1 \\ -150 & 15 & -1 & -7 \end{bmatrix}, \quad B = \begin{bmatrix} 0 \\ 0 \\ 0 \\ 1 \end{bmatrix}$$

$$C = [25 \quad 10 \quad 1 \quad 0], \quad D = 0,$$

è stabilizzabile. Si dica inoltre, sempre giustificando la risposta, se la conclusione sarebbe stata diversa nel caso $D = 1$.

Il sistema è in forma canonica di controllo; quindi, se $D = 1$, la funzione di trasferimento di S è data da:

$$G(s) = \frac{s^2 + 10s + 25}{s^4 + 7s^3 + s^2 - 15s + 150} = \frac{(s+5)^2}{s^4 + 7s^3 + s^2 - 15s + 150} = \frac{b(s)}{a(s)}.$$

Poiché il numeratore ha due radici coincidenti in -5 , la parte cieca, se esiste (e in questo caso effettivamente esiste) non può che essere asintoticamente stabile. Quindi, S è stabilizzabile.

La presenza di un legame diretto da u a y non altera la parte cieca della terna (A, B, C) ; quindi, la conclusione è la stessa. D'altronde, se $D = 1$, si ha: $G(s) = (a(s) + b(s))/a(s)$ e le radici comuni a numeratore e denominatore sono tutte e sole quelle comuni a $a(s)$ e $b(s)$.

6. Si faccia una realizzazione in forma ingresso-uscita della funzione di trasferimento:

$$G(s) = \frac{10(s-2)}{(s+5)(s^2+0.6s+9)}.$$

$$G(s) = \frac{10s-20}{s^3+5.6s^2+12s+45}$$

$$(s^3 + 5.6s^2 + 12s + 45)y(t) = (10s - 20)u(t)$$

$$y^{(3)}(t) + 5.6y^{(2)}(t) + 12y^{(1)}(t) + 45y(t) = 10u^{(1)}(t) - 20u(t).$$