

3. domaća zadaća

Frekvencijske karakteristike sustava, polovi i nule sustava

Priprema za vježbu



Zadatak 1

Za sustav opisan modelom u prostoru stanja:

$$\dot{\mathbf{x}} = \begin{bmatrix} -9 & -4.5 \\ 4 & 0 \end{bmatrix} \cdot \mathbf{x} + \begin{bmatrix} 4 \\ 0 \end{bmatrix} \cdot u$$

$$y = \begin{bmatrix} 4.5 & -1.125 \end{bmatrix} \cdot \mathbf{x} + \begin{bmatrix} 0 \end{bmatrix} \cdot u$$

a) Ručno nacrtajte Bodeov dijagram koristeći aproksimacije pravcima te jasno obilježite lomne frekvencije i nagibe pravaca.

Napomena: Prvo odredite prijenosnu funkciju G(s). U ovom koraku neka vam pripomogne MATLAB.

- b) Korištenjem m-funkcije bode nacrtajte Bodeov dijagram i usporedite ga s rezultatom dobivenim u podzadatku a). Provjeru izvršite tako da na skicu iz prethodnog podzadatka iscrtate Bodeov dijagram dobiven u ovom podzadatku. Gdje su najveća odstupanja i zašto?
- c) Odredite frekvencijsku karakteristiku sustava $G(j\omega)$. Za potrebe crtanja Nyquistova dijagrama, rastavite $G(j\omega)$ na realnu i imaginarnu komponentu ($\mathcal{R}\{G(j\omega)\}\$ i $\mathcal{I}\{G(j\omega)\}\$). U kompleksnoj ravnini ucrtajte početnu i krajnju točku Nyquistova dijagrama, točke presjeka s koordinatnim osima, kvadrante kroz koje prolazi dijagram te tangente u točki početka/završetka dijagrama.
- d) Korištenjem m-funkcije nyquist provjerite rezultat dobiven u podzadatku c).
- e) Korištenjem rastava prijenosne funkcije sustava na realnu i imaginarnu komponentu $(\mathcal{R}\{G(j\omega)\})$ i $\mathcal{I}\{G(j\omega)\}$) odredite amplitudu A i frekvenciju ω_0 ulaznog signala u(t):

$$u(t) = A\sin(\omega_0 t),$$

ako je odziv sustava:

$$y(t) = 10\sin(\omega_0 t + \frac{\pi}{3}).$$

Pri rješavanju ovog podzadatka možete koristiti m-funkciju solve.

- f) Na nacrtanom Nyquistovu dijagramu označite $G(j\omega_0)$, $|G(j\omega_0)|$ i $\arg[G(j\omega_0)]$ za frekvenciju ω_0 dobivenu pod e).
- g) Riješite podzadatak e) korištenjem jednadžbi pravaca za aproksimaciju Bodeova dijagrama. Koliko iznose pogreške aproksimacije?
- h) Napravite simulacijsku shemu za provjeru podzadatka e). Koristeći blok prijenosne funkcije u Simulinku odsimulirajte odziv sustava na pobudu $u(t)=A\sin(\omega_0t)$ uz prethodno izračunate parametre A i ω_0 (podzadatak e)). Podudara li se izlaz iz procesa sa signalom y(t) iz podzadatka e)). Može li se već u prvoj periodi izvršiti provjera dobivenih parametara?



Zadatak 2

Sustav je zadan modelom u prostoru stanja:

$$\dot{\mathbf{x}} = \underbrace{\begin{bmatrix} 0 & 1 \\ -18 & -9 \end{bmatrix}}_{\mathbf{C}} \cdot \mathbf{x} + \underbrace{\begin{bmatrix} 0 \\ 1 \end{bmatrix}}_{\mathbf{D}} \cdot u$$

$$y = \underbrace{18 \begin{bmatrix} a & 1 \end{bmatrix}}_{\mathbf{C}} \cdot \mathbf{x} + \underbrace{\begin{bmatrix} 0 \end{bmatrix}}_{\mathbf{D}} \cdot u$$

pri čemu je a parametar:

- a) Odredite prijelaznu i težinsku funkciju, h(t) i g(t).
- b) Pokažite za koje se iznose parametra a pojedini prirodni modovi sustava ne vide u h(t). Objasnite zašto.
- c) Kako parametar a utječe na iznos prijelazne funkcije u stacionarnom stanju? Pokažite kako iznos težinske funkcije u trenutku $t=0^+$ ovisi o parametru a. Kako parametar a utječe na oblik prijelazne funkcije?
- d) Odredite raspon iznosa a > 0 za koje prijelazna funkcija h(t) ima nadvišenje.
- e) U kompleksnoj s-ravnini prikažite raspored polova i nula sustava (koristite m-funkciju pzmap) za slučaj kada nadvišenje postoji, za slučaj kada ono ne postoji te za granični slučaj (koristite rezultate iz podzadatka d)). Koristeći m-funkciju step generirajte prijelazne funkcije za sva tri slučaja.
- f) Razmotrite slučaj a < 0. Koristeći m-funkciju step generirajte prijelaznu funkciju za slučaj a = -1. Gdje se nalaze polovi i nule? Koju pojavu uočavate?

Zadatak 1

a) Prijenosna funkcija je:

$$G(s) = \mathbf{C} (s\mathbf{I} - \mathbf{A})^{-1} \mathbf{B} + \mathbf{D} = 18 \frac{s - 1}{(s + 3)(s + 6)}$$

Asimptotska aproksimacija Bodeova dijagrama:

$$G(j\omega) = \frac{\frac{j\omega}{1} - 1}{\left(\frac{j\omega}{3} + 1\right)\left(\frac{j\omega}{6} + 1\right)}$$

Vidi sliku 1.

b) Usporedba amplitudne i fazne frekvencijske karakteristike s karakteristikama dobivenim aproksimacijom pravcima.

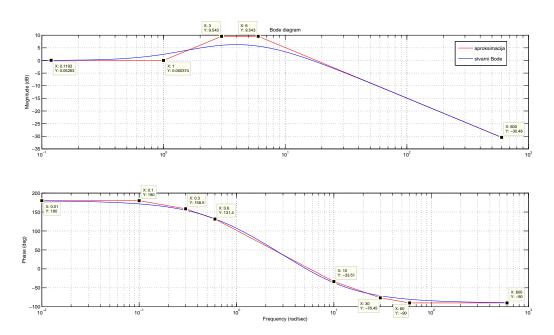


Figure 1: Usporedba amplitudnih i faznih frekvencijskih karakteristika

c) Nyquistov dijagram

$$G(j\omega) = 36 \frac{5\omega^2 - 9}{\omega^4 + 45\omega^2 + 324} - j18\omega \frac{\omega^2 - 27}{\omega^4 + 45\omega^2 + 324} = R(\omega) + jI(\omega)$$

$$\omega \to 0 : \begin{cases} R(\omega) = -1 \\ I(\omega) = 0 \end{cases}$$

$$\omega \to \infty : \begin{cases} R(\omega) = 0 \\ I(\omega) = 0 \end{cases}$$

$$R(\omega) = 0 \to \omega = \frac{3\sqrt{5}}{5}, \infty$$

$$I(\omega) = 0 \to \omega = 0, 3\sqrt{3}, \infty$$

$$R\left(3\sqrt{3}\right) = 2, \ I\left(\frac{3\sqrt{5}}{5}\right) \approx 1.4907$$

Iz Bodea vidimo da faza kreće od 180° i asimptotski teži prema iznosu -90° , što se vidi i na Nyquistu.

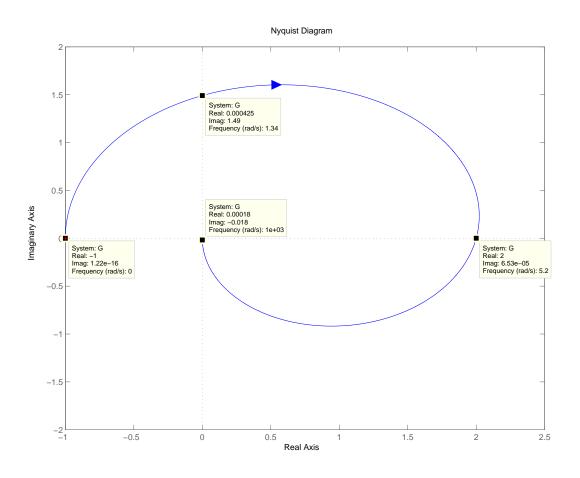


Figure 2: Nyquistov dijagram

- d) Vidi sliku 2.
- e) Za fazno kašnjenje $\phi = \frac{\pi}{3}$ slijedi:

$$\arctan \frac{I(\omega_0)}{R(\omega_0)} = \frac{\pi}{3},$$

$$\frac{I(\omega_0)}{R(\omega_0)} = \sqrt{3},$$

$$\omega_0^3 + 10\sqrt{3}\omega_0^2 - 27\omega_0 - 18\sqrt{3} = 0,$$

uz uvjet da je rješenje realno i pozitivno dobije se: $\omega_0\approx 2.1373.$

$$G(j\omega_0) = 0.9052 + 1.5678j \rightarrow |G(j\omega_0)| = 1.8104 \rightarrow A = \frac{10}{|G(j\omega_0)|} \approx 5.5237.$$

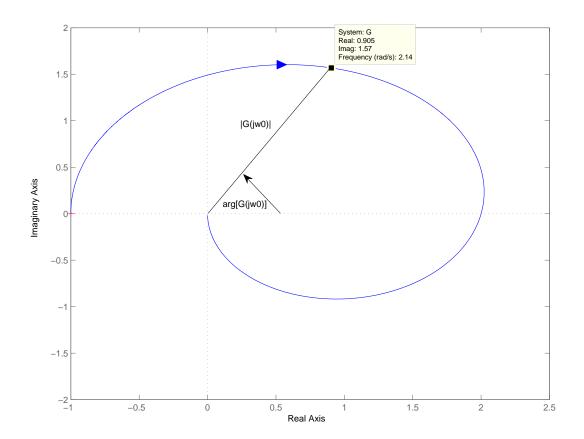


Figure 3: Označene točke na Nyquistovom dijagramu.

- f) Vidi sliku 3.
- g) Budući da je faza 60°, točka (ω_0 , 60°) se nalazi na 4. afinom segmentu faznog dijagrama (vidi sliku 1). Nagib pravca na tom segmentu je $K = -135^{\circ}/dekada$, a jednadžba pravca je:

$$\phi(\omega_0) - \phi(0.6) = -135(\log \omega_0 - \log 0.6)$$

$$\log \omega_0 = 0.30704 \rightarrow \omega_0 = 2.02787$$

Na amplitudnom dijagramu se nalazimo na drugom afinom segmentu, gdje je nagib $K=+20\ dB/dekada$, a jednadžba pravca:

$$|G|_{dB} - 0 = 20(\log \omega - \log 1) = 20\log \omega$$

$$|G|_{\omega_0,dB} = 20 \log \omega_0 = 6.1408 \ dB \to |G|_{\omega_0} = 2.0279 \to A = \frac{10}{|G|_{\omega_0}} = 4.9313$$

Pogreške aproksimacije su:

$$|\Delta A| = |4.9313 - 5.5237| = 0.5924$$

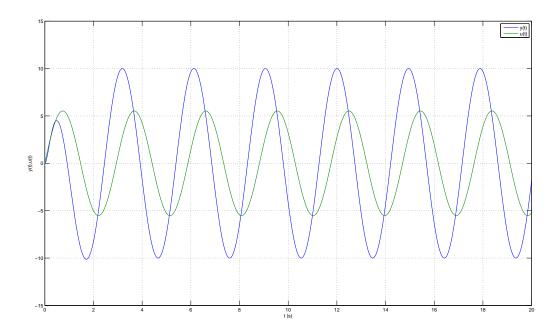


Figure 4: Vremenski odziv sustava uz sinusoidalni pobudni signal u(t) = 4.015sin(14.32t)

$$|\Delta\omega| = |2.02787 - 2.1373| = 0.10943$$

h) Vidi sliku 4. Studenti trebaju biti u stanju iz odziva očitati amplitudu i fazni pomak signala.

Zadatak 2

a) Lukavi studenti će možda uočiti da se radi o praktički istom sustavu kao u prošlom zadatku. U svakom slučaju, prijenosna funkcija je:

$$G(s) = \mathbf{C} (s\mathbf{I} - \mathbf{A})^{-1} \mathbf{B} + \mathbf{D} = 18 \frac{s+a}{(s+3)(s+6)}$$

Težinsku funkciju g(t) možemo jednostavno izračunati inverznom Laplaceovom transformacijom od G(s):

$$g(t) = \mathcal{L}^{-1} \{G(s)\} = 6e^{-3t} (a-3) - 6e^{-6t} (a-6)$$

Uz uvjet h(0) = 0, imamo:

$$h(t) = \int_0^t g(\tau) d\tau = e^{-6t} (a - 6) - e^{-3t} (2a - 6) + a$$

b) i. a = 3:

$$h(t) = 3 \left(1 - e^{-6t} \right)$$

Prirodni mod e^{-3t} nije vidljiv jer se pol i nula u s=-3 krate.

ii. a = 6:

$$h(t) = 6 \left(1 - e^{-3t} \right)$$

Prirodni mod e^{-6t} nije vidljiv jer se pol i nula u s=-6 krate.

- c) Iz $\lim_{t\to\infty} h(t) = a$ slijedi da je statičko pojačanje sustava izravno proporcionalno iznosu parametra a. Iz g(t) slijedi: g(0) = 18. Prema tome, neovisno o iznosu parametra a, prijelazna funkcija u početku kreće u pozitivnu stranu. S druge strane, kada je a < 0, statičko pojačanje će biti negativno pa imamo neminimalno-fazno ponašanje (prijelazna funkcija kreće u suprotnom smjeru od ustaljenog stanja).
- d) Prijelazna funkcija ima nadvišenje ako postoji ekstrem funkcije h(t) za t > 0, uz a > 0.

$$\dot{h}(t_m) = g(t_m) = 0$$

$$t_m = \frac{1}{3} \ln \frac{a-6}{a-3}$$

Iz uvjeta $t_m > 0$ slijedi interval parametra a za koji će postojati nadvišenje:

$$\frac{a-6}{a-3} > 1 \to \frac{-3}{a-3} > 0$$

$$a < 3$$
.

Prema tome, nadvišenje ne postoji za a > 3, a za a = 3 nastupa granični slučaj.

- e) Nadvišenje postoji kada je nula sustava bliža ishodištu od oba pola. U graničnom slučaju dolazi do pokrate nule i pola u -3 (slika 5).
- f) Vidi sliku 6.

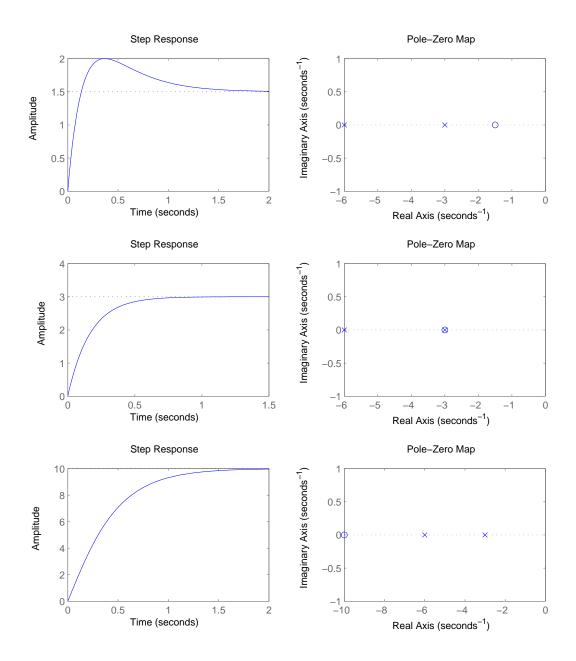


Figure 5: Prijelazne funkcije i raspored polova i nula za tri karakteristične vrijednosti parametra a.

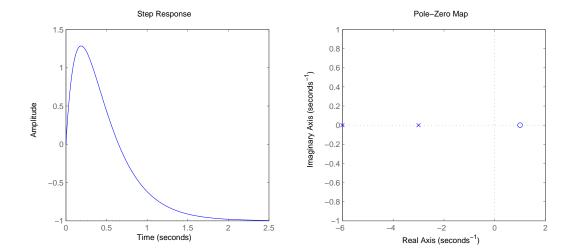


Figure 6: Prijelazna funkcija i položaj polova i nula za slučaj a=-1.