

Signali i sustavi
Sva pitanja za domaću zadaću – 6. lipnja 2008.

1. Ako su korijeni karakteristične jednačbe kontinuiranog LTI sustava $-j$ i j te ako je pobuda $5\mu(t)$, tada je odziv sustava oblika:
a) $C_1 e^{-jt} + C_2 e^{jt}$ b) $C_1 e^{-jt} + C_2 e^{jt} + C_3 \mu(t)$ c) $-2j + 5\mu(t)$ d) $C_1 e^{-jt} + C_2 e^{jt} + 5\mu(t)$ e) $C_1 e^{-t} + C_2 e^t + 5\mu(t)$
2. Odredi prijenosnu funkciju sustava za pomak unaprijed za dva koraka (jako vidoviti sustav \odot) opisanog diferencijalnom jednačbom $y[n] = u[n+2]$.
a) $H(z) = z + 2$ b) $H(z) = 2$ c) $H(z) = z - 2$ d) $H(z) = z^{-2}$ e) $H(z) = z^2$
3. Koliko iznosi konačna vrijednost niza u vremenskoj domeni, ukoliko je poznata jednostrana \mathcal{Z} -transformacija $X(z) = \frac{z}{(z-1)(z-2)}$?
a) $x(\infty) = 1$ b) $x(\infty) = \infty$ c) $x(\infty) = -1$ d) $x(\infty) = 2$ e) $x(\infty) = 0$
4. Dio frekvencijske karakteristike stabilnog kontinuiranog LTI sustava opisan izrazom $|H(j\Omega)| = \sqrt{\operatorname{Re}^2[H(j\Omega)] + \operatorname{Im}^2[H(j\Omega)]}$ nazivamo:
a) realni dio frekvencijske karakteristike b) amplitudna frekvencijska karakteristika c) dio frekvencijske karakteristike izazvan funkcijom $\mu(t)$ d) imaginarni dio frekvencijske karakteristike e) fazna frekvencijska karakteristika
5. Ako je zadana funkcija pobude $u(t) = e^{11t}$ i diferencijalna jednačba $\ddot{y}(t) + 5\dot{y}(t) = u(t)$, tada je fazna frekvencijska karakteristika sustava:
a) $\angle H(j\Omega) = \arctan(\Omega^3)$ b) $\angle H(j\Omega) = \arctan(\Omega)$ c) $\angle H(j\Omega) = \arctan(\frac{5\Omega}{\Omega^2})$ d) $\angle H(j\Omega) = \arctan(\Omega^2)$
e) $\angle H(j\Omega) = \arctan(5\Omega)$
6. Koja od navedenih prijenosnih funkcija opisuje nestabilan kontinuirani sustav?
a) $H(s) = \frac{1}{(2s+1)(s+2)}$ b) $H(s) = \frac{s+1}{(s+2)(2s-1)}$ c) $H(s) = \frac{1}{s+1}$ d) $H(s) = \frac{2s}{(s+3)(s+2)}$ e) $H(s) = \frac{2}{(3s+1)(s+3)}$
7. Ako su korijeni karakteristične jednačbe -1 i 1 , a partikularno rješenje $\mu(t)$, tada je odziv sustava:
a) $\mu(t)$ b) $C_1 e^{-t} + C_2 e^t + \mu(t)$ c) $C_1 e^{-t} + C_2 e^t$ d) $-2 + \mu(t)$ e) $C_1 e^{-t} + C_2 e^t + 2\mu(t)$
8. Odredi prijenosnu funkciju elementa za kašnjenje (odugovlačenje \odot) opisanog diferencijalnom jednačbom $y[n] = u[n-2]$.
a) $H(z) = z - 2$ b) $H(z) = 2$ c) $H(z) = z + 2$ d) $H(z) = z^2$ e) $H(z) = z^{-2}$
9. Amplitudno-frekvencijska karakteristika sustava je $H(e^{j\omega}) = 5e^{-4j\omega}$. Sustav uz pobudu $u(n) = 2\cos(n)$ daje prisilni odziv:
a) $4\cos(-j\omega 5n)$ b) $10\cos(n-4)$ c) $10\sin(4n+5)$ d) $10\cos(n)$ e) $5\cos(-4n+4)$
10. Koji od navedenih polova prijenosne funkcije odgovaraju stabilnom kontinuiranom sustavu? (Navedeni su svi polovi prijenosne funkcije.)
a) $s_{p1} = 1; s_{p2} = 2 - 0,5j; s_{p3} = 2 + 0,5j$ b) $s_{p1} = 0,5; s_{p2} = -0,5j; s_{p3} = 0,5j$ c) $s_{p1} = -1; s_{p2} = 1; s_{p3} = -2$
d) $s_{p1} = -1; s_{p2} = 1 - j; s_{p3} = 1 + j$ e) $s_{p1} = -5; s_{p2} = -1 - 0,5j; s_{p3} = -1 + 0,5j$
11. Ako su korijeni karakteristične jednačbe $-j$ i j , a partikularno rješenje $5\mu(t)$, tada je rješenje homogene jednačbe:
a) $C_1 e^{-jt} + C_2 e^{jt}$ b) $-2j + 5\mu(t)$ c) $C_1 e^{-jt} + C_2 e^{jt} + 5\mu(t)$ d) $C_1 e^{-t} + C_2 e^t + 5\mu(t)$ e) $5\mu(t)$
12. Dana je jednačba diferencija sustava $y[n] + 2y[n-1] + y[n-2] = b_0 u[n]$. Sustav je:
a) na rubu stabilnosti b) stabilnost ovisi o pobudi $u[n]$ c) stabilnost ovisi o b_0 d) nestabilan e) strogo stabilan
13. Odrediti koeficijente a i b za \mathcal{Z} -transformaciju: $\frac{X(z)}{z} = \frac{1}{2(z-1)(z-2)} = \frac{a}{z-1} + \frac{b}{z-2}$.
a) $a = -2, b = 1$ b) $a = -\frac{1}{2}, b = \frac{1}{2}$ c) $a = \frac{1}{2}, b = -\frac{1}{2}$ d) $a = -\frac{1}{2}, b = 1$ e) $a = 2, b = -1$
14. Samo je jedan od navedenih sustava stabilan, izbacite uljeza:

- a) $\ddot{y}(t) + 4\dot{y}(t) + 4y(t) = u(t)$ b) $\dot{y}(t) - 3y(t) = u(t)$ c) $\dot{y}(t) - y(t) = u(t)$ d) $\ddot{y}(t) + \dot{y}(t) - 2y(t) = u(t)$
e) $\ddot{y}(t) - 3\dot{y}(t) + 2y(t) = u(t)$
15. Opći linearni sustav drugog reda s realnim vlastitim vrijednostima opisan diferencijalnom jednačbom $a\ddot{y}(t) + b\dot{y}(t) + cy(t) = u(t)$ je:
- a) stabilan za $|\frac{b}{2a}| < |\frac{1}{2a}\sqrt{b^2 - 4ac}|$, za $-\frac{b}{2a} > 0$ b) stabilan za $|\frac{b}{2a}| > |\frac{1}{2a}\sqrt{b^2 - 4ac}|$, za $-\frac{b}{2a} < 0$ c) potrebno poznavati točne numeričke vrijednosti koeficijenata d) stabilan za $|\frac{b}{2a}| > |\frac{1}{2a}\sqrt{b^2 - 4ac}|$, za $-\frac{b}{2a} > 0$ e) stabilan za $|\frac{b}{2a}| < |\frac{1}{2a}\sqrt{b^2 - 4ac}|$, za $-\frac{b}{2a} < 0$
16. Impulsni odziv diskretnog LTI sustava danog prijenosnom funkcijom $H(z) = T \frac{z}{z-1}$ glasi:
- a) $h[n] = T(\frac{1}{2})^n \mu[n]$ b) $h[n] = T(\frac{2}{3})^n \mu[n]$ c) $h[n] = T(\frac{4}{3})^n \mu[n]$ d) $h[n] = \frac{1}{2}^n \mu[n]$ e) $h[n] = T\frac{1}{2} \mu[n]$
17. Što moramo uvrstiti u prijenosnu funkciju $H(z)$ diskretnog LTI sustava ako želimo dobiti frekvencijsku karakteristiku?
- a) $z = e^{\omega}$ b) $z = e^{j\omega}$ c) $z = \omega$ d) $z = \omega^{je}$ e) $z = j\omega$
18. Zadano je pet odziva diskretnih sustava na ograničenu pobudu. Samo jedan sustav sigurno nije BIBO stabilan. Koji?
- a) $2^{-3n} + 3^{-n} \cos(n)$ b) $2^{-3n} + 3^{-2n}$ c) 2^{-3n} d) $2^n + \cos(2n)$ e) $2^{-2n} \sin(n)$
19. Stacionarno stanje sustava je rješenje homogene diferencijalne jednačbe.
- a) Točno b) Netočno
20. Karakteristični polinom diskretnog sustava je $(q-a)(q-b)$. Za koje od ponuđenih parametara a i b je taj sustav nestabilan?
- a) $a = \frac{1}{3}$ i $b = \frac{1}{2}$ b) $a = \frac{1}{2}$ i $b = -\frac{1}{3}$ c) $a = -\frac{1}{2}$ i $b = \frac{1}{2}$ d) $a = b = \frac{1}{2}$ e) $a = b = 1$
21. Ako je $H(z) = \frac{z}{z-2} + \frac{z}{z-3}$ koliki je impulsni odziv sustava?
- a) $2^{-n} + 3^{-n}$ b) $(-2)^n + (-3)^n$ c) $(-2)^{-n} + (-3)^{-n}$ d) $2^n + 3^n$ e) $(-2)^n - (-3)^n$
22. Karakteristični polinom diskretnog sustava je $(2q-1)(3q+1)^a(q-b)$. Za koje od ponuđenih parametara a i b je taj sustav stabilan (ili rubno stabilan).
- a) $a = 1$ i $b = 2$ b) $a = 0$ i $b = 2$ c) $a = 1$ i $b = -2$ d) $a = 2$ i $b = 0,5$ e) $a = 2$ i $b = -2$
23. Ako su korijeni karakteristične jednačbe $-j$ i j , a partikularno rješenje $5\mu(t)$, tada je rješenje homogene jednačbe:
- a) $\cos(t) + \sin(t) + 5\mu(t)$ b) $C_1 e^{-t} + C_2 e^t$ c) $C_1 \sin(t) + C_2 \cos(t)$ d) $-2j + 5\mu(t)$ e) $C_1 e^{-jt} + C_2 e^{jt} + 5\mu(t)$
24. Sustav s amplitudno-frekvencijskom karakteristikom $H(e^{j\omega}) = 2e^{-j\omega}$ uz pobudu $u(n) = 5\cos(4n)$ daje prisilni odziv:
- a) $10\cos(4n-4)$ b) $5\cos(-4n+5)$ c) $10\cos(-j\omega 4n)$ d) $10\sin(4n+5)$ e) $4\cos(5n)$
25. Koje svojstvo \mathcal{Z} -transformacije omogućuje da se signal $w(n) = ax(n) + by(n)$ preslikava u $W(z) = aX(z) + bY(z)$?
- a) Pomak unaprijed b) Konvolucija c) Kašnjenje d) Množenje s n e) Linearnost
26. Primjenom jednostrano beskonačne \mathcal{Z} transformacije (koju uobičajeno koristimo) na jednačbu diferencija $y(n+1) - y(n) = 2u(n+1) + u(n)$ dobivamo:
- a) $zY(z) - zy(0) - Y(z) = 2zU(z) - 2zu(0) + U(z)$ b) $zY(z) - zy(0) - zY(z) = 2U(z) + U(z)$ c) $zY(z) - zY(z) = 2U(z) + U(z)$
 $2U(z) - 2zu(0) + U(z)$ d) $zY(z) - zY(z) = 2U(z) + U(z)$ e) $zY(z) - zy(-1) - zY(z) = 2U(z) + U(z)$
27. Odrediti inverznu \mathcal{Z} -transformaciju funkcije $X(z) = \frac{z}{z-2} + \frac{z}{(z-2)^2}, |z| > 2$.
- a) $x(n) = (2^n + n2^{n-1})\mu(n)$ b) $x(n) = (2^n + 2^{n+1})\mu(n)$ c) $x(n) = (2^n + n2^n)\mu(n)$ d) $x(n) = (2^{-n} + n2^{-n-1})\mu(n)$
e) $x(n) = (2^n + n2^{n+1})\mu(n)$
28. Ako je $y_1(t)$ homogeno rješenje uz zadane početne uvjete, ako je $y_2(t)$ odziv mirnog sustava uz početne uvjete jednake nuli te ako je $y_p(t)$ partikularno rješenje, ukupni odziv sustava možemo prikazati kao:
- a) $y(t) = y_1(t) + y_2(t)$ b) $y(t) = y_1(t) + y_2(t) + y_p(t)$ c) $y(t) = y_2(t) + y_p(t)$ d) $y(t) = y_1(t) + y_p(t)$
e) $y(t) = y_p(t)$
29. Ako su korijeni karakteristične jednačbe -3 i -7 , a partikularno rješenje $2\mu(t)$, tada je odziv sustava:

a) $C_1 e^{-3t} + C_2 e^{-t} + 2\mu(t)$ b) $C_1 e^{-3t} + C_2 e^{-t}$ c) $-3 - 7 + 2\mu(t)$ d) $2\mu(t)$ e) $C_1 e^{-3t} + C_2 e^{-7t} + 2\mu(t)$

30. Što je u \mathcal{Z} domeni ekvivalentno množenju s n u vremenskoj domeni?

- a) Dijeljenje s n b) Deriviranje c) Konvolucija d) Kašnjenje za n koraka e) Množenje s n

31. Za prijenosnu funkciju sustava $H(z) = \frac{B(z)}{A(z)}$ vrijedi:

- a) rješenja jednadžbe $A(z) = 0$ su nule sustava b) predstavlja odziv sustava na jediničnu stepenicu c) rješenja jednadžbe $B(z) = 0$ su polovi sustava d) daje odnos kompleksnih amplituda prisilnog odziva i pobude e) predstavlja odziv sustava na rampu

32. Neka je diferencijalna jednadžba oblika $y''(t) - y'(t) - 6y(t) = t^2 + 3t$. Pretpostavljeno partikularno rješenje biti će oblika:

- a) $3\mu(t)$ b) $e^{2t} + 3e^t$ c) $C_2 t^2 + C_1 t + C_0$ d) $C_1 t + C_0$ e) $C_1^2 + C_0$

33. NE postoji frekvencijska karakteristika stabilnog kauzalnog kontinuiranog LTI sustava!

- a) točno b) netočno

34. Za koji $a \in \mathbb{R}$ je sustav opisan jednadžbom diferencija $3y[n] + ay[n-1] = 2\mu[n] - a\mu[n-1]$ stabilan? $\mu[n]$ je jedinična stepenica.

- a) $|a| > 1$ b) $|a| \leq 1$ c) $-3 \leq a < 0$ d) $|a| < 3$ e) $|a| > 3$

35. Rješenje homogene diferencijalne jednadžbe nazivamo:

- a) Odzivom mirnog sustava b) Nepobuđenim odzivom c) Impulsnim odzivom d) Prisilnim odzivom
e) Odzivom na rampu

36. Sustav čija je funkcija pobude $f(t) = 0$ nazivamo:

- a) mrtvi sustav b) sustav bez početne energije c) nepobuđen sustav d) nelinearni sustav e) mirni sustav

37. Odredi polove i ispitaj stabilnost diskretnog sustava danog prijenosnom funkcijom $H(z) = \frac{1}{(2z+3)(4z^2+1)}$!

- a) Sustav je nestabilan, polovi su $-\frac{3}{2}$ i $\pm\frac{1}{4}$. b) Sustav je nestabilan, polovi su $-\frac{3}{2}$ i $\pm\frac{1}{2}$. c) Sustav je stabilan, polovi su $\pm\frac{1}{2}j$. d) Sustav je stabilan, polovi su $-\frac{3}{2}$ i $\pm\frac{1}{2}j$. e) Sustav je nestabilan, polovi su $-\frac{3}{2}$ i $\pm\frac{1}{2}j$.

38. Dana je diferencijalna jednadžba sustava $\ddot{y}(t) - 2\dot{y}(t) + y(t) = b_0 u(t)$. Sustav je:

- a) stabilnost ovisi o pobudi $u(t)$ b) strogo stabilan c) nestabilan d) stabilnost ovisi o b_0 e) na rubu stabilnosti

39. Jednadžba diferencija $2y(n) + 5y(n-1) = u(n)$ ima sljedeću prijenosnu funkciju:

- a) $H(z) = \frac{z}{2z+5}$ b) $H(z) = \frac{z^2+3z}{5z+2}$ c) $H(z) = \frac{3z^2+z}{z^2+2z+1}$ d) $H(z) = \frac{2z+5}{z}$ e) $H(z) = \frac{z^2+3z}{2z^2+4z+2}$

40. Koja od navedenih prijenosnih funkcija opisuje diskretni integrator $y(n) = y(n-1) + Tu(n)$? T je konstanta i predstavlja vrijeme diskretizacije.

- a) $H(z) = T \frac{z}{z-1}$ b) $H(z) = \frac{1}{2} \frac{z+1}{z-1}$ c) $H(z) = \frac{T}{2} \frac{z+1}{z-1}$ d) $H(z) = T \frac{z-1}{z}$ e) $H(z) = \frac{z}{z-1}$

41. Sustav je opisan diferencijskom jednadžbom $y[n] = 2u[n] + u[n-1]$. Nađi odziv sustava u \mathcal{Z} domeni.

- a) $Y(z) = U(z) + zU(z) + u[-1]$ b) $Y(z) = 2U(z) + z^{-1}U(z) - y[-1]$ c) $Y(z) = 2U(z) + z^{-1}U(z)$
d) $Y(z) = 2U(z) + zU(z) - y[-1]$ e) $Y(z) = 2U(z) + z^{-1}U(z) + u[-1]$

42. Sustav zadan prijenosnom funkcijom $H(s) = \frac{1}{s^2+as+1}$ se nalazi na granici stabilnosti za:

- a) $a = 0$ b) $a = -2$ c) $a = -1$ d) $a = 2$ e) $a = 1$

43. Odredi polove i nule diskretnog sustava te ispitaj stabilnost ako je zadana prijenosna funkcija $H(z) = \frac{2z+1}{z^2-4z+4}$

- a) Sustav je nestabilan, nula je $\frac{1}{2}$ i polovi su ± 2 . b) Sustav je stabilan, nula je -2 i polovi su $\frac{1}{2}$ i $\frac{1}{2}$. c) Sustav je stabilan, nula je $-\frac{1}{2}$ i polovi su $\pm\frac{1}{2}$. d) Sustav je nestabilan, nula je -2 i polovi su 2 i 2 . e) Sustav je nestabilan, nula je $-\frac{1}{2}$ i polovi su 2 i 2 .

44. Ako su korijeni karakteristične jednadžbe kontinuiranog LTI sustava $-j$ i j , a partikularno rješenje $5\mu(t)$, tada je odziv sustava oblika:

- a) $-2j + 5\mu(t)$ b) $C_1 e^{-jt} + C_2 e^{jt} + C_3 \mu(t)$, $C_3 \neq 5$ c) $C_1 e^{-jt} + C_2 e^{jt} + 5\mu(t)$ d) $C_1 e^{-jt} + C_2 e^{jt}$
e) $C_1 e^{-t} + C_2 e^t + 5\mu(t)$

45. Impulsni odziv diskretnog LTI sustava danog prijenosnom funkcijom $H(z) = \frac{z}{z-a}$ glasi (a je konstanta):

- a) $h[n] = 1\mu[n]$ b) $h[n] = a^n \mu[n]$ c) $h[n] = (\frac{1}{4})^n \mu[n]$ d) $h[n] = (\frac{1}{5})^n \mu[n]$ e) $h[n] = (\frac{1}{3})^n \mu[n]$

46. Ako je zadana prijenosna funkcija sustava kontinuiranog LTI sustava $H(s) = \frac{2s}{3s^2+s+5}$, frekvencijska karakteristika sustava je:

- a) $H(j\Omega) = \frac{2j\Omega}{5+j\Omega+3\Omega^2}$ b) $H(j\Omega) = \frac{2j\Omega}{5+j\Omega-3\Omega^2}$ c) $H(j\Omega) = 5 + j\Omega + 3\Omega^2$ d) $H(j\Omega) = \frac{2}{5+j\Omega-3\Omega^2}$
e) $H(j\Omega) = 2j\Omega$

47. Koja od navedenih karakterističnih jednadžbi (po λ) pripada stabilnom kontinuiranom sustavu?

- a) $3\lambda + 1 = 0$ b) $\lambda^2 - 9 = 0$ c) $(\lambda - 2 - j)(\lambda - 2 + j) = 0$ d) $\lambda - 2 = 0$ e) $(\lambda - 1)(\lambda - 0,5) = 0$

48. Prijenosnu funkciju diskretnog LTI sustava dobijemo tako da u operatorskom zapisu zamijenimo operator pomaka unazad E^{-1} sa kompleksnom varijablom:

- a) z^{-1} . b) z^{-2} c) $2z$ d) z^2 e) z

49. Sustav s prijenosnom funkcijom $H(z) = \frac{1}{(6z-1)(3z-1)}$ pobuđen je signalom $e^{-\pi n} \cos(2n) + 2$. Odziv sustava u stacionarnom stanju je:

- a) $\frac{1}{10}$ b) $\frac{1}{2} e^{-5\pi n}$ c) $2 \cos(2n)$ d) $\frac{1}{5}$ e) $e^{-\frac{\pi}{6}n} \cos(2n + 3)$

50. Odredi sve $a \in \mathbb{R} \setminus \{0\}$ za koje je diskretni sustav s karakterističnom jednadžbom $2a^2 q + a = 0$ stabilan.

- a) $|a| > \frac{1}{2}$ b) $0 < a < \frac{1}{2}$ c) $a \geq \frac{1}{2}$ d) $-\frac{1}{2} \leq a < 0$ e) $|a| < \frac{1}{2}$

51. Izraz $X(z) = \sum_{n=-\infty}^{\infty} x(n)z^{-n}$ predstavlja dvostranu \mathcal{Z} -transformaciju diskretnog vremenskog signala $x(n)$.

- a) netočno b) točno

52. Diferencijalna jednadžba $a_2 y''(t) + a_1 y'(t) + a_0 y(t) = b_1 u'(t) + b_0 u(t)$ postaje homogena za:

- a) $b_0 = 0, b_1 \neq 0$ b) $a_1 = a_0 = 0$ c) $b_1 = b_0 = 0$ d) $a_2 = a_1 = 0$ e) $b_1 = 0, b_0 \neq 0$

53. Jednadžba diferencija $(2 + 3E^{-1} + 1E^{-2})y(n) = (1 + 4E^{-1})u(n)$ ima sljedeću prijenosnu funkciju:

- a) $H(z) = \frac{2z^2+3z+1}{z^2+4z}$ b) $H(z) = \frac{z^2+3z}{2z^2+4z+2}$ c) $H(z) = \frac{z^2+3z}{z+2}$ d) $H(z) = \frac{3z^2+z}{z^2+2z+1}$ e) $H(z) = \frac{z^2+4z}{2z^2+3z+1}$

54. Postoji frekvencijska karakteristika diskretnog LTI sustava danog prijenosnom funkcijom $H(z) = \frac{1}{z+\frac{1}{5}}$ i dobro je definirana!

- a) netočno b) točno

55. Odrediti inverznu \mathcal{Z} -transformaciju funkcije $X(z) = \frac{z}{z-3} - \frac{z}{z-2}, |z| > 3$.

- a) $x(n) = (3^{-n} - 2^{-n})\mu(n)$ b) $x(n) = (3^n - 2^n)\mu(n)$ c) $x(n) = (2^{-n} - 3^{-n})\mu(n)$ d) $x(n) = (3^n - 2^n)\delta(n)$
e) $x(n) = (2^n - 3^n)\mu(n)$

56. Fazna karakteristika definirana je na sljedeći način:

- a) $\varphi(\omega) = \arg(H(e^{j\omega}))$. b) $\varphi(\omega) = \arctg \frac{\text{Im}[H(e^{j\omega})]}{\text{Re}[H(e^{j\omega})]}$ c) $\varphi(\omega) = \sqrt{\text{Re}[H(e^{j\omega})]^2 + \text{Im}[H(e^{j\omega})]^2}$. d) $\varphi(\omega) = \text{tg} \frac{\text{Im}[H(e^{j\omega})]}{\text{Re}[H(e^{j\omega})]}$.
e) $\varphi(\omega) = \arctg \frac{\text{Re}[H(e^{j\omega})]}{\text{Im}[H(e^{j\omega})]}$

57. Što od navedenog sigurno NE vrijedi ako je diskretni sustav NESTABILAN?

- a) Postoji nula u $z_n = 1 + 0,5j$. b) Postoji pol u $z_p = 1 + j$. c) Postoji nula u $z_n = 1 + j$. d) $\lim_{n \rightarrow \infty} h[n] = 0$, gdje je $h[n]$ impulsni odziv. e) Postoji pol u $z_p = 0,5 + 0,5j$.

58. \mathcal{Z} -transformacija signala $w(n) = 5x(n) - 3y(n)$ glasi:

- a) $W(z) = 5X(z) - 3Y(z)$ b) $W(z) = 5X(z) \cdot 3Y(z)$ c) $W(z) = 5X(z) * 3Y(z)$ d) $W(z) = 3X(z) - 5Y(z)$
e) $W(z) = 5X(z) + 3Y(z)$

59. Odrediti inverznu \mathcal{Z} -transformaciju signala $X(z) = 2z - \frac{1}{2z}$.

$$\begin{array}{llll} \text{a)} & x(n) = 2\mu(-n-1) - \frac{1}{2}\mu(n-1) & \text{b)} & x(n) = 2\delta(n+1) - \frac{1}{2}\delta(n-1) & \text{c)} & x(n) = 2\mu(n) - \frac{1}{2}\delta(n) & \text{d)} & x(n) = 2\delta(n) - \frac{1}{2}\delta(n-1) \\ \text{e)} & x(n) = 2\mu(n-1) - \frac{1}{2}\delta(n-1) & & & & & & \end{array}$$

60. Definicija BIBO stabilnosti je: Sustav je stabilan ako daje ograničeni odziv za svaku ograničenu pobudu!

- a) točno b) netočno

61. Ako je zadana funkcija pobude $u(t) = e^{14t}$ i diferencijalna jednadžba $5\dot{y}(t) + y(t) = u(t)$, tada je fazna frekvencijska karakteristika sustava:

$$\begin{array}{llll} \text{a)} & \angle H(j\Omega) = \arctan\left(\frac{-5\Omega}{\Omega^2}\right) & \text{b)} & \angle H(j\Omega) = \arctan(-5\Omega) & \text{c)} & \angle H(j\Omega) = \arctan\left(\frac{-5\Omega^2}{\Omega^3}\right) & \text{d)} & \angle H(j\Omega) = \arctan(\Omega) \\ \text{e)} & \angle H(j\Omega) = \arctan\left(\frac{5}{\Omega^2}\right) & & & & & & \end{array}$$

62. Profesor je na ploči počeo pisati impulsni odziv diskretnog LTI sustava danog prijenosnom funkcijom $H(z) = \frac{z^2+2z}{2z^2+4z+3}$. Napisao je $h[n] = \{1, 4, \dots\}$. Vi:

- a) Ispravljate profesora jer je točno $h[n] = \{1, 0, \dots\}$! b) Ispravljate profesora jer je točno $h[n] = \{\frac{1}{2}, 0, \dots\}$!
c) Ispravljate profesora jer je točno $h[n] = \{2, 4, \dots\}$! d) Ne ispravljate profesora, jer je profesor uvijek u pravu ☺!
e) Ne znate točno rješenje.

63. Ako su korijeni karakteristične jednadžbe -1 i 1 , a partikularno rješenje $\mu(t)$, tada je rješenje homogene jednadžbe:

$$\text{a)} C_1 e^{-t} + C_2 e^t \quad \text{b)} \mu(t) \quad \text{c)} C_1 e^{-3t} + C_2 e^{-t} + 2\mu(t) \quad \text{d)} -2 + \mu(t) \quad \text{e)} C_1 e^{-3t} + C_2 e^{-7t} + \mu(t)$$

64. U homogenom rješenju $y(t) = e^{pt}$ neke linearne diferencijalne jednadžbe, kompleksan broj p predstavlja:

- a) red sustava b) karakterističnu frekvenciju sustava c) pobudu sustava d) broj nepoznanica u sustavu
e) karakterističnu frekvenciju pobude

65. Neka je diferencijalna jednadžba oblika $3y''(t) + 2y'(t) = 3\sin(3t)$. Pretpostavljeno partikularno rješenje biti će oblika:

$$\text{a)} C \cos(3t) + \sin(3t) \quad \text{b)} \sin(3t) + \cos(3t) \quad \text{c)} 3\sin(2t + \pi/2) \quad \text{d)} C \sin(3t) + \cos(3t) \quad \text{e)} C_1 \sin(3t) + C_2 \cos(3t)$$

66. Izraz $X(z) = \sum_{n=0}^{\infty} x(n)z^{-n}$ predstavlja dvostranu \mathcal{Z} -transformaciju diskretnog vremenskog signala $x(n)$.

- a) točno b) netočno

67. Prva dva člana impulsnog odziva diskretnog LTI sustava danog prijenosnom funkcijom $H(z) = \frac{z^2+2z}{z^2+2z+3}$ su:

$$\text{a)} h[n] = \{1, 2, \dots\}. \quad \text{b)} h[n] = \{1, 0, \dots\}. \quad \text{c)} h[n] = \{1, 1, \dots\}. \quad \text{d)} \text{Ne znam!} \quad \text{e)} h[n] = \{1, 3, \dots\}.$$

68. Odziv sustava na pobudu $u(t) = Ce^{jat}$, gdje su C i a konstante, nazivamo:

- a) Odziv na rampu b) Impulsni odziv sustava c) Odziv na step d) Odziv na harmonijsku ili sinusnu pobudu
e) Odziv nepobuđenog sustava

69. Koja od navedenih karakterističnih jednadžbi pripada stabilnom diskretnom sustavu?

$$\text{a)} q^2 + 4 = 0 \quad \text{b)} q - 2 = 0 \quad \text{c)} 2q + 3 = 0 \quad \text{d)} (q - 2)(q + 2) = 0 \quad \text{e)} 2q + 1 = 0$$

70. Zadani su impulsni odzivi. Samo jedan od njih pripada stabilnom sustavu. Odredite koji!

$$\text{a)} 2e^{-3t} + 3e^{-2t} + 4e^{-t} \quad \text{b)} 2e^{3t} - 3e^{2t} - 4e^t \quad \text{c)} 2e^{-3t} - 3e^{2t} - 4e^{-t} \quad \text{d)} 2e^{-3t} - 3e^{-2t} + 4e^t \quad \text{e)} 2e^{3t} + 3e^{-2t} + 4e^{-t}$$

71. Primjenom jednostrano beskonačne \mathcal{Z} transformacije (koju uobičajeno koristimo) na jednadžbu diferencija $y[n+2] - 3y[n+1] + 2y[n] = 2u[n+1] - 2u[n]$ dobivamo:

$$\begin{array}{ll} \text{a)} & z^2 Y(z) - zy[1] - 3zY(z) + 3zy[0] + 2Y(z) = 2zU(z) - 2zu[0] - 2U(z) & \text{b)} & z^2 Y(z) - z^2 y[0] - zy[1] - 3zY(z) + 3zy[0] + 2Y(z) = 2zU(z) - 2zu[0] - 2U(z) \\ \text{c)} & z^2 Y(z) - z^2 y[-1] - zy[1] - 3zY(z) + 2Y(z) = 2zU(z) - 2zu[0] - 2U(z) & \text{d)} & z^2 Y(z) - 3zY(z) + 2Y(z) = 2zU(z) - 2U(z) \\ \text{e)} & z^2 Y(z) - z^2 y[0] - zy[1] - 3zY(z) + 3zy[0] + 2Y(z) = 2zU(z) - 2U(z) & \end{array}$$

72. Koja od navedenih prijenosnih funkcija opisuje nestabilan diskretni sustav?

$$\text{a)} H(z) = \frac{2z}{(3z+1)(2z+1)} \quad \text{b)} H(z) = \frac{1}{(2z+1)(3z+2)} \quad \text{c)} H(z) = \frac{1}{(z+0,8)} \quad \text{d)} H(z) = \frac{2}{(z+0,5)(z-0,5)} \quad \text{e)} H(z) = \frac{z+1}{(2z+1)(z+2)}$$

73. Odredi prijenosnu funkciju $H(z)$ sustava opisanog diferencijskom jednadžbom $y(n) + 3y(n-1) = u(n) - 2u(n-1)$.

$$\text{a)} H(z) = \frac{z^{-1}+3}{z^{-1}-2} \quad \text{b)} H(z) = \frac{1-2z^{-1}}{1+3z^{-1}} \quad \text{c)} H(z) = \frac{1+3z^{-1}}{1-2z^{-1}} \quad \text{d)} H(z) = \frac{z^{-1}Y(z)+3Y(z)}{z^{-1}U(z)-2U(z)} \quad \text{e)} H(z) = \frac{z^{-1}-2}{z^{-1}+3}$$

74. Prijenosna funkcija diskretnog LTI sustava je $H(z) = \frac{5z}{z-4} + \frac{z^3-9z^2+29z}{(z-3)^3}$. Odredi red sustava.
a) 1 b) 3 c) 0 d) 2 e) 4
75. Područje konvergencije \mathcal{Z} -transformacije diskretnog signala $x(n) = 2^n \mu(n)$ glasi:
a) $|z| < \frac{1}{2}$ b) $|z| > \frac{1}{2}$ c) $|z| < 2$ d) $0 < |z| < \infty$ e) $|z| > 2$
76. Koliko iznosi početna vrijednost niza u vremenskoj domeni, ukoliko je poznata jednostrana \mathcal{Z} -transformacija $X(z) = \frac{z}{(z-1)(z-2)}$?
a) $x(0) = 1$ b) $x(0) = 2$ c) $x(0) = 0$ d) $x(0) = \infty$ e) $x(0) = -1$
77. Odrediti inverznu \mathcal{Z} -transformaciju signala $X(z) = \frac{1}{z^2}$.
a) $x(n) = \delta(n-1)$ b) $x(n) = \mu(n-1)$ c) $x(n) = \delta(n-2)$ d) $x(n) = \mu(n-2)$ e) $x(n) = \delta(n+2)$
78. Ako je $y_1(t)$ homogeno rješenje uz zadane početne uvjete, ako je $y_2(t)$ homogeno rješenje uz početne uvjete jednake nuli te ako je $y_p(t)$ partikularno rješenje, ukupni odziv nepobuđenog sustava možemo prikazati kao:
a) $y(t) = y_p(t)$ b) $y(t) = y_1(t) + y_2(t) + y_p(t)$ c) $y(t) = y_1(t)$ d) $y(t) = y_1(t) + y_2(t)$ e) $y(t) = y_2(t) + y_p(t)$
79. Karakteristične frekvencije sustava ovise o:
a) periodu pobude sustava b) vrsti pobude koja djeluje na sustav c) frekvenciji pobude sustava d) sustav nema karakterističnih frekvencija e) strukturi i parametrima samog sustava
80. Sustav s amplitudno-frekvencijskom karakteristikom $H(e^{j\omega}) = 2e^{-j\frac{\pi}{2}\omega}$ uz pobudu $u(n) = 5 \cos(4n)$ daje prisilni odziv:
a) $10 \cos(4n)$ b) $10 \sin(4n + \frac{\pi}{2})$ c) $5 \cos(-4n + 5)$ d) $5\pi \cos(-j\omega 4n)$ e) $4\pi \cos(5n)$
81. Diferencijalna jednadžba $a_1 y'(t) + a_0 y(t) = b_2 u''(t) + b_1 u'(t) + b_0 u(t)$ postaje homogena za:
a) $a_1 = 0, a_0 \neq 0$ b) $b_2 = 0, b_1 = 0, b_0 \neq 0$ c) $a_0 = 0, a_1 \neq 0$ d) $a_0 = 0$ e) $b_2 = b_1 = b_0 = 0$
82. Ako je zadana diferencijalna jednadžba $\ddot{y}(t) + 2\dot{y}(t) + 3y(t) = u(t)$ kojom je opisan sustav, frekvencijska karakteristika sustava $H(j\Omega)$ je:
a) $H(s) = s^2 + 2s + 3$ b) $H(j\Omega) = 3 + 2j\Omega - \Omega^2$ c) $H(j\Omega) = \Omega$ d) $H(j\Omega) = \frac{1}{3+2j\Omega-\Omega^2}$ e) $H(s) = \frac{1}{s^2+2s+3}$
83. Amplitudno-frekvencijska karakteristika diskretnog LTI sustava danog prijenosnom funkcijom $H(z) = \frac{1}{3z-1}$ na frekvenciji $\omega = \pi$ iznosi:
a) 1 b) $\frac{1}{3}$ c) $\frac{1}{2}$ d) $\frac{1}{4}$ e) Frekvencijska karakteristika tog sustava ne postoji!
84. Dio frekvencijske karakteristike stabilnog kontinuiranog LTI sustava opisan izrazom $\angle H(j\Omega) = \arctan \frac{\operatorname{Re} H(j\Omega)}{\operatorname{Im} H(j\Omega)}$ nazivamo (za slučaj kada kut ne prelazi $\pm \frac{\pi}{2}$):
a) ništa od navedenoga b) imaginarni dio frekvencijske karakteristike c) amplitudna frekvencijska karakteristika d) fazna frekvencijska karakteristika e) realni dio frekvencijske karakteristike
85. Neka je diferencijalna jednadžba oblika $y''(t) + y'(t) + y(t) = \sin(t) + \sin(2t)$. Pretpostavljeno partikularno rješenje biti će oblika:
a) $C \sin(3t)$ b) $C_1 \sin(2t + \phi_1) + C_2 \cos(2t + \phi_2)$ c) $C \sin(t)$ d) $C_1 \sin(t + \phi_1) + C_2 \sin(2t + \phi_2)$ e) $C_1 \sin(t + \phi_1) + C_2 \cos(3t + \phi_2)$
86. Koliko iznosi konačna vrijednost niza u vremenskoj domeni, ukoliko je poznata jednostrana \mathcal{Z} -transformacija $X(z) = \frac{z(z-\frac{1}{3})}{(z-1)(z-\frac{1}{2})}$?
a) $x(\infty) = 0$ b) $x(\infty) = \frac{4}{3}$ c) $x(\infty) = \infty$ d) $x(\infty) = -1$ e) $x(\infty) = 1$
87. Sustav bez početne energije ili mirni sustav je:
a) sustav na koji ne djeluje pobuda b) sustav čija diferencijalna jednadžba nema rješenja c) sustav kojem su početni uvjeti jednaki nuli d) sustav koji ne daje nikakav odziv e) sustav bez karakterističnih frekvencija sustava
88. Sustav s prijenosnom funkcijom $H(s) = \frac{1}{s^2+3s+2}$ je:

a) nestabilan jer ima nulu u beskonačnosti b) nestabilan, jer nema nula u brojniku c) stabilan jer ima samo dva pola d) nestabilan, jer su polovi u desnoj poluravnini: 1, 2 e) stabilan, jer su polovi u lijevoj poluravnini: -1, -2

89. Ako je zadana frekvencijska karakteristika kontinuiranog LTI sustava $H(j\Omega) = \frac{5j\Omega-3}{4+4j\Omega-\Omega^2}$, prijenosna funkcija sustava $H(s)$ je:

a) $H(s) = \frac{5s}{4s^2+4s+1}$ b) $H(s) = \frac{5s-3}{4s^2-2s-4}$ c) $H(s) = 5s$ d) $H(s) = s^2 + 4s + 4$ e) $H(s) = \frac{5s-3}{s^2+4s+4}$

90. Odredi prijenosnu funkciju elementa za kašnjenje opisanog diferencijalnom jednačbom $y(n) = u(n-1)!$

a) $H(z) = z^{-1}$ b) $H(z) = z + 1$ c) $H(z) = 1$ d) $H(z) = z - 1$ e) $H(z) = z$

91. Pita vas kolega koji nažalost ne pohađa predavanja kako se ponaša sustav zadan diferencijalom jednačbom $\ddot{y}(t) + 3\dot{y}(t) + 2y(t) = u(t)$. Vi, puni znanja jer slušate profesore tijekom predavanja, odgovarate:

a) Sustav je nestabilan jer su polovi 1 i 2. b) Sustav je stabilan jer su polovi -2 i -3. c) Sustav je stabilan jer ima dvostruki pol -1. d) Sustav je nestabilan jer su polovi 2 i 3. e) Sustav je stabilan jer su polovi -1 i -2.

92. Jednačba diferencija $y(n) + 3y(n-1) = 2u(n)$ ima sljedeću prijenosnu funkciju:

a) $H(z) = \frac{z^2+3z}{2z^2+4z+2}$ b) $H(z) = \frac{3z^2+z}{z^2+2z+1}$ c) $H(z) = \frac{z^2+3z}{z+2}$ d) $H(z) = \frac{z+3}{2z}$ e) $H(z) = \frac{2z}{z+3}$

93. Zadana je prijenosna funkcija $H(s) = \frac{1}{(s^2+4)^2}$, pa za sustav možemo reći da je:

a) sustav je nestabilan jer ima dva pola na j osi b) stabilan jer su polovi u lijevoj poluravnini c) nestabilan jer su oba pola u desnoj poluravnini d) na granici stabilnosti jer su polovi na j osi e) nestabilan jer ima dvostruke polove na j osi

94. Dan je stabilan diskretni sustav s prijenosnom funkcijom $H_1(z) = K \frac{1+b_1z^{-1}}{1+a_1z^{-1}} = K \frac{B(z)}{A(z)}$. Dodavanjem jedinične povratne veze dobiven je sustav s prijenosnom funkcijom $H_2(z) = \frac{H_1(z)}{1+H_1(z)} = \frac{KB(z)}{A(z)+KB(z)}$. O kojim sve parametrima ovisi stabilnost drugog sustava $H_2(z)$?

a) b_1 b) a_1 c) K, a_1, b_1 d) a_1, b_1 e) K, b_1

95. Kontinuirani sustav s prijenosnom funkcijom $H(s) = \frac{2s-1}{s^2+2s+2}$ je stabilan.

a) netočno b) točno

96. Odziv nepobuđenog sustava uz zadane početne uvjete ekvivalentan je:

a) rješenju homogenog sustava uz jednake početne uvjete b) odzivu mrtvog sustava, neovisno o početnim uvjetima
c) rješenju karakteristične jednačbe uz jednake početne uvjete d) rješenju karakteristične jednačbe, neovisno o početnim uvjetima
e) odzivu mirnog sustava uz jednake početne uvjete

97. NE postoji frekvencijska karakteristika nestabilnog kauzalnog kontinuiranog LTI sustava!

a) netočno b) točno

98. Neka je diferencijalna jednačba oblika $3y''(t) + 2y'(t) = 3\sin(3t)$. Pretpostavljeno partikularno rješenje biti će oblika:

a) $C \cos(2t)$ b) $\sin(t)$ c) $3\sin(t + \pi/2)$ d) $t^3(3\sin(3t) + 3\cos(3t))$ e) $C_1 \sin(3t) + C_2 \cos(3t)$

99. Postoji frekvencijska karakteristika diskretnog LTI sustava danog prijenosnom funkcijom $H(z) = \frac{1}{2z-1}!$

a) točno b) netočno

100. Sustav čija je funkcija pobude $f(t) \neq 0$ nazivamo:

a) nepobuđeni sustav b) nelinearni sustav c) pobuđeni sustav d) krepani sustav e) sustav bez početne energije

101. Prijenosna funkcija sustava je $H(z) = \frac{1}{z - \frac{\sqrt{2}}{2}}$. Pobuđujemo li sustav signalom $\cos(\frac{\pi}{4}n)$ prisilni odziv sustava je:

a) $\frac{1}{\sqrt{2}} \sin(\frac{\pi}{4}n + \frac{\pi}{2})$ b) $2 \sin(\frac{\pi}{4}n)$ c) $\sqrt{2} \sin(\frac{\pi}{4}n)$ d) $\cos(-\frac{\sqrt{2}}{4}\pi n)$ e) $\sqrt{2} \cos(\frac{\pi}{4}n)$

102. Odredi polove i nule diskretnog sustava te ispitaј stabilnost ako je zadana prijenosna funkcija $H(z) = \frac{z-2}{z^2-\frac{1}{4}}!$

a) Sustav je nestabilan, nule su $\pm \frac{1}{2}$, pol je 2. b) Sustav je stabilan, nule su ± 2 i polovi su $\pm \frac{1}{4}$. c) Sustav je stabilan, nula je 2, polovi su $\pm \frac{1}{4}$. d) Sustav je nestabilan, nula je 2, polovi su $\pm \frac{1}{2}$. e) Sustav je stabilan, nula je 2, polovi su $\pm \frac{1}{2}$.

103. Imamo li zadanu prijenosnu funkciju stabilnog kontinuiranog LTI sustava $H(s)$, frekvencijsku karakteristiku sustava $H(j\Omega)$ možemo odrediti ako kompleksnu varijablu s zamijenimo s:

a) $j\Omega$ b) $\sigma + j\Omega$ c) $\alpha + j\beta$ d) konstantom e) σ

104. Ako je promatrani signal kauzalan, \mathcal{Z} -transformacija konvolucije $x(n) * \delta(n - n_0)$ jednaka je i \mathcal{Z} -transformaciji signala:

a) $x(n + n_0)$ b) $\mu(n)$ c) $x(n \cdot n_0)$ d) $x(n - n_0)$ e) $x(n)$

105. Što od navedenog mora nužno vrijediti da bi kontinuirani sustav bio stabilan (ili rubno stabilan)?

a) Modul svakog rješenja karakteristične jednadžbe je manji ili jednak 1. b) Odziv sustava je sinusnog valnog oblika. c) Realni dio rješenja karakteristične jednadžbe je negativan. d) Impulsni odziv sustava teži u nulu. e) Ne postoji imaginarni dio rješenja karakteristične jednadžbe.

106. Odredite \mathcal{Z} -transformaciju signala dobivenog konvolucijom $x(n) * \delta(n)$:

a) 1 b) $X(z)$ c) $\frac{X(z)}{z}$ d) $\frac{z}{X(z)}$ e) $X(z)\delta(1)$

107. Jednadžba diferencija $y(n) + 5y(n-1) = u(n)$ ima sljedeću prijenosnu funkciju:

a) $H(z) = \frac{3z^2+z}{z^2+2z+1}$ b) $H(z) = \frac{z}{z+5}$ c) $H(z) = \frac{z^2+3z}{z+2}$ d) $H(z) = \frac{z^2+3z}{2z^2+4z+2}$ e) $H(z) = \frac{z+5}{z}$

108. Koja tvrdnja NE vrijedi za sustav $y[n] + y[n-2] = 0$ s karakterističnom jednadžbom $q^2 + 1 = 0$?

a) Koeficijenti prijenosne funkcije su vremenski nezavisni. b) $q_1 = j$, $q_2 = -j$ c) Prijenosna funkcija ima realne koeficijente. d) Sustav je na rubu stabilnosti. e) Impulsni odziv teži k nuli.

109. Kako izgleda diferencijalna jednadžba stabilnog, kauzalnog sustava čija je frekvencijska karakteristika dana izrazom: $H(j\Omega) = \frac{1}{5j\Omega - \Omega^2}$?

a) $5\ddot{y}(t) + \dot{y}(t) = u(t)$ b) $\ddot{y}(t) + 5\dot{y}(t) = u(t)$ c) $10\ddot{y}(t) + 5\dot{y}(t) = u(t)$ d) $5\dot{y}(t) = u(t)$ e) $\ddot{y}(t) = u(t)$

110. Odredi za koje je od ponuđenih parametara a i b diskretni sustav stabilan, ako mu je homogeno rješenje $h[n] = 5 \cdot 2^{-n} + a \cdot 3^{bn}$.

a) $a = 2$ i $b = -1$ b) $a = 1$ i $b = 0,5$ c) $a = 3$ i $b = \sqrt{3}$ d) $a = -2$ i $b = 1$ e) Sustav je nestabilan neovisno o odabiru parametara a i b .

111. Prijenosnu funkciju proizvoljnog, stabilnog sustava $H(s)$ možemo zapisati: ($A(\Omega)$ je amplitudna frekvencijska karakteristika sustava, a $\varphi(\Omega)$ fazna).

a) $H(j\Omega) = e^{j\varphi(\Omega)}$ b) $H(j\Omega) = A(\Omega)e^{j\varphi(\Omega)}$ c) $H(j\Omega) = A(\Omega)$ d) $H(j\Omega) = A(\Omega) + e^{j\varphi(\Omega)}$ e) $H(j\Omega) = \frac{A(\Omega)}{e^{j\varphi(\Omega)}}$

112. Odredi polove i nule kontinuiranog sustava te ispitaј stabilnost, ako je zadana prijenosna funkcija: $H(s) = \frac{s+1}{s^2-4}$.

a) nestabilan, nule: ± 1 , polovi: ± 2 b) nestabilan, nule: -1 , polovi: ± 1 c) nestabilan, nule: -1 , polovi: ± 2 d) stabilan, nule: ± 2 , polovi: -1 e) stabilan, nule: -1 , polovi: ± 1

113. Miran sustav je sustav pobuđen funkcijom pobude $u(t)$ različitom od nule

a) Točno b) Netočno

114. Impulsni odziv diskretnog LTI sustava danog prijenosnom funkcijom $H(z) = T \frac{z}{z-\frac{1}{3}}$ glasi:

a) $h[n] = T(\frac{3}{2})^n \mu[n]$ b) $h[n] = T(\frac{1}{7})^n \mu[n]$ c) $h[n] = 1 \mu[n]$ d) $h[n] = T(\frac{1}{2})^n \mu[n]$ e) $h[n] = T(\frac{1}{3})^n \mu[n]$

115. Nepobuđeni odziv sustava (ili komplementarno rješenje) nazivamo još i:

a) Prisilno titranje sustava b) Vlastito titranje ili gibanje sustava c) Stacionarno stanje d) Partikularno rješenje sustava e) Harmonijsko gibanje sustava

116. Nađi rješenje diferencijske jednadžbe $y[n] - y[n-1] = u[n-1]$ u \mathcal{Z} domeni uz $y[-1] = u[-1] = 0$.

a) $Y(z) = \frac{1}{1-z^{-1}}U(z)$ b) $Y(z) = \frac{1}{z}U(z)$ c) $Y(z) = Y(z-1) + U(z-1)$ d) $Y(z) = \frac{z^{-1}}{1-z^{-1}}U(z)$ e) $Y(z) = z^{-1}U(z)$

- 117.** Jednadžba $y'(t) + ay(t) = f(t)$, gdje je a konstanta, opisuje:
- a) nelinearni vremenski promjenjiv sustav b) jednadžba ne opisuje sustav, a ne smije biti konstanta c) nelinearni vremenski nepromjenjiv sustav d) vremenski nepromjenjiv linearni sustav e) vremenski promjenjiv linearni sustav
- 118.** Imate impulsni odziv sustava $h(t) = 2e^{-3t} + 3e^{2t}$ pa je prema tome sustav:
- a) nestabilan jer su polovi: 2, 3 b) na granici stabilnosti jer su polovi $j3, j2$. c) nestabilan jer je jedan pol u desnoj poluravnini d) stabilan jer brojnik prijenosne funkcije ispadne identički jednak 0 e) stabilan jer su polovi: -2, -3
- 119.** Neka je zadana eksponencijalna funkcija $f(t) = Ue^{st}$. Deriviranjem ove funkcije dobivamo konstantnu vrijednost.
- a) točno b) netočno
- 120.** Da bi diskretan sustav s korijenima karakteristične jednadžbe $q_i \in \mathbb{C}$ bio nestabilan nužno mora vrijediti:
- a) Za sve i vrijedi $|q_i| \leq 1$! b) Za sve i vrijedi $|q_i| > \frac{1}{2}$. c) Postoji i takav da je $|q_i| > 1$. d) Postoji i takav da je $|q_i| > \frac{1}{2}$. e) Za sve i vrijedi $|q_i| > 2$!
- 121.** Impulsni odziv diskretnog LTI sustava danog prijenosnom funkcijom $H(z) = T \frac{z}{z-1}$ glasi:
- a) $h(n) = (\frac{1}{3})^n \mu(n)$ b) $h(n) = (\frac{1}{2})^n \mu(n)$ c) $h(n) = T \mu(n)$ d) $h(n) = (\frac{1}{5})^n \mu(n)$ e) $h(n) = 1 \mu(n)$
- 122.** Ako su korijeni karakteristične jednadžbe -3 i -1, a partikularno rješenje $2\mu(t)$, tada je odziv sustava:
- a) $-3 - 1 + 2\mu(t)$ b) $C_1 e^{-3t} + C_2 e^{-t}$ c) $2\mu(t)$ d) $C_1 e^{-3t} + C_2 e^{-t} + 2\mu(t)$ e) $C_1 e^{-3t} + C_2 e^{-7t} + 2\mu(t)$
- 123.** Jednadžba diferencija $y(n) + 2y(n-1) + y(n-2) = u(n) + 3u(n-1)$ ima sljedeću prijenosnu funkciju:
- a) $H(z) = \frac{z^2+3z}{z+2}$ b) $H(z) = \frac{3z^2+z}{z^2+2z+1}$ c) $H(z) = \frac{z^2+2z+1}{z^2+3z}$ d) $H(z) = \frac{z^2+3z}{z^2+2z+1}$ e) $H(z) = \frac{z^2+3z}{2z^2+4z+2}$
- 124.** Odrediti inverznu \mathcal{Z} -transformaciju funkcije $X(z) = \frac{z}{z-1}, |z| > 1$.
- a) $x(n) = (-1)^n \mu(n)$ b) $x(n) = \mu(-n-1)$ c) $x(n) = \mu(n)$ d) $x(n) = \delta(n)$ e) $x(n) = \mu(n-1)$
- 125.** Postoji frekventijska karakteristika stabilnog kauzalnog kontinuiranog LTI sustava!
- a) netočno b) točno
- 126.** Imate pred sobom prijenosnu funkciju $H(s) = \frac{1+2s}{(s+1)(s-1)(s+2)^2}$. Za sustav biste rekli:
- a) Sustav je stabilan jer su svi polovi realni b) Sustav je nestabilan zbog višestrukog pola u lijevoj poluravnini:2
c) Sustav je nestabilan zbog pola u desnoj poluravnini:1 d) Sustav je stabilan jer su svi polovi u lijevoj poluravnini
e) Sustav je nestabilan zbog višestrukog pola u desnoj poluravnini:2
- 127.** Kako su povezane frekvencija f i kružna frekvencija ω ?
- a) $\omega = \frac{2\pi}{f}$ b) $\omega = \pi f$ c) $\omega = \frac{\pi}{f}$ d) $\omega = f$ e) $\omega = 2\pi f$
- 128.** Prijenosna funkcija sustava je $H(z) = \frac{1}{2z-1}$. Sustav pobuđujemo stalnim signalom (konstantom) amplitude 2. Prilni odziv je:
- a) 2 b) $\frac{1}{2}$ c) $2e^{-j\frac{n}{2}}$ d) 1 e) $\cos(2n - \frac{1}{2})$
- 129.** Stacionarno stanje sustava je stanje sustava uz konstantnu ili periodičku pobudu.
- a) Netočno b) Točno
- 130.** Signal $\cos(\omega n) + 2\sin(2\omega n)$ pobuđuje sustav s amplitudno-frekventijskom karakteristikom $H(e^{j\omega}) = 2e^{-j\omega\frac{\pi}{2}}$. Prilni odziv je:
- a) $2\cos(\omega n + \frac{\pi}{2}) + 2\sin(2\omega n + \pi)$ b) $2\cos(\omega n - \omega\frac{\pi}{2}) + 4\sin(2\omega n - \omega\pi)$ c) $\frac{\pi}{2}\cos(\omega n) + \pi\sin(2\omega n)$ d) $\cos(\frac{\pi}{2}\omega n) + 2\sin(\pi\omega n)$ e) $2\cos(\omega n) + 4\sin(2\omega n)$
- 131.** Područje konvergencije \mathcal{Z} -transformacije diskretnog signala $x(n) = 2^n \mu(n) - 4^n \mu(-n-1)$ glasi:
- a) $|z| > 2$ b) $|z| > 4$ c) $|z| > \frac{1}{4}$ d) $\frac{1}{2} < |z| < \frac{1}{4}$ e) $2 < |z| < 4$
- 132.** Za niz $x(n) = \delta(n-2)\mathcal{Z}$ -transformacija glasi:

a) $X(z) = \frac{1}{2}z^{-n}$ b) $X(z) = 2z^{-n}$ c) $X(z) = z^2$ d) $X(z) = \frac{z}{(z-2)}$ e) $X(z) = z^{-2}$

133. Odrediti inverznu \mathcal{Z} -transformaciju funkcije $X(z) = \frac{z}{z-1} - \frac{z}{z-2}, |z| > 2$.

a) $x(n) = (2^{-n} - 1)\mu(n)$ b) $x(n) = (1 - 2^{-n})\mu(n)$ c) $x(n) = (1 - 2^n)\mu(n)$ d) $x(n) = (1 + 2^n)\mu(n)$
e) $x(n) = (2^n - 1)\mu(n)$

134. Koja od navedenih karakterističnih jednačbi pripada nestabilnom kontinuiranom sustavu?

a) $\lambda^2 - 4 = 0$ b) $\lambda^2 + 4 = 0$ c) $(\lambda + 3)(\lambda + 2) = 0$ d) $\lambda + 0.5 = 0$ e) $(\lambda - j)(\lambda + j) = 0$

135. Dio frekvencijske karakteristike stabilnog kontinuiranog LTI sustava opisan izrazom $\angle H(j\Omega) = \arctan \frac{\text{Im } H(j\Omega)}{\text{Re } H(j\Omega)}$ nazivamo (za slučaj kada kut ne prelazi $\pm \frac{\pi}{2}$):

a) fazna frekvencijska karakteristika b) dio frekvencijske karakteristike izazvan funkcijom $\mu(t)$ c) amplitudna frekvencijska karakteristika d) realni dio frekvencijske karakteristike e) imaginarni dio frekvencijske karakteristike

136. Prijenosnoj funkciji $H(z) = \frac{1+3z^{-2}}{1+2z^{-1}+z^{-2}}$ odgovara sljedeća jednačba diferencija:

a) $y(n+1) + 2y(n) + y(n-1) = u(n) + 3u(n-2)$ b) $y(n) + 2y(n-1) + y(n-2) = 2u(n) + 3u(n-2)$
c) $y(n) + 2y(n-1) + y(n-2) = u(n) + 3u(n-2)$ d) $y^2(n) + 2y(n-1) + y(n-2) = u(n) + 3u(n-2)$
e) $y(n) + 3y(n-2) = u(n) + 2u(n-1) + u(n-2)$

137. \mathcal{Z} - transformacija signala $w(n) = 5x(n) + 3y(n)$ glasi:

a) $W(z) = 5X(z) + 3Y(z)$ b) $W(z) = 5X(z) - 3Y(z)$ c) $W(z) = 3X(z) + 5Y(z)$ d) $W(z) = 5X(z) * 3Y(z)$
e) $W(z) = 5X(z) \cdot 3Y(z)$

138. Prisilni odziv sustava se još naziva i:

a) Impulsni odziv sustava b) Stacionarno stanje sustava c) Odziv nepobuđenog sustava d) Partikularno rješenje
e) Homogeni odziv sustava

139. Profesor na predavanju tumači stabilnost sustava. Kolegici pored vas se čini da je jedan od sustava ipak nestabilan. Na ploči je napisano: (1) $\dot{y}(t) + y(t) = u(t)$; (2) $\dot{y}(t) - y(t) = u(t)$.

a) Oba sustava su nestabilna. b) Ovisi o pobudi sustava. c) Sustav (1) je nestabilan, sustav (2) je stabilan.
d) Oba sustava su stabilna. e) Sustav (1) je stabilan, a sustav (2) nestabilan

140. Koja od navedenih karakterističnih jednačbi pripada nestabilnom diskretnom sustavu?

a) $(2q - 1)(2q + 1) = 0$ b) $q^2 + 4 = 0$ c) $4q + 3 = 0$ d) $(2q - j)(2q + j) = 0$ e) $q - 0,5 = 0$

141. Ako je zadana funkcija pobude $u(t) = e^{st}$ i frekvencijska karakteristika $H(j\Omega) = \frac{1}{6j\Omega - 4\Omega^2}$, tada je diferencijalna jednačba sustava:

a) $5\ddot{y}(t) + 10\dot{y}(t) = u(t)$ b) $4\ddot{y}(t) + 6\dot{y}(t) + 3y(t) = u(t)$ c) $6\dot{y}(t) = u(t)$ d) $4\ddot{y}(t) + 6\dot{y}(t) = u(t)$
e) $4\ddot{y}(t) = u(t)$

142. Odredi polove i nule diskretnog sustava te ispitaј stabilnost ako je zadana prijenosna funkcija $H(z) = \frac{1-z^{-1}}{3-2z^{-1}}$!

a) Sustav je nestabilan, nula je 1, pol je $\frac{3}{2}$. b) Sustav je nestabilan, nula je -1 , pol je $-\frac{3}{2}$. c) Sustav je stabilan, nula je 1, pol je $\frac{3}{2}$.
d) Sustav je stabilan, nula je 1 i pol je $\frac{2}{3}$. e) Sustav je stabilan, nula je -1 , pol je $-\frac{2}{3}$.

143. Jednačba diferencija $(3 + 4E^{-1} + 2E^{-2})y(n) = (1 + 5E^{-1})u(n)$ ima sljedeću prijenosnu funkciju:

a) $H(z) = \frac{z^2+3z}{2z^2+4z+2}$ b) $H(z) = \frac{3z^2+4z+2}{z^2+5z}$ c) $H(z) = \frac{z^2+3z}{z+2}$ d) $H(z) = \frac{z^2+5z}{3z^2+4z+2}$ e) $H(z) = \frac{3z^2+z}{z^2+2z+1}$

144. Za linearni sustav drugog reda $\ddot{y}(t) + a\dot{y}(t) + y(t) = u(t)$ odredite vrijednost parametra a tako da sustav bude na granici stabilnosti.

a) $a = -2$ b) $a = 1$ c) $a = -1$ d) $a = 0$ e) $a = 2$

145. Ako je $H(z) = 2\frac{z}{z-0.5}$ koliki je impulsni odziv tog sustava?

a) $h(n) = \left(\frac{1}{2}\right)^{n+1}$ b) $h(n) = \frac{1}{2}2^n$ c) $h(n) = 2^{-n+1}$ d) $h(n) = \frac{1}{2}2^{-n}$ e) $h(n) = 2^{n+1}$

146. Prijenosnoj funkciji $H(z) = \frac{z^2+3z}{z^2+2z+1}$ odgovara sljedeća jednačba diferencija:

a) $y(n)+2y(n-1)+y(n-2) = 2u(n)+3u(n-2)$ b) $y^2(n)+2y(n-1)+y(n-2) = u(n)+3u(n-1)$ c) $y(n)+3y(n-1) = u(n)+2u(n-1)+u(n-2)$ d) $y(n)+2y(n-1)+y(n-2) = u(n)+3u(n-1)$ e) $y(n+1)+2y(n)+y(n-1) = u(n)+3u(n-1)$

147. Koja tvrdnja vrijedi za sustav zadan prijenosnom funkcijom: $H(s) = \frac{1}{s^2+4}$?

- a) Sustav je nestabilan jer su polovi u desnoj poluravnini. b) Polovi sustava su imaginarni pa se ponašanje nemože odrediti c) Sustav je stabilan jer su polovi u desnoj poluravnini. d) Sustav je nestabilan jer ima dva pola na j osi. e) Sustav je na granici stabilnosti jer su polovi na j osi

148. Prijenosnoj funkciji $H(z) = \frac{1+3z^{-1}}{1+2z^{-1}+z^{-2}}$ odgovara sljedeća jednačba diferencija:

a) $y(n)+3y(n-1) = u(n)+2u(n-1)+u(n-2)$ b) $y(n+1)+2y(n)+y(n-1) = u(n)+3u(n-1)$ c) $y(n)+2y(n-1)+y(n-2) = 2u(n)+3u(n-2)$ d) $y^2(n)+2y(n-1)+y(n-2) = u(n)+3u(n-1)$ e) $y(n)+2y(n-1)+y(n-2) = u(n)+3u(n-1)$

149. Kako su povezane frekvencija f i kružna frekvencija ω ?

a) $\omega = 2\pi f$ b) $\omega = \pi f$ c) $\omega = \frac{\pi}{f}$ d) $\omega = f$ e) $\omega = \frac{2\pi}{f}$

150. Jednačba $y'(t) + e^{-y(t)}y(t) = f(t)$ opisuje:

- a) nelinearni vremenski nepromjenjiv sustav b) nelinearan vremenski promjenjiv sustav c) vremenski promjenjiv linearni sustavu d) jednačba ne opisuje sustav, koeficijent uz $y(t)$ mora biti konstanta e) vremenski nepromjenjiv linearni sustav

151. Koji od navedenih korijena karakteristične jednačbe odgovaraju nestabilnom diskretnom sustavu? Navedeni su svi korijeni odgovarajućih karakterističnih jednačbi.

a) $q_1 = 0,5, q_2 = 1-j, q_3 = 1+j$ b) $q_1 = 0,1, q_2 = 0,2, q_3 = 0,3$ c) $q_1 = 0,5, q_2 = 0,1-0,1j, q_3 = 0,1+0,1j$ d) $q_1 = 0,1, q_2 = -0,1, q_3 = 0,2$ e) $q_1 = 0,5, q_2 = -0,5j, q_3 = 0,5j$

152. Dana je prijenosna funkcija kontinuiranog sustava: $H(s) = \frac{b_1+b_0s}{a_1+a_0s}$. Stabilnost sustava ovisi o:

a) a_0, a_1, b_0 b) b_0, b_1 c) a_1 d) a_0, a_1 e) a_0, a_1, b_0, b_1

153. Prijenosna funkcija sustava je: $H(s) = \frac{1}{s^2-s-2}$. Koja tvrdnja vrijedi za dani sustav?

- a) nestabilan jer su oba pola u desnoj poluravnini:1,2 b) stabilan jer su polovi realni:-1,-2 c) nestabilan jer je jedan pol u desnoj poluravnini:2 d) nestabilan jer ima nulu u beskonačnosti e) stabilan jer polovi u lijevoj poluravnini:-2,-3

154. Ako je $y_1(t)$ homogeno rješenje uz zadane početne uvjete, ako je $y_2(t)$ homogeno rješenje uz početne uvjete jednake nuli te ako je $y_p(t)$ partikularno rješenje, odziv nepobuđenog sustava možemo prikazati kao:

a) $y(t) = y_2(t)$ b) $y(t) = y_1(t) + y_p(t)$ c) $y(t) = y_2(t) + y_p(t)$ d) $y(t) = y_1(t) + y_2(t) + y_p(t)$ e) $y(t) = y_1(t)$

155. Prijenosnoj funkciji $H(z) = \frac{z^2+3}{z^2+2z+1}$ odgovara sljedeća jednačba diferencija:

a) $y^2(n) + 2y(n-1) + y(n-2) = u(n) + 3u(n-1)$ b) $y(n) + 3y(n-2) = u(n) + 2u(n-1) + u(n-2)$ c) $y(n+1) + 2y(n) + y(n-1) = u(n) + 3u(n-1)$ d) $y(n) + 2y(n-1) + y(n-2) = 2u(n) + 3u(n-2)$ e) $y(n) + 2y(n-1) + y(n-2) = u(n) + 3u(n-2)$

156. Područje konvergencije \mathcal{Z} -transformacije diskretnog signala $x(n) = -4^n \mu(-n-1)$ glasi:

a) $0 < |z| < \infty$ b) $|z| > \frac{1}{4}$ c) $|z| > 4$ d) $|z| < 4$ e) $|z| < \frac{1}{4}$

157. Izrazom $A(\omega) = \text{abs } H(e^{j\omega}) = \sqrt{\text{Re}[H(e^{j\omega})^2] + \text{Im}[H(e^{j\omega})^2]}$, gdje je $H(e^{j\omega}) = A(\omega)e^{j\varphi(\omega)}$ definirana je:

- a) fazna karakteristika b) statička karakteristika c) amplitudna karakteristika d) prijelazna karakteristika e) frekvencijska karakteristika

158. Dan je karakteristični polinom kontinuiranog sustava: $(\lambda - a)(\lambda - b)$. Za koje od ponuđenih a i b je taj sustav nestabilan?

a) $a = b = 1$ b) $a = -\frac{1}{2}$ i $b = -2$ c) $a = -1-j$ i $b = -1+j$ d) $a = -2+j$ i $b = -2-j$ e) $a = b = -\frac{1}{2}$

159. Područje konvergencije \mathcal{Z} -transformacije diskretnog signala $x(n) = 3^{-n} \mu(n) + 5^{-n} \mu(n)$ glasi:

a) $|z| > \frac{1}{3}$ b) $|z| > 3$ c) $|z| > \frac{1}{5}$ d) $3 < |z| < 5$ e) $|z| > 5$

160. Amplitudno-frekvencijska karakteristika $A(\omega)$ dana je sljedećim izrazom:

- a) $A(\omega) = \sqrt{\operatorname{Re}[H(e^{j\omega})] + \operatorname{Im}[H(e^{j\omega})]}$ b) $A(\omega) = \operatorname{Im}[H(e^{j\omega})]^2$ c) $A(\omega) = \sqrt{\operatorname{Re}[H(e^{j\omega})]^2 + \operatorname{Im}[H(e^{j\omega})]^2}$
d) $A(\omega) = \operatorname{Re}[H(e^{j\omega})]^2$ e) $A(\omega) = \operatorname{Re}[H(e^{j\omega})]$

161. Koliko iznosi početna vrijednost niza u vremenskoj domeni, ukoliko je poznata jednostrana \mathcal{Z} -transformacija $X(z) = \frac{z(z-\frac{1}{3})}{(z-1)(z-\frac{1}{2})}$?

- a) $x(0) = 1$ b) $x(0) = \infty$ c) $x(0) = 0$ d) $x(0) = \frac{4}{3}$ e) $x(0) = -1$

162. Fazna frekvencijska karakteristika $\angle H(j\omega)$ stabilnog kontinuiranog LTI sustava određena je izrazom (za slučaj da je kut između $-\frac{\pi}{2}$ i $\frac{\pi}{2}$):

- a) $\arccos \frac{\operatorname{Im} H(j\omega)}{\operatorname{Re} H(j\omega)}$ b) $\frac{\operatorname{Re} H(j\omega)}{\operatorname{Im} H(j\omega)}$ c) $\arctan \frac{\operatorname{Im} H(j\omega)}{\operatorname{Re} H(j\omega)}$ d) $\arcsin \frac{\operatorname{Re} H(j\omega)}{\operatorname{Im} H(j\omega)}$ e) $\arctan \frac{\operatorname{Re} H(j\omega)}{\operatorname{Im} H(j\omega)}$

163. Funkciju pobude $u(t) = Ue^{st} = Ue^{j\Omega t}$, gdje je $s = j\Omega$ konstanta, možemo zapisati:

- a) $u(t) = U \cos(\Omega t) + U \sin(\Omega t)$ b) $u(t) = jU \sin(\Omega t)$ c) $u(t) = U \cos(\Omega t) - jU \sin(\Omega t)$ d) $u(t) = U \cos(\Omega t)$
e) $u(t) = U \cos(\Omega t) + jU \sin(\Omega t)$

164. Koji od navedenih polova prijenosne funkcije odgovaraju stabilnom diskretnom sustavu? Navedeni su svi polovi prijenosne funkcije.

- a) $z_{p1} = -0,5$, $z_{p2} = -1,5j$ i $z_{p3} = 1,5j$ b) $z_{p1} = 0,5$, $z_{p2} = -0,5j$ i $z_{p3} = 0,5j$ c) $z_{p1} = -0,75$, $z_{p2} = 1 - j$ i $z_{p3} = 1 + j$ d) $z_{p1} = 0,5$, $z_{p2} = 1 - 0,5j$ i $z_{p3} = 1 + 0,5j$ e) $z_{p1} = -2$, $z_{p2} = -1$ i $z_{p3} = 1$

165. Sustav s prijenosnom funkcijom $H(z) = \frac{3}{(2z-1)(5z-1)}$ pobuđen je signalom $\frac{1}{8}e^{-\frac{n}{6}} \sin(\pi n) \cos(\frac{2}{3}n + \pi) + 6 \cos(\pi n)$. Odziv sustava na ovu pobudu u stacionarnom stanju je:

- a) $48 \cos(\pi n)$ b) $\sin(2\pi n)$ c) $\cos(\pi n)$ d) $\frac{1}{8}e^{-n} \sin(3\pi n) \cos(2n + 3\pi) + \sin(3\pi n)$ e) $\frac{3}{80} \cos(\frac{2}{3}n + \pi)$

166. Ako su korijeni karakteristične jednadžbe -3 i -1 , a partikularno rješenje $2\mu(t)$, tada je rješenje homogene jednadžbe:

- a) $-3 - 1 + 2\mu(t)$ b) $2\mu(t)$ c) $C_1 e^{-3t} + C_2 e^{-t} + 2\mu(t)$ d) $C_1 e^{-3t} + C_2 e^{-t}$ e) $C_1 e^{-3t} + C_2 e^{-7t} + 2\mu(t)$

167. Postoji frekvencijska karakteristika nestabilnog kauzalnog kontinuiranog LTI sustava!

- a) točno b) netočno

168. Impulsni odziv diskretnog LTI sustava danog prijenosnom funkcijom $H(z) = \frac{z\sqrt{3}}{z^2 - z + 1}$ glasi:

- a) $h[n] = (\frac{1}{5})^n \mu[n]$ b) $h[n] = \sin(\frac{1}{3}n) \mu[n]$ c) $h[n] = (\frac{1}{3})^n \mu[n]$ d) $h[n] = \sin(\frac{\pi}{3}n) \mu[n]$ e) $h[n] = \sin(\frac{\pi}{6}n) \mu[n]$

169. Što od navedenog mora nužno vrijediti da bi diskretni sustav bio stabilan (ili rubno stabilan)?

- a) Realni dio rješenja karakteristične jednadžbe je negativan. b) Impulsni odziv sustava teži u nulu. c) Modul svakog rješenja karakteristične jednadžbe je manji ili jednak 1. d) Odziv sustava na bilo koju pobudu konvergira.
e) Impulsni odziv sustava teži u vrijednost različitu od nule.

170. Diskretni sustav s prijenosnom funkcijom $H(z) = \frac{1+2z^{-1}}{2-z^{-1}}$ je stabilan.

- a) netočno b) točno

171. Neka je diferencijalna jednadžba oblika $3y''(t) + 2y'(t) = 0,3\mu(t)$. Pretpostavljeno partikularno rješenje biti će oblika:

- a) $C\mu(t)$ b) $\mu(t)$ c) $0,3 \cos(t)$ d) Ce^{pt} e) $\sin(0,3t)$

172. Kakva mora biti pobuda da bi BIBO stabilan diskretni sustav imao ograničen (konačan) izlaz?

- a) Kroneckerova δ funkcija. b) Bilo kojeg oblika, samo da je ograničena (konačna). c) Nema ograničenja.
d) Padajuća eksponencijala. e) Sinusna pobuda.

173. Neka je diferencijalna jednadžba oblika $y''(t) - y'(t) - 6y(t) = e^{-2t}$. Pretpostavljeno partikularno rješenje biti će oblika:

- a) $Ct^2 e^{-2t}$ b) Cte^{2t} c) $2\mu(t)$ d) Cte^{-2t} e) e^{-2t}

174. Izrazom $\varphi(\omega) = \arg(H(e^{j\omega})) = \begin{cases} \arctg \frac{\operatorname{Im}[H(e^{j\omega})]}{\operatorname{Re}[H(e^{j\omega})]}, & \operatorname{Re}[H(e^{j\omega})] > 0 \\ \frac{\pi}{2} \operatorname{sign}(\operatorname{Im}[H(e^{j\omega})]), & \operatorname{Re}[H(e^{j\omega})] = 0, \text{ gdje je } H(e^{j\omega}) = A(\omega)e^{j\varphi(\omega)} \\ -\arctg \frac{\operatorname{Im}[H(e^{j\omega})]}{\operatorname{Re}[H(e^{j\omega})]} + \frac{\pi}{2} \operatorname{sign}(\operatorname{Im}[H(e^{j\omega})]), & \operatorname{Re}[H(e^{j\omega})] < 0 \end{cases}$ definirana je:

a) amplitudna karakteristika b) prijelazna karakteristika c) frekvencijska karakteristika d) statička karakteristika
 e) fazna karakteristika

175. Postoji frekvencijska karakteristika diskretnog LTI sustava danog prijenosnom funkcijom $H(z) = \frac{1}{z-\frac{3}{5}}$!

a) netočno b) točno

176. Odrediti koeficijent a pri rastavu na parcijalne razlomke za \mathcal{Z} -transformaciju : $\frac{X(z)}{z} = \frac{1}{z(z-1)(z-2)} = \frac{a}{z} - \frac{1}{z-1} + \frac{1}{2} \frac{1}{(z-2)}$.

a) $a = 2$ b) $a = -2$ c) $a = \frac{1}{2}$ d) $a = -\frac{1}{2}$ e) $a = 1$

177. Homogena linearna diferencijalna jednadžba n -tog reda ima:

a) najviše $(n-1)$ linearno nezavisnih rješenja b) najviše n linearno nezavisnih rješenja c) beskonačno mnogo linearno nezavisnih rješenja
 d) najviše $(n-1)$ linearno zavisnih rješenja e) najviše n linearno zavisnih rješenja

178. \mathcal{Z} transformacija ulaza je $U(z)$, a izlaza $Y(z)$. Jednadžba sustava u \mathcal{Z} domeni je $z^{-2}Y(z) + 2Y(z) = z^{-3}U(z)$. Prijenosna funkcija $H(z)$ je:

a) $H(z) = \frac{1}{z^{-3}}$ b) $H(z) = z^{-3}(z^{-2} + 2)$ c) $H(z) = \frac{1}{z^{-2}+2}$ d) $H(z) = \frac{z^{-3}}{z^{-2}+2}$ e) $H(z) = \frac{z^{-2}+2}{z^{-3}}$

179. Pita vas kolega koji nažalost ne pohađa predavanja kako se ponaša sustav zadan diferencijalom jednadžbom $\ddot{y}(t) + 3\dot{y}(t) + 2y(t) = u(t)$. Vi, puni znanja jer slušate profesore tijekom predavanja, odgovarate:

a) Sustav je nestabilan jer su polovi -1 i -2 . b) Sustav je stabilan jer su polovi -2 i -3 . c) Sustav je stabilan jer su polovi -1 i -2 .
 d) Sustav je stabilan jer ima dvostruki pol -1 . e) Sustav je nestabilan jer su polovi -2 i -3 .

180. Ako je zadana funkcija pobude $u(t) = e^{15t}$ i diferencijalna jednadžba $\ddot{y}(t) + 5\dot{y}(t) = u(t)$, tada je frekvencijska karakteristika sustava:

a) $H(j\Omega) = 5j\Omega - \Omega^2$ b) $H(j\Omega) = -\Omega^2$ c) $H(j\Omega) = \frac{1}{5j\Omega - \Omega^2}$ d) $H(j\Omega) = \frac{1}{\Omega^2}$ e) $H(j\Omega) = \frac{5j\Omega}{\Omega^2}$

181. Dana je prijenosna funkcija diskretnog sustava $H(z) = \frac{b_0 + b_1 z^{-1}}{a_0 + a_1 z^{-1}}$. Stabilnost sustava ovisi o:

a) a_0, a_1 i b_0 b) b_0 i b_1 c) a_0 i a_1 d) a_0, a_1, b_0 i b_1 e) a_1

182. Područje konvergencije \mathcal{Z} -transformacije diskretnog signala $x(n) = 4^{-n} \mu(-n-1)$ je:

a) $|z| > 4$ b) $|z| < 4$ c) $0 < |z| < \infty$ d) $|z| > \frac{1}{4}$ e) $|z| < \frac{1}{4}$

183. Sustav s prijenosnom funkcijom $H(z) = \frac{5}{(4z-1)(3z-2)}$ pobuđuje se periodičnim signalom $\{\dots, 1, -1, 1, -1, \underline{1}, -1, 1, -1, 1, \dots\}$. Prisilni odziv sustava je:

a) $\frac{5}{12} \sin(\pi n)$ b) $\{\dots, \frac{1}{5}, -\frac{1}{5}, \frac{1}{5}, -\frac{1}{5}, \underline{\frac{1}{5}}, -\frac{1}{5}, \frac{1}{5}, -\frac{1}{5}, \frac{1}{5}, \dots\}$ c) $\frac{1}{8} \cos(\pi n)$ d) $5 \cos(-\pi n)$ e) $\{\dots, 1, 0, 1, 0, \underline{1}, 0, 1, 0, 1, \dots\}$

184. Postoji frekvencijska karakteristika diskretnog LTI sustava danog prijenosnom funkcijom $H(z) = \frac{1}{z+15}$!

a) točno b) netočno

185. Sustav drugog reda opisan je jednadžbom $\ddot{y}(t) + 4\dot{y}(t) + 8y(t) = u(t)$. Kako se taj sustav ponaša?

a) Sustav je nestabilan, polovi su $4, 8$. b) Sustav je stabilan, polovi su $-2 \pm j2$. c) Sustav je stabilan, polovi su $\pm j2$.
 d) Sustav je nestabilan, polovi su $2 \pm j2$. e) Sustav je stabilan, polovi su $-4, -8$.

186. Uvrštenjem pretpostavljenog rješenja homogene jednadžbe $y(t) = e^{pt}$, gdje je p kompleksan broj, u diferencijalnu jednadžbu $y''(t) + 2y'(t) + y(t) = 0$, dobivamo karakterističnu jednadžbu:

a) $2p^2 + 2 = 0$ b) $p^2 + 2p + 1 = 0$ c) $p^2 e^{pt} + 2p + 1 = 0$ d) $p^2 + 2pe^{pt} = 0$ e) $2p^2 + 2p = 0$

187. Odredi polove i ispitaj stabilnost kontinuiranog sustava danog prijenosnom funkcijom: $H(s) = \frac{1}{(2s+1)(s^2-1)}$.

a) nestabilan, polovi: $-\frac{1}{2}, \pm 1$ b) stabilan, polovi: $-\frac{1}{2}, \pm j$ c) stabilan, polovi: $-1, \pm \frac{1}{2}j$ d) stabilan, polovi: $-\frac{1}{2}, \pm 1$
 e) nestabilan, polovi: $-\frac{1}{2}, \pm j$

188. Amplitudno-frekvencijska karakteristika diskretnog LTI sustava danog prijenosnom funkcijom $H(z) = \frac{1}{3z^2+2}$ na frekvenciji $\omega = \frac{\pi}{2}$ iznosi:

a) $\frac{1}{3}$ b) $\frac{1}{5}$ c) 1 d) Frekvencijska karakteristika tog sustava ne postoji! e) $\frac{1}{2}$

- 189.** Za koji $a \in \mathbb{R}$ je sustav opisan diferencijalnom jednađbom $2\dot{y}(t) + ay(t) = 3\mu(t) + a\mu(t)$ stabilan? ($\mu(t)$ je jedinična stepenica.)
a) $|a| > \frac{1}{2}$ **b)** $-2 \leq a < 0$ **c)** $a \geq 0$ **d)** $|a| \leq 2$ **e)** $a < 0$
- 190.** Zvonko Vam zadaje jednađbu diferencija $y(n+1) = \frac{1}{10}(y(n) + u(n))$ i traži da napišete frekvencijsku karakteristiku. Spremnno odgovarate:
a) $H(z) = \frac{\frac{1}{10}}{z-1}$ **b)** $H(e^{j\omega}) = \frac{\frac{1}{10}}{e^{j\omega}-1}$ **c)** $H(z) = \frac{1}{10z-1}$ **d)** $H(e^{j\omega}) = \frac{1}{e^{j\omega}-10}$ **e)** $H(e^{j\omega}) = \frac{1}{10e^{j\omega}-1}$
- 191.** Jedan mlađi kolega vas pita, kao iskusnog starijeg studenta, kako se ponaša sustav opisan diferencijalnom jednađbom $\ddot{y}(t) + 2\dot{y}(t) + y(t) = u(t)$. Vi slušate SIS pa znate da je:
a) Sustav nestabilan, polovi su 1 i 2. **b)** Sustav je na granici stabilnosti. **c)** Sustav stabilan, s dvostrukim polom u -1 !
d) Sustav nestabilan s dvostrukim polom u 1. **e)** Sustav stabilan, ima polove u -1 i -2 .
- 192.** Odrediti inverznu \mathcal{Z} -transformaciju funkcije $X(z) = \frac{z}{(z-1)^2}, |z| > 1$.
a) $x(n) = \frac{1}{n^2} \mu(n)$ **b)** $x(n) = \frac{1}{n} \mu(n)$ **c)** $x(n) = n \mu(n)$ **d)** $x(n) = n^2 \mu(n)$ **e)** $x(n) = \mu(n)$
- 193.** Odrediti koeficijent b za \mathcal{Z} -transformaciju : $\frac{X(z)}{z} = \frac{1}{(z-1)(z-2)^2} = \frac{1}{z-1} + \frac{b}{z-2} + \frac{1}{(z-2)^2}$.
a) $b = \frac{1}{2}$ **b)** $b = -2$ **c)** $b = -1$ **d)** $b = 1$ **e)** $b = 2$
- 194.** Neki sustav s pobudom $f(t)$ možemo opisati diferencijalnom jednađbom. Koju pobudu moramo odabrati da bi diferencijalna jednađba postala homogena?
a) $f(t) = 0$ **b)** $f(t) = e^{2t}$ **c)** $f(t) = \sin(3t)$ **d)** $f(t) = \cos(4t)$ **e)** $f(t) = 1$
- 195.** Pobuđen sustav je sustav s početnom energijom jednakom nuli.
a) Netočno **b)** Točno
- 196.** Impulsni odziv $h[n]$ sustava je dan izrazom $\mathcal{Z}^{-1}[H(z)]$.
a) točno **b)** netočno
- 197.** Pobuđen sustav je sustav pobuđen funkcijom pobude $u(t)$ različitom od nule.
a) Netočno **b)** Točno
- 198.** Jedan mlađi kolega vas pita, kao iskusnog starijeg studenta, kako se ponaša sustav opisan diferencijalnom jednađbom $\ddot{y}(t) + 2\dot{y}(t) + y(t) = u(t)$. Vi slušate SIS pa znate da je:
a) Sustav je na granici stabilnosti. **b)** Sustav nestabilan, polovi su 1 i 2. **c)** Sustav stabilan, ima polove u -1 i -2 .
d) Sustav stabilan, s dvostrukim polom u -1 ! **e)** Sustav nestabilan s dvostrukim polom u -1 .
- 199.** \mathcal{Z} transformacija ulaza je $U(z)$, a izlaza $Y(z)$. Prebacimo li diferencijsku jednađbu u \mathcal{Z} domenu uz početne uvjete jednake nuli prijenosnu funkciju $H(z)$ računamo kao:
a) $H(z) = Y(z) * U(z)$ **b)** $H(z) = Y(z) + U(z)$ **c)** $H(z) = Y(z)U(z)$ **d)** $H(z) = \frac{U(z)}{Y(z)}$ **e)** $H(z) = \frac{Y(z)}{U(z)}$
- 200.** Jednađba $y'(t) + a(t)y(t) = f(t)$ opisuje:
a) jednađba ne opisuje sustav, $a(t)$ mora biti konstanta **b)** nelinearni vremenski nepromjenjiv sustav **c)** vremenski nepromjenjiv linearni sustav
d) vremenski promjenjiv linearni sustav **e)** nelinearni vremenski promjenjiv sustav
- 201.** Odredi red sustava zadanog diferencijskom jednađbom $y[n] + y[n-2] = u[n-4]$.
a) 2 **b)** 3 **c)** 0 **d)** 1 **e)** 4
- 202.** Amplitudna karakteristika $|H(j\Omega)|$ kontinuiranog stabilnog LTI sustava određena je izrazom:
a) $\text{Im}[H(j\Omega)]$ **b)** $\sqrt{\text{Re}^2[H(j\Omega)] - \text{Im}^2[H(j\Omega)]}$ **c)** $\sqrt{\text{Re}^2[H(j\Omega)] + \text{Im}^2[H(j\Omega)]}$ **d)** $\sqrt{\text{Re}[H(j\Omega)] + \text{Im}[H(j\Omega)]}$
e) $\text{Re}[H(j\Omega)] + \text{Im}[H(j\Omega)]$
- 203.** Ako je zadana diferencijalna jednađba kojom je opisan sustav $\dot{y}(t) + 5y(t) = u(t)$ i funkcija pobude $u(t) = 5\sin(10t)$, tada su amplitudna i fazna karakteristika sustava jednake:

$$\begin{array}{lll} \text{a)} \angle H(j\Omega) = \arctan\left(\frac{-10\Omega}{5}\right), |H(j\Omega)| = \sqrt{\frac{1}{25+\Omega^2}} & \text{b)} \angle H(j\Omega) = \arctan\left(\frac{-\Omega}{5}\right), |H(j\Omega)| = \sqrt{\frac{25}{\Omega^2}} & \text{c)} \angle H(j\Omega) = \arctan\left(\frac{1}{5}\right), |H(j\Omega)| = \sqrt{\frac{1}{25+\Omega^2}} \\ \text{d)} \angle H(j\Omega) = \arctan\left(\frac{-\Omega}{5}\right), |H(j\Omega)| = \sqrt{\frac{1}{25+\Omega^2}} & \text{e)} \angle H(j\Omega) = \arctan\left(\frac{-\Omega}{5}\right), |H(j\Omega)| = \sqrt{\frac{1}{\Omega^2}} \end{array}$$

204. Koji od navedenih korijena karakteristične jednačbe odgovaraju nestabilnom kontinuiranom sustavu? Navedeni su svi korijeni odgovarajućih karakterističnih jednačbi.

$$\begin{array}{lll} \text{a)} \lambda_1 = -2, \lambda_2 = -1-j, \lambda_3 = -1+j & \text{b)} \lambda_1 = -1, \lambda_2 = -1, \lambda_3 = -2 & \text{c)} \lambda_1 = -0,5, \lambda_2 = 1-j, \lambda_3 = 1+j \\ \text{d)} \lambda_1 = -1, \lambda_2 = -2, \lambda_3 = -3 & \text{e)} \lambda_1 = -2, \lambda_2 = -2j, \lambda_3 = 2j \end{array}$$

205. Odredi prijenosnu funkciju sustava za pomak unaprijed (vidoviti sustav \ominus) opisanog diferencijskom jednačbom $y[n] = u[n+1]$.

$$\text{a)} H(z) = z \quad \text{b)} H(z) = z-1 \quad \text{c)} H(z) = 1 \quad \text{d)} H(z) = z+1 \quad \text{e)} H(z) = z^{-1}$$

206. Općenito, rješenje diferencijalne jednačbe, ima dvije komponente:

$$\begin{array}{lll} \text{a)} \text{ Samo je jedno rješenje - partikularno} & \text{b)} \text{ Partikularno rješenje i impulsni odziv} & \text{c)} \text{ Rješenje homogene jednačbe i partikularno rješenje} \\ \text{d)} \text{ Samo je jedno rješenje - homogeno} & \text{e)} \text{ Partikularno rješenje i prisilni odziv.} \end{array}$$

207. Ako su korijeni karakteristične jednačbe -3 i -7 , a partikularno rješenje $2\mu(t)$, tada je rješenje homogene jednačbe:

$$\text{a)} 2\mu(t) \quad \text{b)} } C_1 e^{-3t} + C_2 e^{-7t} + 2\mu(t) \quad \text{c)} } -3-7+2\mu(t) \quad \text{d)} } C_1 e^{-3t} + C_2 e^{-7t} + 2\mu(t) \quad \text{e)} } C_1 e^{-3t} + C_2 e^{-7t}$$

208. Rješenje linearne diferencijalne jednačbe sastoji se:

$$\begin{array}{lll} \text{a)} \text{ od sume odziva mirnog i prisilnog sustava} & \text{b)} \text{ od sume partikularnog i homogenog rješenja} & \text{c)} \text{ samo od partikularnog rješenja} \\ \text{d)} \text{ samo od odziva mirnog sustava} & \text{e)} \text{ samo od odziva nepobuđenog sustava} \end{array}$$

209. Ukoliko se step signal pomakne unaprijed za 2 koraka ($\mu(n+2)$), koliko iznosi njegova dvostrana \mathcal{Z} -transformacija?

$$\text{a)} \frac{z^3}{z-1} - z^2 - z \quad \text{b)} \frac{z^3}{z-1} \quad \text{c)} \frac{z^3}{z-1} - z - 1 \quad \text{d)} \frac{z^3}{z-1} + z^2 + z$$

210. Za opći linearni sustav prvog reda zadan jednačbom $a\dot{y}(t) + by(t) = u(t)$ vrijedi:

$$\begin{array}{lll} \text{a)} \text{ Sustav je stabilan ako } -b < a & \text{b)} \text{ Sustav je stabilan ako } -\frac{b}{a} > 0. & \text{c)} \text{ Sustav je stabilan ako } -b > a \\ \text{d)} \text{ Sustav je uvijek stabilan jer je prvog reda!} & \text{e)} \text{ Sustav je stabilan ako } -\frac{b}{a} < 0. \end{array}$$

211. Perica je dobio za domaću zadaću izračunati odziv u stacionarnom stanju sustava amplitudno-frekvencijske karakteristike $H(z) = \frac{-\sqrt{2}}{z - \frac{1}{\sqrt{2}}}$. Bio je vrlo nesretan zbog zadane pobude $u(n) = e^{-\sqrt{2}n} \cos(\frac{\pi}{\sqrt{2}}n - \sqrt{2}) + \frac{1}{\sqrt{2}} \sin(-\frac{\pi}{4}n)$, no onda se sjetio da se traži stacionarno stanje! Odziv koji će Perici donijeti puni broj bodova je:

$$\text{a)} -\sqrt{2} \cos(\frac{\pi}{4}n) \quad \text{b)} -\sqrt{2} \cos(-\frac{\pi}{4}n) \quad \text{c)} } 2e^{-\sqrt{2}n} \sin(\sqrt{2}n) \quad \text{d)} } \cos(-\frac{\sqrt{2}}{4}\pi n) \quad \text{e)} } \frac{1}{\sqrt{2}} \sin(-\frac{\pi}{4}n - \sqrt{2})$$

212. Impulsni odziv diskretnog LTI sustava danog prijenosnom funkcijom $H(z) = \frac{z^2 - \frac{1}{2}z}{z^2 - z + 1}$ glasi:

$$\text{a)} h[n] = (\frac{1}{3})^n \quad \text{b)} h[n] = \cos(\frac{\pi}{6}n) \quad \text{c)} h[n] = (\frac{1}{3})^n \quad \text{d)} h[n] = \cos(\frac{\pi}{3}n) \quad \text{e)} h[n] = \cos(\frac{1}{3}n)$$

213. Sustav s amplitudno-frekvencijskom karakteristikom $H(e^{j\omega}) = \pi e^{-2j\omega}$ pobuđen je sa signalom $\sin(\pi n)$. Prisilni odziv sustava je:

$$\text{a)} \pi \sin(-2\pi n) \quad \text{b)} \pi \sin(\pi n) \quad \text{c)} \pi \sin(\pi n + \pi) \quad \text{d)} } 2\pi \sin(\pi n - 2) \quad \text{e)} } -2 \sin(\pi^2 n)$$

214. Frekvencijsku karakteristiku stabilnog kontinuiranog LTI sustava osim rastava na realni i imaginarni dio $H(j\Omega) = \text{Re}[H(j\Omega)] + j \text{Im}[H(j\Omega)]$ moguće je napisati i u polarnom obliku:

$$\begin{array}{lll} \text{a)} } H(j\Omega) = |H(j\Omega)| e^{-j \arg H(j\Omega)} & \text{b)} } H(j\Omega) = |H(j\Omega)| e^{j \arg H(j\Omega)} & \text{c)} } H(j\Omega) = H(j\Omega) e^{j \arg H(j\Omega)} \\ \text{d)} } H(j\Omega) = \sqrt{H(j\Omega)^2 + (e^{j \arg H(j\Omega)})^2} & \text{e)} } H(j\Omega) = |H(j\Omega)| \end{array}$$

215. Poznat vam je impulsni odziv sustava: $h(t) = 2e^{-3t}$. O stabilnosti sustava biste se izjasnili:

$$\begin{array}{lll} \text{a)} \text{ Sustav je nestabilan jer je pol u } 2 & \text{b)} \text{ Sustav je stabilan jer je pol u } -3 & \text{c)} \text{ Sustav je nestabilan jer je pol u } 3 \\ \text{d)} \text{ Sustav je na granici stabilnosti jer je pol u } 0 & \text{e)} \text{ Sustav je stabilan jer je pol u } -2 \end{array}$$

216. Područje konvergencije \mathcal{Z} -transformacije diskretnog signala $x(n) = 3^n \mu(n) + 5^n \mu(n)$ glasi:

$$\text{a)} |z| > 5 \quad \text{b)} |z| > \frac{1}{5} \quad \text{c)} |z| > \frac{1}{3} \quad \text{d)} } 3 < |z| < 5 \quad \text{e)} } |z| > 3$$

217. Što od navedenog NUŽNO vrijedi za stabilni diskretni LTI sustav?

- a) $\left| \lim_{n \rightarrow \infty} h[n] \right| < \infty$, gdje je $h[n]$ impulsni odziv b) Sustav nema polova u desnoj poluravnini. c) Fazna frekvencijska karakteristika je konstantna. d) Sustav nema nula. e) Sustav se ne može realizirati.

218. Zadano je pet odziva kontinuiranih sustava na ograničenu pobudu. Samo jedan sustav sigurno NIJE BIBO stabilan. Koji?

- a) $e^t + \sin(2t)$ b) $e^{-2t} \sin(t)$ c) e^{-2t} d) $e^{-3t} + e^{-2t}$ e) $e^{-2t} + e^{-t} \cos(3t)$

219. Amplitudna frekvencijska karakteristika diskretnog LTI sustava danog prijenosnom funkcijom $H(z) = \frac{1}{z^2+3}$ na frekvenciji $\omega = \frac{\pi}{2}$ poprima vrijednost:

- a) 1 b) $\frac{1}{3}$ c) $\frac{1}{2}$ d) $\frac{1}{4}$ e) Frekvencijska karakteristika tog sustava ne postoji jer sustav nije stabilan!

220. Odredi prijenosnu funkciju $H(z)$ sustava opisanog diferencijskom jednačbom $y(n) + 2y(n-1) = u(n)$.

- a) $H(z) = \frac{1-2y(-1)}{1+2z^{-1}}$ b) $H(z) = \frac{1-2y(-1)}{2+z^{-1}}$ c) $H(z) = \frac{1}{1+2z^{-1}} - 2y(-1)$ d) $H(z) = \frac{1}{1+2z^{-1}}$ e) $H(z) = \frac{1}{1+2z^{-1}} - 2y(-1)$

221. Stacionarno stanje je stanje sustava uz konstantnu ili periodičku pobudu:

- a) Netočno b) Točno

222. Uvrštenjem pretpostavljenog rješenja homogene jednačbe $y(t) = e^{pt}$, gdje je p kompleksan broj, u diferencijalnu jednačbu $y''(t) + 2y'(t) = 0$, dobivamo karakterističnu jednačbu:

- a) $p^2 + 2p + 1 = 0$ b) $p^2 e^{pt} + 2p = 0$ c) $p^2 + 2p = 0$ d) $p^2 + 2pe^{pt} = 0$ e) $p^2 + 2 = 0$

223. Stacionarno stanje sustava je odziv sustava na step funkciju $\mu(t)$.

- a) Netočno b) Točno

224. Red diferencijalne jednačbe određen je:

- a) brojem rješenja b) vlastitom frekvencijom sustava c) partikularnim rješenjem d) kompliciranošću jednačbe e) najvišom derivacijom

225. Ako je zadana funkcija pobude $u(t) = e^{12t}$ i diferencijalna jednačba $15\dot{y}(t) + 5y(t) = u(t)$, tada je frekvencijska karakteristika sustava:

- a) $H(j\Omega) = 5 + 15j\Omega$ b) $H(j\Omega) = \frac{5}{15j\Omega}$ c) $H(j\Omega) = \frac{15j\Omega}{5\Omega^2}$ d) $H(j\Omega) = \frac{1}{5+15j\Omega}$ e) $H(j\Omega) = \frac{15j\Omega}{5\Omega}$

226. Neka je zadana eksponencijalna funkcija $f(t) = Ue^{st}$. Deriviranjem ove funkcije mijenja se samo kompleksna amplituda eksponencijale.

- a) točno b) netočno

227. Uvrštenjem pretpostavljenog rješenja homogene jednačbe $y(t) = e^{pt}$, gdje je p kompleksan broj, u diferencijalnu jednačbu $2y''(t) + 2y'(t) + 2y(t) = 0$, dobivamo karakterističnu jednačbu:

- a) $2p^2 + 2p + 1 = 0$ b) $p^2 + 2 = 0$ c) $p^2 + p + 1 = 0$ d) $2p^2 e^{pt} + 2p + 2 = 0$ e) $2p^2 + 2p = 0$