

Domácí úkol ARI

Opakování předmětu SAS

Josef Čech
24. února 2018

Úkol 1

doplnit čeho je to funkce tzn u x1 udělat x1(t)

překontrolovat okdazy na rovnice (1), (2)

Je dán systém

$$G(s) = \frac{-0.2s + 4}{(s + 4)(s + 2)(s + 1)} \quad (1)$$

Póly přenosu jsou: $-4, -2, -1$.

Všechny póly mají reálnou část zápornou, tj. leží v levé polorovině, proto je systém stabilní a má smysl počítat statické zesílení a koncovou hodnotu.

Úkol 1.1

$$K = \lim_{s \rightarrow 0} G(s) = \lim_{s \rightarrow 0} \frac{-0.2s + 4}{(s + 4)(s + 2)(s + 1)} = \frac{1}{2} \quad (2)$$

Statické zesílení K je $\frac{1}{2}$.

Úkol 1.2

Odezvu na vstup $u(t) = 5$ můžeme nalézt v časové oblasti pomocí konvoluce s impulsní odezvou nebo snáze ve frekvenční oblasti jako součin přenosové funkce $G(s)$ a Laplaceova obrazu vstupu (označme $U(s)$).

Nejprve tedy určíme obraz vstupu

$$U(s) = \mathcal{L}\{u(t)\} = \mathcal{L}\{5 * 1(t)\} = \frac{5}{s} \quad (3)$$

a vyjádříme obraz odezvy

$$Y(s) = G(s)U(s) = \frac{-0.2s + 4}{(s + 4)(s + 2)(s + 1)} \frac{5}{s} \quad (4)$$

dále využijeme větu o koncové hodnotě pro stabilní systémy

$$\lim_{t \rightarrow \infty} f(t) = \lim_{s \rightarrow 0} sF(s) \quad (5)$$

kde $F(s)$ je Laplaceův obraz funkce $f(t)$.

Ustálená hodnota odezvy je tedy

$$\lim_{t \rightarrow \infty} y(t) = \lim_{s \rightarrow 0} sY(s) = \lim_{s \rightarrow 0} s \frac{-0.2s + 4}{(s + 4)(s + 2)(s + 1)} \frac{5}{s} = \frac{5}{2}. \quad (6)$$

Úkol 1.3

Postup nalezení odezvy na $u(t) = \delta(t)$ je stejný jako v předchozím případě. Víme, že

$$U(s) = \mathcal{L}\{u(t)\} = \mathcal{L}\{\delta(t)\} = 1 \quad (7)$$

pak obraz vstupu

$$Y(s) = G(s)U(s) = \frac{-0.2s + 4}{(s + 4)(s + 2)(s + 1)} \quad (8)$$

a podle věty o koncové hodnotě je ustálená hodnota odezvy

$$\lim_{t \rightarrow \infty} y(t) = \lim_{s \rightarrow 0} sY(s) = \lim_{s \rightarrow 0} s \frac{-0.2s + 4}{(s + 4)(s + 2)(s + 1)} = 0. \quad (9)$$

Úkol 2

Je dána soustava diferenciálních rovnic

$$\frac{dx_1(t)}{dt} = -2x_1(t) + 20x_2(t) \quad (10)$$

$$\frac{dx_2(t)}{dt} = -\frac{1}{2}x_1(t) \quad (11)$$

s počátečními podmínkami $\begin{bmatrix} x_1(0) \\ x_2(0) \end{bmatrix} = \begin{bmatrix} 6 \\ 0 \end{bmatrix}$.

Úkol 2.1

Pomocí Laplaceovy transformace vyřešíme zadanou soustavu diferenciálních rovnic. Nejprve nalezneme Laplaceovy obrazy rovnic

$$sX_1(s) - 6 = -2X_1(s) + 20X_2(s) \quad (12)$$

$$sX_2(s) = -\frac{1}{2}X_1(s) \quad (13)$$

z rovnice (5) plyne

$$X_1(s) = -2sX_2(s) \quad (14)$$

dosazením do rovnice (4) dostaneme

$$-2s^2X_2(s) - 6 = 4sX_2(s) + 20X_2(s) \quad (15)$$

nyní již snadno nahlédneme dvojici řešení a upravíme doplněním jmenovatele na čtverec pro snadnější provedení zpětné transformace

$$X_1(s) = \frac{6s}{s^2 + 2s + 10} = 6 \frac{s+1}{(s+1)^2 + 3^2} - 2 \frac{3}{(s+1)^2 + 3^2} \quad (16)$$

$$X_2(s) = \frac{-3}{s^2 + 2s + 10} = \frac{-3}{(s+1)^2 + 3^2} \quad (17)$$

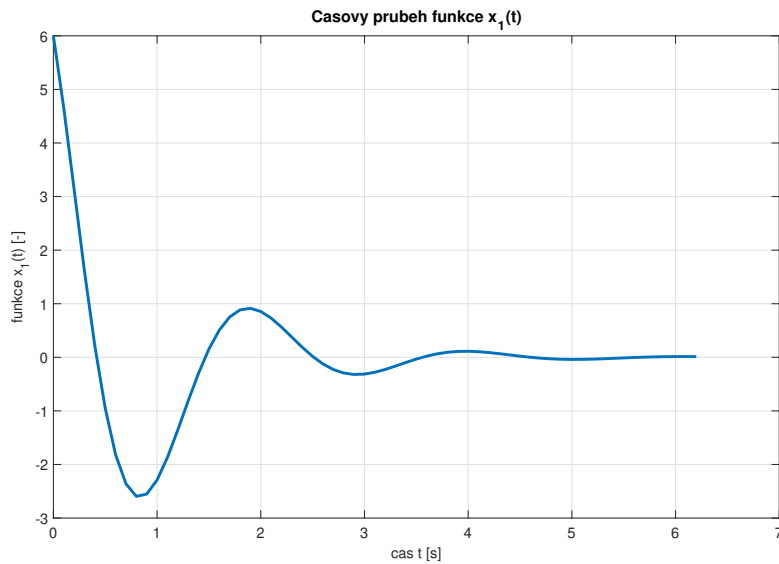
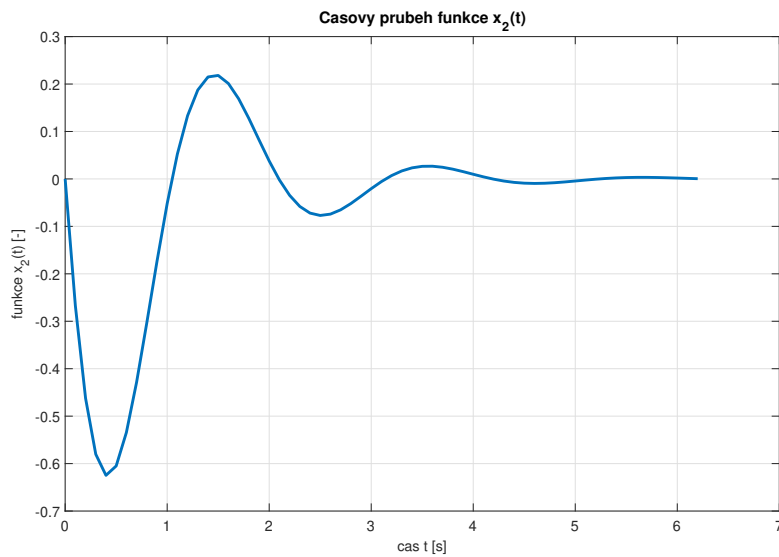
Provedeme inverzní Laplaceovu transformaci a dostaneme výsledné funkce v časové oblasti

$$x_1(t) = 6e^{-t} \cos(3t) - 2e^{-t} \sin(3t) \quad (18)$$

$$x_2(t) = -e^{-t} \sin(3t). \quad (19)$$

Úkol 2.2

Nyní v Matlabu vykreslíme spočtené funkce.

(a) Graf funkce $x_1(t)$ (b) Graf funkce $x_2(t)$ Obrázek 1: Vykreslení dvojice funkcí $x_1(t)$ a $x_2(t)$ v Matlabu

Úkol 3

Je zadáný systém

$$\dot{x}_1 = x_2 \quad (20)$$

$$\dot{x}_2 = -2 \sin(x_1) - \frac{1}{10}x_2 + u \quad (21)$$

$$y = x_1 \quad (22)$$

Úkol 3.1

Nalezneme rovnovážný pracovní bod $P = [x_{1p} \ x_{2p} \ y_p \ u_p]$ pro $u_p(t) = 2$.

Jelikož se jedná o rovnovážný bod víme, že $\dot{x}_1 = \dot{x}_2 = 0$ a proto z rovnice (13) plyne

$$x_{2p} = 0 \quad (23)$$

dosazením tohoto výsledku do rovnice (14) dostaneme

$$x_{1p} = \frac{\pi}{2} \quad (24)$$

poslední rovnost (15) nám dá kompletní výsledek

$$P = \begin{bmatrix} \frac{\pi}{2} & 0 & \frac{\pi}{2} & 2 \end{bmatrix}. \quad (25)$$

Úkol 3.2

Nyní nalezneme linearizovaný model v pracovním bodě P .

Zavedeme pomocné pojmenování nelineárních funkcí

$$f_1 = x_2 \quad (26)$$

$$f_2 = -2 \sin(x_1) - \frac{1}{10}x_2 + u \quad (27)$$

$$g = x_1 \quad (28)$$

a určíme matice řízení

$$A = \begin{bmatrix} \frac{\partial f_1}{\partial x_1} & \frac{\partial f_1}{\partial x_2} \\ \frac{\partial f_2}{\partial x_1} & \frac{\partial f_2}{\partial x_2} \end{bmatrix} \bigg|_P = \begin{bmatrix} 0 & 1 \\ -2 \cos(x_1) & -\frac{1}{10} \end{bmatrix} \bigg|_P = \begin{bmatrix} 0 & 1 \\ 0 & -\frac{1}{10} \end{bmatrix} \quad (29)$$

$$B = \begin{bmatrix} \frac{\partial f_1}{\partial u} \\ \frac{\partial f_2}{\partial u} \end{bmatrix} \bigg|_P = \begin{bmatrix} 0 \\ 1 \end{bmatrix} \quad (30)$$

$$C = \begin{bmatrix} \frac{\partial g}{\partial x_1} & \frac{\partial g}{\partial x_2} \end{bmatrix} \bigg|_P = \begin{bmatrix} 1 & 0 \end{bmatrix} \quad (31)$$

$$D = \begin{bmatrix} \frac{\partial g}{\partial u} \end{bmatrix} \bigg|_P = \begin{bmatrix} 0 \end{bmatrix} \quad (32)$$

obecný tvar linearizovaného přírůstkového modelu má v maticovém zápisu tvar

$$\Delta \dot{\mathbf{x}} = A \Delta \mathbf{x} + B \Delta u \quad (33)$$

$$\Delta y = C \Delta \mathbf{x} + D \Delta u \quad (34)$$

a pro naše spočtené matice dostaneme

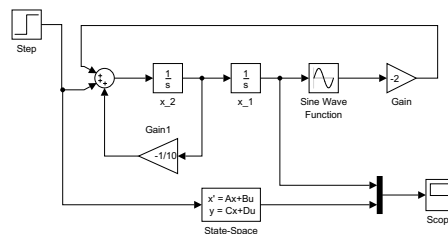
$$\Delta \dot{x}_1 = \Delta x_2 \quad (35)$$

$$\Delta \dot{x}_2 = -\frac{1}{10} \Delta x_2 + \Delta u \quad (36)$$

$$\Delta y = \Delta x_1. \quad (37)$$

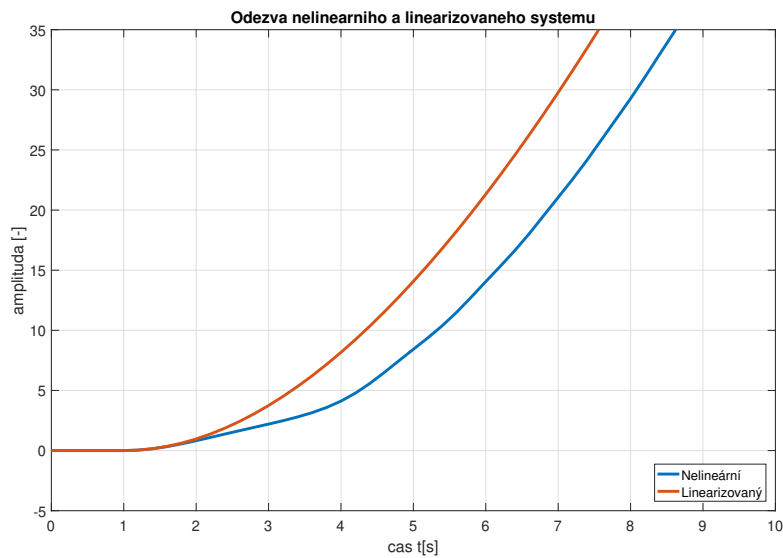
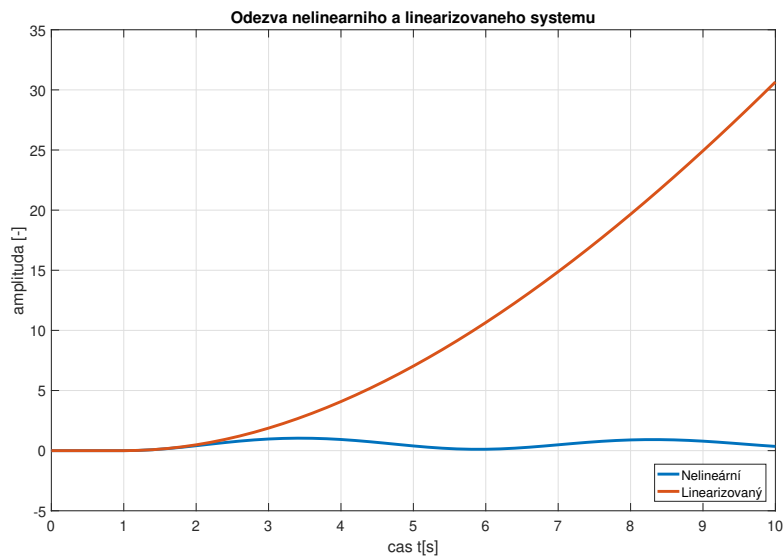
Úkol 3.3

V Simulinku namodelujeme nelineární a linearizovaný systém



Obrázek 2: enter some koment

dále vykreslíme grafy s porovnáním odezev nelineárního a linearizovaného systému pro zadané vstupy



Obrázek 3: Porovnání odezev na různé vstupy pro nelineární a linearizovaný systém

Úkol 4

Úkol 4.1

Je dána přenosová funkce systému

$$G_1(s) = \frac{s+1}{(s+10)^2} \quad (38)$$

vložit ofocenou charakteristiku

Úkol 4.2

Zadaná frekvenční charakteristika odpovídá systému

$$G_2(s) = -\frac{(1 - \frac{s}{10^{-1}})(1 + \frac{s}{10})}{(1 + \frac{s}{10^{-3}})(1 + \frac{s}{10^3})} \quad (39)$$

if time -> diskuse jednotlivých kroků AND upravit do lepšího tvaru

Úkol 5

Máme zadaný vnitřní popis systému

$$\dot{\mathbf{x}}(t) = \begin{bmatrix} -4 & 2 & 0 & 0 \\ -6 & 4 & 0 & 0 \\ -3 & 3 & 2 & -2 \\ -9 & 9 & 2 & -3 \end{bmatrix} \mathbf{x}(t) + \begin{bmatrix} 1 \\ 0.5 \\ 0 \\ -1 \end{bmatrix} u(t) \quad (40)$$

$$y(t) = [4 \quad 0 \quad 0 \quad 0] \mathbf{x}(t) \quad (41)$$

Tedy symbolicky

$$\dot{\mathbf{x}}(t) = \mathbf{A}\mathbf{x}(t) + \mathbf{B}u(t) \quad (42)$$

$$y(t) = \mathbf{C}\mathbf{x}(t) \quad (43)$$

Převědeme jej Laplaceovou transformací do frekvenční oblasti

$$s\mathbf{X}(s) = \mathbf{A}\mathbf{X}(s) + \mathbf{B}U(s) \quad (44)$$

$$Y(s) = \mathbf{C}\mathbf{X}(s) \quad (45)$$

Vyřešíme rovnici (37) pro $\mathbf{X}(s)$

$$(s\mathbf{I} - \mathbf{A})\mathbf{X}(s) = \mathbf{B}U(s) \quad (46)$$

$$\mathbf{X}(s) = (s\mathbf{I} - \mathbf{A})^{-1}\mathbf{B}U(s) \quad (47)$$

kde \mathbf{I} je jednotková matice. Dosazením za $\mathbf{X}(s)$ do rovnice (38) dostaneme

$$Y(s) = \mathbf{C}(s\mathbf{I} - \mathbf{A})^{-1}\mathbf{B}U(s) \quad (48)$$

jednoduchou úpravou získáme

$$G(s) = \frac{Y(s)}{U(s)} = \mathbf{C}(s\mathbf{I} - \mathbf{A})^{-1}\mathbf{B} \quad (49)$$

Využitím Matlabu dosadíme zadané matice a vyjádříme výsledný přenos

$$G(s) = \frac{4s^3 - 8s^2 - 20s + 24}{s^4 + s^3 - 6s^2 - 4s + 8} \quad (50)$$

Úkol 6

Je zadaný systém

$$\dot{\mathbf{x}}(t) = \begin{bmatrix} 1 & 0 & 0 \\ 2 & -2 & -2 \\ 1 & 2 & 0 \end{bmatrix} \mathbf{x}(t) + \begin{bmatrix} 1 \\ -1 \\ 1 \end{bmatrix} u(t) \quad (51)$$

$$y(t) = [1 \quad 0 \quad -1] \mathbf{x}(t) \quad (52)$$

Systém je asymptoticky stabilní, pokud reálná část všech vlastních čísel matice řízení \mathbf{A} jsou záporná. Matice \mathbf{A} je

$$\mathbf{A} = \begin{bmatrix} 1 & 0 & 0 \\ 2 & -2 & -2 \\ 1 & 2 & 0 \end{bmatrix} \quad (53)$$

podle identity

$$\lambda_i = \det(\mathbf{A} - \lambda\mathbf{I}) \quad (54)$$

vypočteme její vlastní čísla

$$\lambda_{1,2} = -1 \pm i\sqrt{3} \quad (55)$$

$$\lambda_3 = 1 \quad (56)$$

systém tedy není asymptoticky stabilní, protože $\Re(\lambda_3) > 0$.

Úkol 7

Je zadán systém

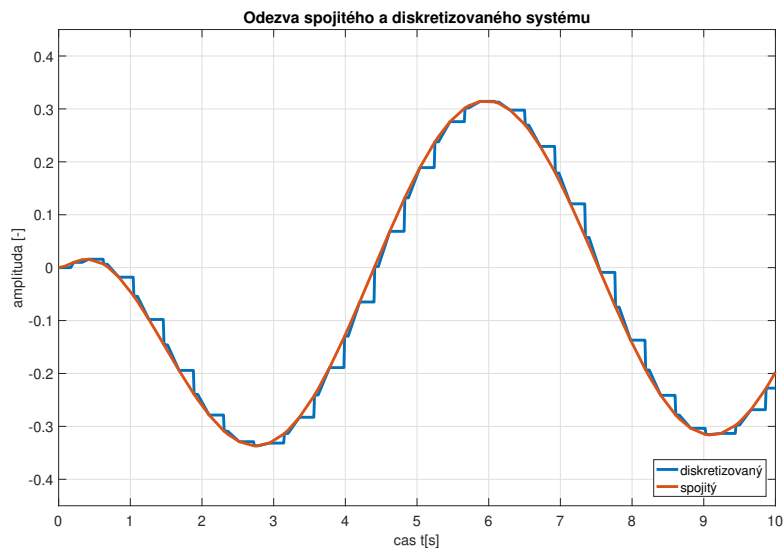
$$G(s) = \frac{s - 3}{(s + 1)(s + 7)} \quad (57)$$

Nejprve systém diskretizujeme metodou *zero order hold*

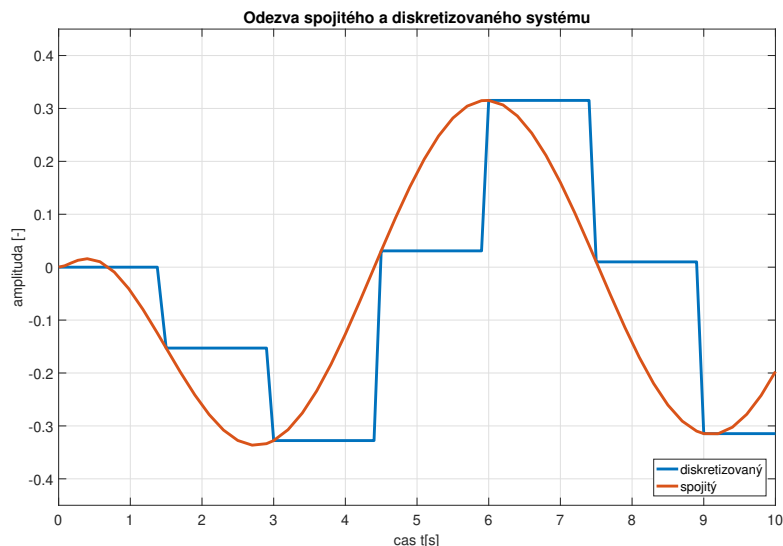
$$G(z) = z^{-3} \frac{0.05642z - 0.07695}{z^2 - 1.401z + 0.4493} \quad (58)$$

Jako vhodný vzorkovací krok zvolíme 0.21 s a jako špatný vzorkovací krok 1.5 s. Na vstupu necháme působit sinus o periodě 1 rad/s.

V Matlabu vykreslíme grafy jednotlivých průběhů



(a) Odezva na sinus s vzorkovacím krokem 0.21 s



(b) Odezva na sinus s vzorkovacím krokem 1.5 s

Obrázek 4: Porovnání odezev pro různé vzorkovací kroky

Úkol 8

Systém je stabilní, pokud všechny reálné části pólů přenosu (kořeny jmenovatele) jsou záporné. Je astatický, má-li pól v nule a násobnost určuje řád astaticismu. Kmitá, existuje-li pól s netriviální imaginární částí.

Úkol 8.1

$$G_1(s) = -\frac{s-12}{(s+1)(5s+2)(s+3)} \quad (59)$$

Jednoduché póly přenosu jsou: $-1, -\frac{2}{5}, -3$.
Systém je stabilní, statický a nekmitavý.

Úkol 8.2

$$G_2(s) = \frac{1}{s^2 + 0.5s - 1} \quad (60)$$

Jednoduché póly přenosu jsou: $-1.28078, 0.780776$.
Systém je nestabilní, statický a nekmitavý.

Úkol 8.3

$$G_3(s) = \frac{1}{s^2} \quad (61)$$

Dvojnásobný pól přenosu je: 0.
Systém je nestabilní, astatický (astatismus 2. řádu), nekmitavý.

Úkol 8.4

$$G_4(s) = \frac{s+2}{s^2-2} \quad (62)$$

Jednoduché póly přenosu: $\pm\sqrt{2}$.
Systém je nestabilní, statický, nekmitavý.

Úkol 9

Jsou dány dva systémy

$$G_1(s) = \frac{s-1}{s+1}, \quad G_2(s) = \frac{1}{s} \quad (63)$$

Úkol 9.1

Pro paralelní zapojení platí

$$H(s) = G_1(s) + G_2(s) = \frac{s^2+1}{s(s+1)} \quad (64)$$

Úkol 9.2

Pro sériové zapojení platí

$$H(s) = G_1(s)G_2(s) = \frac{s-1}{s(s+1)} \quad (65)$$

Úkol 9.3

Pro zadané zpětnovazební zapojení vytvoříme pomocnou proměnnou na vodiči za sčítačkou $x(s)$

$$x(s) = r(s) - y(s) \quad (66)$$

vyjádříme výstup $y(s)$ pomocí naší pomocné proměnné a následně za ní dosadíme

$$y(s) = x(s)G_1(s)G_2(s) = r(s)G_1(s)G_2(s) - y(s)G_1(s)G_2(s) \quad (67)$$

nyní již snadno určíme výsledný přenos

$$H(s) = \frac{y(s)}{r(s)} = \frac{G_1(s)G_2(s)}{1 + G_1(s)G_2(s)} = \frac{s-1}{s^2+2s-1}. \quad (68)$$

Úkol 9.4

Stejně jako v předchozím případě využijeme pomocné proměnné $x(s)$ za sčítačkou, pro kterou bude nyní platit

$$x(s) = r(s) - y(s)G_2(s) \quad (69)$$

vyjádříme výstup $y(s)$ a dosadíme

$$y(s) = x(s)G_1(s) = r(s)G_1(s) - y(s)G_1(s)G_2(s) \quad (70)$$

a vyjádříme výsledný přenos systému

$$H(s) = \frac{y(s)}{r(s)} = \frac{G_1(s)}{1 + G_1(s)G_2(s)} = \frac{s(s-1)}{s^2 + 2s - 1}. \quad (71)$$

Úkol 10

Je zadán diskrétní systém

$$3y(k) - y(k-1) + \frac{1}{2}y(k-2) = u(k-1) - u(k-2) \quad (72)$$

Úkol 10.1

Pomocí Z-transformace převedeme rovnost do frekvenční oblasti

$$3Y(z) - z^{-1}Y(z) + \frac{1}{2}z^{-2}Y(z) = z^{-1}U(z) - z^{-2}U(z) \quad (73)$$

$$Y(z)(3 - z^{-1} + \frac{1}{2}z^{-2}) = U(z)(z^{-1} - z^{-2}) \quad (74)$$

a vyjádříme přenosovou funkci

$$H(z) = \frac{Y(z)}{U(z)} = \frac{z^{-1} - z^{-2}}{3 - z^{-1} + \frac{1}{2}z^{-2}} = \frac{z - 1}{3z^2 - z + \frac{1}{2}} \quad (75)$$

Úkol 10.2

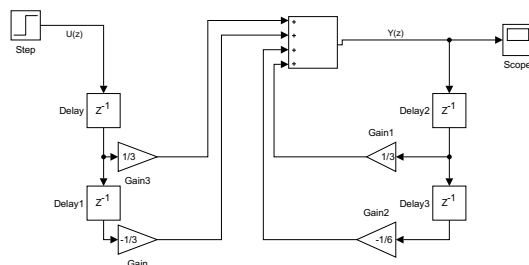
Póly přenosu (kořeny jmenovatele funkce $H(z)$) jsou jednonásobné $p_{1,2} = \frac{1}{6} \pm i\frac{\sqrt{5}}{6}$.

Diskrétní systém je stabilní, pokud je modul všech pólů ostře menší než jedna, tj. leží v jednotkové kružnici. Jelikož platí

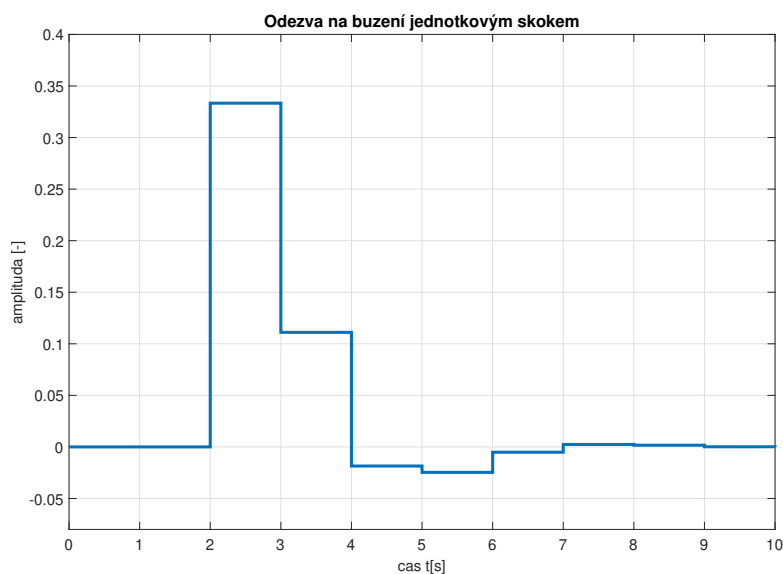
$$|p_1| = |p_2| = \frac{\sqrt{6}}{6} \approx 0.408 \quad (76)$$

je systém stabilní.

Úkol 10.3



Obrázek 5: Simulinkové schéma realizace zadaného přenosu

Obrázek 6: Odezva systému na $1(t)$ se vzorkovací periodou $h = 1$

Úkol 11

Úkol 11.1

Přiřazení přechodových charakteristik impulzním charakteristikám

- (a) \leftrightarrow (f)
- (b) \leftrightarrow (d)
- (c) \leftrightarrow (e).

Úkol 11.2

co je prechodova charakteristika » je to to same jako odezva na jednotkovy skok? pak to zminit v komentari a ponechat vysledek

Vztah mezi impulzní odezvou $h(t)$ a přechodovou charakteristikou $w(t)$

$$h(t) = \frac{dw(t)}{dt} \quad (77)$$

$$w(t) = \int_{-\infty}^t h(\tau) d\tau. \quad (78)$$

Úkol 12

Úkol 12.1

Přiřazení odpovídajících frekvenčních charakteristik

- (a) \leftrightarrow (f)
- (b) \leftrightarrow (d)
- (c) \leftrightarrow (e).

Úkol 12.2

Zesílení dostaneme z Nyquistovy frekvenční charakteristiky jako modul vektoru s počátečním bodem v počátku a koncovým na vykreslené křivce.

V našem případě to bude vektor, který leží ve 4. kvadrantu a svírá s kladnou reálnou poloosou 45° , tj. -45° při standardním značení.

Systém tedy má v -45° zesílení asi -3 dB.

Reference

- [1] Leslie Lamport, *L^AT_EX: A Document Preparation System*. Addison Wesley, Massachusetts, 2nd Edition, 1994.
- [2] L^AT_EXtutorials, <http://en.wikibooks.org/wiki/LaTeX/>
- [3] Studenti předmětu ARI 2011, *ARI song (videoklip)* <http://www.youtube.com/watch?v=5gDfQK7dD7c>