

Adaptívne riadenie

AR04 - LS2024

MRAC gradientný

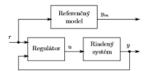
Obsah

1.1		1 2
2	MIT algoritmus adaptácie: MRAC gradientný	2
2.	Príklad: Adaptácia dopredného zosilnenia	3
2.2	Príklad: Statický systém 1. rádu	4
2.2.	Návrh adaptívneho riadiaceho systému	4
2.2.3	Numerické simulácie	7
2.7	Priklad: Systém 2. rádu s astatizmom	10
2.3.	Numerické simulácie	13
3	Cvičenie štvrté	16
	Otázky a úlohy	18

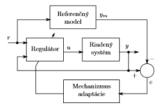
V prvom rade poznámka k nadpisu: MRAC je skratka z Model Reference Adaptive Control, čo znamená Adaptívne riadenie s referenčným modelom. Ide o istú schému priameho adaptívneho riadenia, ktorá pre návrh zákona adaptácie využíva myšlienku o gradiente istej účelovej funkcie, ktorej optimom je vlastne splnenie ciela riadenia. Slangovo povedané: MRAC ("mrak") gradientný.

1 Riadenie s referenčným modelom

Plustadení s referenčným modelom (model reference control MRC) sú žiadané vlastnosti uzavretého regulačného obvodu opísané referenčným modelom, čo je jednoducho lineárny, časovo invariantný systém s prenosovou funkciou W_m(s), ktorého vstupom je referenčná (žiadaná) velkčina (hodnota) r. Do referenčnáo modelu sa premietnu požiadavky na výsledný regulačný obvod – URO. Výstup referenčného modelu y_m sa potom správa práve tak, ako to žiadame od výstuponej (riadenej) veličiny systému. URO je chápaný ako celok, ktorý vznikne pripojením zákona riadenia (regulatora) k riadenému systému. Vstupom URO je referenčná veličina r a výstupom je výstupná veličina systému » Podobným spôsobom sa predpisujú požiadavky pri návrhoch napr. servo-systémov.



Obr. 1: Riadenie s referenčným modelom – principiálna schéma



Obr. 2: Adaptívne riadenie s referenčným modelom – principiálna schéma

Zákon riadenia je zostavený tak, že prenosová funkcia URO má rovnakú štruktúru (tvar) ako referenčný model. Tým je daná štruktúra (tvar) zákona riadenia. Nie že by štruktúra bola daná jednoznačne, jednoducho, zákon riadenia musí byt taký, že umožní zhodu URO a referenčného modelu. Otázkou ostáva nastavenie parametrov, ktoré zákon riadenia obsahuje. V predchádzajúcom príklade, v ktorom sme sa venovali adaptívnej stabilizácii, má zákon riadenia tvar u -kx. Parameter zákona riadenia je k. Pri lineárnom regulátore, teda keď je jednoznačné, že parameter k je konštanta, nemení sa v čase, je k určené jednoduchou podmienkou, ktorá však vyžaduje znalosť parametra sústavy. V prípade riadiaceho systému, kde sa pripůšta, že k sa môže (a má!) menít v čase (adaptovať sa) je k v každom čase určené predpisom v tvare diferenciálnej rovnice.

MRAC

Na principe riadenia s referenčným modelom je založená široká trieda metód adaptívneho riadenia nazývaná Adaptíme riadenie s referenčným modelom čo je prekladom z angličiny: Model Reference Adaptíve Control — MRAC. Nickedy sa zvykne takýto systém riadenia skratkou MRAS — Model Reference Adaptíve System. Pri adaptívnom riadení s referenčným modelom obsahuje riadiaci systém bežnú spátnovázbovú slučku, a ktorej sú riadený systém a regulátor. Ako už bolo uvedené dalšia spátnovázbovú slučku a v systéme mení parametre regulátora. Bežná spátnovázbovú slučka v systéme mení parametre regulátora. Bežná spátnovázbovú slučka pre nastavovanie parametrov regulátora sa nazýva vonkajšía slučka. V tomto prípade je spátnou vázbou vo vonkajšej slučke rozdiel medzi výstupom riadenôn systému a referenčného modelu, ktorý sa nazýva adaptáné odchýla, označuje sa c.

Mcchanizmus, ktorý adaptuje parametre regulátora (zákona riadenia) môže byť vadaptívom riadení s referenčným modelom získaný dvomi sjošobní). Použitím gradientnej metódy alebo použitím Lyapunovovej točrie stability. Oba prípady sú predmetom ďalších častí, pričom prvý uvedený je označený ako MRAC – gradientntný.

2 MIT algoritmus adaptácie: MRAC gradientný

Takzvané MIT pravidlo (MIT rule) je pôvodný mechanizmus adaptácie používaný v adaptívnom riadení s referenčným modelom. Názov vyplýva zo skutočnosti, že bol vyvinutý na MIT (Massachusetks Institute of Technology). Základnú myšlienku vyjadríme v nasledujúcom príklade. Uvažujme, pre riadenie systému s výstupom y je použitý regulátor s jedným nastaviteľným parametrom Θ . Želané správanie uzavretého regulácného obvodu je špecifikované pomocou referenčného modelu, ktorého výstup je velčina y_m . Nech $c=y-y_m$ je adaptačná odchýlka. Jednou z možností ako postupovať pri nastavovaní

parametra Θ je meniť ho tak aby sa účelová funkcia v tvare

$$J(\Theta) = \frac{1}{2}e^2$$
(1)

minimalizovala. Pre zníženie hodnoty funkcie J, je rozumné meniť parameter Θ proti smeru derivácie J podľa Θ (gradientu funkcie), teda zmenu parametrov možno vyjadriť v tvare

$$\frac{\mathrm{d}\Theta}{\mathrm{d}t} = -\alpha \frac{\partial J}{\partial \Theta} = -\alpha e \frac{\partial e}{\partial \Theta} \tag{2}$$

(2) $\frac{\partial d}{\partial t} = -\alpha \frac{\partial G}{\partial \Theta} = -\alpha \frac{\partial G}{\partial \Theta}$ (2) $\frac{\partial G}{\partial \theta} = \alpha \frac{\partial G}{\partial \Theta}$ (2) $\frac{\partial G}{\partial \theta} = \alpha \frac{\partial G}{\partial \Theta}$ (2) $\frac{\partial G}{\partial \theta} = \alpha \frac{\partial G}{\partial \Theta}$ (2) $\frac{\partial G}{\partial \theta} = \alpha \frac{\partial G}{\partial \Theta}$ (2) $\frac{\partial G}{\partial \theta} = \alpha \frac{\partial G}{\partial \Theta}$ (2) $\frac{\partial G}{\partial \theta} = \alpha \frac{\partial G}{\partial \Theta}$ (2) $\frac{\partial G}{\partial \Theta} = \alpha \frac{\partial G}{\partial \Theta}$ (2) $\frac{\partial G}{\partial \Theta} = \alpha \frac{\partial G}{\partial \Theta}$ (2) $\frac{\partial G}{\partial \Theta} = \alpha \frac{\partial G}{\partial \Theta}$ (3) $\frac{\partial G}{\partial \Theta} = \alpha \frac{\partial G}{\partial \Theta}$ (2) $\frac{\partial G}{\partial \Theta} = \alpha \frac{\partial G}{\partial \Theta}$ (3) $\frac{\partial G}{\partial \Theta} = \alpha \frac{\partial G}{\partial \Theta}$ (2) $\frac{\partial G}{\partial \Theta} = \alpha \frac{\partial G}{\partial \Theta}$ (3) $\frac{\partial G}{\partial \Theta} = \alpha \frac{\partial G}{\partial \Theta}$ (4) $\frac{\partial G}{\partial \Theta} = \alpha \frac{\partial G}{\partial \Theta}$ (5) $\frac{\partial G}{\partial \Theta} = \alpha \frac{\partial G}{\partial \Theta}$ (6) $\frac{\partial G}{\partial \Theta} = \alpha \frac{\partial G}{\partial \Theta}$ (7) $\frac{\partial G}{\partial \Theta} = \alpha \frac{\partial G}{\partial \Theta}$ (8) $\frac{\partial G}{\partial \Theta} = \alpha \frac{\partial G}{\partial \Theta}$ (8) $\frac{\partial G}{\partial \Theta} = \alpha \frac{\partial G}{\partial \Theta}$ (9) $\frac{\partial G}{\partial \Theta} = \alpha \frac{\partial G}{\partial \Theta}$ (9) $\frac{\partial G}{\partial \Theta} = \alpha \frac{\partial G}{\partial \Theta}$ (10) $\frac{\partial G}{\partial \Theta} = \alpha \frac{\partial G}{\partial \Theta}$ (11) $\frac{\partial G}{\partial \Theta} = \alpha \frac{\partial G}{\partial \Theta}$ (12) $\frac{\partial G}{\partial \Theta} = \alpha \frac{\partial G}{\partial \Theta}$ (13) $\frac{\partial G}{\partial \Theta} = \alpha \frac{\partial G}{\partial \Theta}$ (14) $\frac{\partial G}{\partial \Theta} = \alpha \frac{\partial G}{\partial \Theta}$ (15) $\frac{\partial G}{\partial \Theta} = \alpha \frac{\partial G}{\partial \Theta}$ (16) $\frac{\partial G}{\partial \Theta} = \alpha \frac{\partial G}{\partial \Theta}$ (17) $\frac{\partial G}{\partial \Theta} = \alpha \frac{\partial G}{\partial \Theta}$ (18) $\frac{\partial G}{\partial \Theta} = \alpha \frac{\partial G}{\partial \Theta}$ (18) $\frac{\partial G}{\partial \Theta} = \alpha \frac{\partial G}{\partial \Theta}$ (19) $\frac{\partial G}{\partial \Theta} = \alpha \frac{\partial G}{\partial \Theta}$ (19) $\frac{\partial G}{\partial \Theta} = \alpha \frac{\partial G}{\partial \Theta}$ (19) $\frac{\partial G}{\partial \Theta} = \alpha \frac{\partial G}{\partial \Theta}$ (19) $\frac{\partial G}{\partial \Theta} = \alpha \frac{\partial G}{\partial \Theta}$ (19) $\frac{\partial G}{\partial \Theta} = \alpha \frac{\partial G}{\partial \Theta}$ (19) $\frac{\partial G}{\partial \Theta} = \alpha \frac{\partial G}{\partial \Theta}$ (19) $\frac{\partial G}{\partial \Theta} = \alpha \frac{\partial G}{\partial \Theta}$ (19) $\frac{\partial G}{\partial \Theta} = \alpha \frac{\partial G}{\partial \Theta}$ (19) $\frac{\partial G}{\partial \Theta} = \alpha \frac{\partial G}{\partial \Theta}$ (19) $\frac{\partial G}{\partial \Theta} = \alpha \frac{\partial G}{\partial \Theta}$ (19) $\frac{\partial G}{\partial \Theta} = \alpha \frac{\partial G}{\partial \Theta}$ (19) $\frac{\partial G}{\partial \Theta} = \alpha \frac{\partial G}{\partial \Theta}$ (19) $\frac{\partial G}{\partial \Theta} = \alpha \frac{\partial G}{\partial \Theta}$ (19) $\frac{\partial G}{\partial \Theta} = \alpha \frac{\partial G}{\partial \Theta}$ (19) $\frac{\partial G}{\partial \Theta} = \alpha \frac{\partial G}{\partial \Theta}$ (19) $\frac{\partial G}{\partial \Theta} = \alpha \frac{\partial G}{\partial \Theta}$ (19) $\frac{\partial G}{\partial \Theta} = \alpha \frac{\partial G}{\partial \Theta}$ (19) $\frac{\partial G}{\partial \Theta} = \alpha \frac{\partial G}{\partial \Theta}$ (19) $\frac{\partial G}{\partial \Theta} = \alpha \frac{\partial G}{\partial \Theta}$ (19) $\frac{\partial G}{\partial \Theta} = \alpha \frac{\partial G}{\partial \Theta}$ (19) $\frac{\partial G}{\partial \Theta} = \alpha \frac{\partial G}{\partial \Theta}$ (19) $\frac{\partial G}{\partial \Theta} = \alpha \frac{\partial G}{\partial \Theta}$ (10) $\frac{\partial G}{\partial \Theta} = \alpha \frac{\partial G}{\partial \Theta}$ (10) $\frac{\partial G}{\partial \Theta} = \alpha \frac{\partial G}{\partial \Theta}$ (10) $\frac{\partial G}{\partial \Theta} = \alpha \frac{\partial G}{\partial \Theta}$ (10) $\frac{\partial G}{\partial \Theta} =$

2.1 Príklad: Adaptácia dopredného zosilnenia

Uvažujme riadený systém daný prenosovou funkciou v tvare

$$\frac{y(s)}{u(s)} = \frac{k}{s+1}$$
(3)

kde k je neznámy parameter, ale znamienko parametra k je známe. Úlohou je nájsť dopredný regulátor, ktorý spolu s prenosovou funkciou bude tvoriť systém špecifikovaný referenčným modelom. Referenčný model je definovaný v tvare prenosovej funkcie

$$\frac{y_m(s)}{r(s)} = \frac{k_m}{s+1} \tag{4}$$

Uvažujme zákon riadenia v tvare

$$u = \Theta r$$
 (5

(5) kde u je akčný zásah (vstup riadeného systému) a r je žiadaná hodnota. Tento zákon riadenia umožní, že prenosová funkcia zo žiadanej hodnoty r na výstupnú veličinu y je v tvare

$$\frac{y(s)}{r(s)} = \frac{k\Theta}{s+1} \tag{6}$$

Prenosová funkcia (6) sa zhoduje s prenosovou funkciou referenčného modelu (4) ak

$$\Theta^{\star} = \frac{k_m}{l_c}$$
(7)

kde parameter regulátora je označený symbolom * pretože je to ideálna hodnota, pri ktorej je cieľ riadenia splnený. Táto hodnota však nie je známa, pretože k nie je známe. Veľmi dôležité však je, že sme tým ukázali existenciu takej hodnoty. Ak by ani teoreticky necxistovala ideálna hodnota parametra regulátora, ktorú adaptujeme, samotná adaptácia by nemala zmysel. Rovnica (7) sa nazýva podmienka zhody a pri návrhu adaptívneho riadenia je vždy dôležité ukázať, že podmienky zhody existujú

1)
$$\frac{1}{M} = \frac{k}{S+1}$$
 3) $\frac{1}{K} = \frac{k}{S+1}$ $e = 0.0$
1.) $M = 0.0$
 $0.0 = 0.0$
 $0.0 = 0.0$
 $0.0 = 0.0$
 $0.0 = 0.0$
 $0.0 = 0.0$
 $0.0 = 0.0$
 $0.0 = 0.0$
 $0.0 = 0.0$
 $0.0 = 0.0$
 $0.0 = 0.0$
 $0.0 = 0.0$
 $0.0 = 0.0$
 $0.0 = 0.0$
 $0.0 = 0.0$
 $0.0 = 0.0$
 $0.0 = 0.0$
 $0.0 = 0.0$
 $0.0 = 0.0$
 $0.0 = 0.0$
 $0.0 = 0.0$
 $0.0 = 0.0$
 $0.0 = 0.0$
 $0.0 = 0.0$
 $0.0 = 0.0$
 $0.0 = 0.0$
 $0.0 = 0.0$
 $0.0 = 0.0$
 $0.0 = 0.0$
 $0.0 = 0.0$
 $0.0 = 0.0$
 $0.0 = 0.0$
 $0.0 = 0.0$
 $0.0 = 0.0$
 $0.0 = 0.0$
 $0.0 = 0.0$
 $0.0 = 0.0$
 $0.0 = 0.0$
 $0.0 = 0.0$
 $0.0 = 0.0$
 $0.0 = 0.0$
 $0.0 = 0.0$
 $0.0 = 0.0$
 $0.0 = 0.0$
 $0.0 = 0.0$
 $0.0 = 0.0$
 $0.0 = 0.0$
 $0.0 = 0.0$
 $0.0 = 0.0$
 $0.0 = 0.0$
 $0.0 = 0.0$
 $0.0 = 0.0$
 $0.0 = 0.0$
 $0.0 = 0.0$
 $0.0 = 0.0$
 $0.0 = 0.0$
 $0.0 = 0.0$
 $0.0 = 0.0$
 $0.0 = 0.0$
 $0.0 = 0.0$
 $0.0 = 0.0$
 $0.0 = 0.0$
 $0.0 = 0.0$
 $0.0 = 0.0$
 $0.0 = 0.0$
 $0.0 = 0.0$
 $0.0 = 0.0$
 $0.0 = 0.0$
 $0.0 = 0.0$
 $0.0 = 0.0$
 $0.0 = 0.0$
 $0.0 = 0.0$
 $0.0 = 0.0$
 $0.0 = 0.0$
 $0.0 = 0.0$
 $0.0 = 0.0$
 $0.0 = 0.0$
 $0.0 = 0.0$
 $0.0 = 0.0$
 $0.0 = 0.0$
 $0.0 = 0.0$
 $0.0 = 0.0$
 $0.0 = 0.0$
 $0.0 = 0.0$
 $0.0 = 0.0$
 $0.0 = 0.0$
 $0.0 = 0.0$
 $0.0 = 0.0$
 $0.0 = 0.0$
 $0.0 = 0.0$
 $0.0 = 0.0$
 $0.0 = 0.0$
 $0.0 = 0.0$
 $0.0 = 0.0$
 $0.0 = 0.0$
 $0.0 = 0.0$
 $0.0 = 0.0$
 $0.0 = 0.0$
 $0.0 = 0.0$
 $0.0 = 0.0$
 $0.0 = 0.0$
 $0.0 = 0.0$
 $0.0 = 0.0$
 $0.0 = 0.0$
 $0.0 = 0.0$
 $0.0 = 0.0$
 $0.0 = 0.0$
 $0.0 = 0.0$
 $0.0 = 0.0$
 $0.0 = 0.0$
 $0.0 = 0.0$
 $0.0 = 0.0$
 $0.0 = 0.0$
 $0.0 = 0.0$
 $0.0 = 0.0$
 $0.0 = 0.0$
 $0.0 = 0.0$
 $0.0 = 0.0$
 $0.0 = 0.0$
 $0.0 = 0.0$
 $0.0 = 0.0$
 $0.0 = 0.0$
 $0.0 = 0.0$
 $0.0 = 0.0$
 $0.0 = 0.0$
 $0.0 = 0.0$
 $0.0 = 0.0$
 $0.0 = 0.0$
 $0.0 = 0.0$
 $0.0 = 0.0$
 $0.0 = 0.0$
 $0.0 = 0.0$
 $0.0 = 0.0$
 $0.0 = 0.0$
 $0.0 = 0.0$
 $0.0 = 0.0$
 $0.0 = 0.0$
 $0.0 = 0.0$
 $0.0 = 0.0$
 $0.0 = 0.0$
 $0.0 = 0.0$
 $0.0 = 0.0$
 $0.0 = 0.0$
 $0.0 = 0.0$
 $0.0 = 0.0$
 $0.0 = 0.0$
 $0.0 = 0.0$
 $0.0 = 0.0$
 $0.0 = 0.0$
 $0.0 = 0.0$
 $0.0 = 0.0$
 $0.0 = 0.0$
 $0.0 =$

1 2 (a) => 1 2 2 e 3 c

() = -4 6 36 (17) to

 Pre návrh zákona adaptácie teraz použijeme MIT algoritmus. Adaptačná odchýlka

$$e = y - y_m$$
 (8a)

$$e = \frac{k\Theta}{1}r - y_m \qquad (8b)$$

Pretože Θ považujeme za nezávislú od času, môžme písať

$$\frac{\partial c}{\partial \Omega} = \frac{k}{\alpha + 1}\tau$$
 (9)

čo je citlivostná funkcia potrebná, ako už vieme, v zákone adaptácie podľa MIT algoritmu. Obsahuje však neznáme k. Ak poznáme znamienko k môže byt toto zosilnenie absorbované do adaptačného zosilnenia α . Hodnota α je lubovolná, preto nie je potrebné poznať presnú hodnotu k, len jeho znamienko, aby bolo možné správne zvoliť znamienko konštanty α a zabezpečiť záporné výsledné znamienko v zákone adaptácie. Predpokladali sme, že znamienko k je známe. Preto je možné citlivostnú funkciu použiť v zákone adaptácie tka ako je, okrem zosilnenia k. Nie je potrebná žiadna aproximácia ako v iných prípadoch, napríklad v príklade v nasledujúcej časti. Zákon adaptácie potom je

$$s\Theta = -\alpha e \frac{\partial e}{\partial \Theta}$$
 (10)

kde s predstavuje operátor derivácie podľa času. Po dosadení (g):

$$s\Theta = -\alpha ke \frac{1}{s+1}r = -\alpha ey_m$$
 (11)

Keďže máme predpis pre zmenu adaptovaného parametra, zákon adaptácie, stačí už len integrovať výstup zákona adaptácie a získame tak signál adaptovaného parametra zákona riadenia.
Všimmine si, že v tomto bode na základe uvedeného nemôžme urobiť žiadne závery o stabilite celého adaptívneho systému.
Případ, keď je potrebné aproximovať citlivostnú funkciu, pretože obsahuje viac neznámych parametrov riadeného systému je opísaný, spolu s ďalšími detailmi, v nasledujúcej časti.

2.2 Príklad: Statický systém 1. rádu

Nech riadený systém je daný prenosovou funkciou v tvare

$$\frac{y(s)}{u(s)} = \frac{b_0}{s + a_0} \tag{12}$$

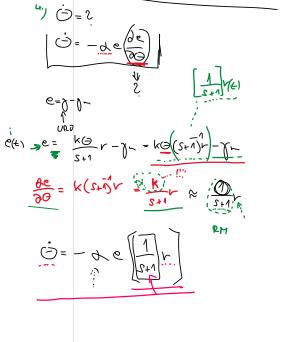
teda statický systém 1. rádu.

Vo všeobenosti sú parametre a_0 a b_0 neznáme, alebo sa menia v čase (tak, že je možné uplatniť adaptívne riadenie v rozsahu tohto kurzu). Pre potreby numerickej simulácie nech sa použijú hodnoty $a_0=0,55$ a $b_0=1,0$. Nech zákon riadenia je v tvare

 $u = \Theta_1 y + \Theta_2 r$ (13)

2.2.1 Návrh adaptívneho riadiaceho systému

Navrhnime adaptívny riadiaci systém s využitím gradientného algoritmu adaptácie (MRAC — gradientný). Pri tom nech referenčný model je v tvare



2.2.1 Návrh adaptívneho riadiaceho systému

Navrhnime adaptívny riadiaci systém s využitím gradientného algoritmu adaptácie (MRAC — gradientný). Pri tom nech referenčný model je v tvare

$$\frac{y_m(s)}{r(s)} = \frac{b_m}{s + a_m} \tag{14}$$

kde $a_m = 1,0$ a $b_m = 1,0$.

4 | AR04 - LS2024

 ${\bf V}$ prvom rade, je vôbec možné, aby sa, v zmysle riadenia s referenčným modelom, zhodoval uzavretý regulačný obvod (URO) s referenčným modelom? Zostavme URO:

$$y = \frac{b_0}{(s+a_0)}u$$
(15a)

$$y = \frac{b_0}{(s + a_0)} (\Theta_1 y + \Theta_2 r)$$
(15b)

$$y = \frac{b_0 \Theta_1 y}{(s + a_0)} + \frac{b_0 \Theta_2 r}{(s + a_0)}$$
(15c)

$$(s + a_0) y = b_0 \Theta_1 y + b_0 \Theta_2 r$$
(15d)

$$y = \frac{b_0\Theta_1y}{(s+g_0)} + \frac{b_0\Theta_2\tau}{(s+g_0)}$$
(15c)

$$(s + a_0) y = b_0\Theta_1 y + b_0\Theta_2 r$$
 (15d)

$$(s + a_0) y = b_0 \Theta_1 y + b_0 \Theta_2 r$$
 (15d)

$$(s + a_0) y - b_0 \Theta_1 y = b_0 \Theta_2 r$$
 (15e)
 $(s + a_0 - b_0 \Theta_1) y = b_0 \Theta_2 r$ (15f)

$$y = b_0\Theta_2\tau$$
 (15f)

$$y = \frac{b_0 \Theta_2}{(s + a_0 - b_0 \Theta_1)} r \tag{15g}$$

$$y = \frac{b_0\Theta_2}{(s + a_0 - b_0\Theta_1)}r$$

$$\frac{y}{r} = \frac{b_0\Theta_2}{(s + a_0 - b_0\Theta_1)}$$
(15b)

Je potrebné zistiť, kedy, a či vôbec, sa bude prenosová funkcia (15h) zhodovať s referenčným modelom (14). Je očividné, že ak by boli parametre zákona riadenia Θ_1 a Θ_2 také, že

$$\begin{bmatrix} \underline{a_0 - b_0 \Theta_1} = a_m \\ b_0 \Theta_2^* = b_m \end{bmatrix}$$
 (16a) (16b)

teda

$$\Theta_1^\star = \frac{-a_m + a_0}{b_0} \tag{17a}$$

$$\Theta_2^{\star} = \frac{b_m}{\underline{}}$$
(17b)

potom by sa URO a RM zhodovali. Rovnice (17) sú podmienkami zhody. Nie len, že existujú, ale sú aj riešiteľné. To znamená, že má význam pokúšať sa daptovať zákon riadenia s daným cieľom, pretože je možné teoreticky dosiahnuť zhodu medzi URO a referenčným modelom.

Neadaptívny zákon riadenia (len tak mimochodom)

Využít podmienky zhody (17) by sme mohli, ak by sme poznali parametre riadeného systéme a_0 a b_0 . My ich poznáme, keďže sme si ich vyššie uviedli pre potreby numeri-kerj simelásie. Preto sa na chvíľu nevenujme adaptívnemu zákonu riadenia a otestujme neadaptívny, teda taký, ktorého parametre sú dané podmienkami zhody (17). Po dosadení čísiel platí

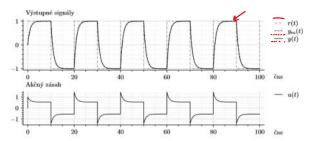
$$\begin{array}{ll} \Theta_1^{\star}=1 & \text{(18a)} \\ \Theta_2^{\star}=-0,45 & \text{(18b)} \end{array}$$

S využitím týchto parametrov zákona riadenia sa URO zhoduje s referenčným modelom, čo ilustruje obr. ${\color{red}3}$

Spät k prípadu, keď navrhujeme adaptívny riadiaci systém s využitím gradientného prístupu, inými slovami, s využitím MIT pravidla. Pripomeňme, že zákon adaptácie má v tomto prípade vo všeobecnosti tvar

$$\dot{\Theta} = -\alpha e \frac{\partial e}{\partial \Theta}$$
 (19)

V tomto prípade však máme dva parametre zákona riadenia a teda v tomto prípade je Θ vektorom, $\Theta^{T} = [\Theta_{1} \ \Theta_{2}]$. Z toho vyplýva, že aj citlivostná funkcia $\frac{\partial e}{\partial \Omega}$ je má dva prvky (je vektorom). V každom prípade, pre nájdenie citlivostnej funkcie



Obr. 3: Výsledok s použitím podmienok zhody (17).

(citlivostných funkcií) je potrebné vyjadriť adaptačnú odchýlku e tak, aby obsahovala parametre zákona riadenia Θ . Platí $e=y-y_{\rm m}$. Ak sa za y dosadí výraz, ktorý opisuje URO, potom

$$e = y - y_m$$
 (208)

$$\begin{cases}
e = y - y_m & \text{(20a)} \\
e = \frac{b_0 \Theta_2}{(s + a_0 - b_0 \Theta_1)^{-1}} r - y_m & \text{(2ob)} \\
e = b_0 \Theta_2 & (s + a_0 - b_0 \Theta_1)^{-1} r - y_m & \text{(2oc)}
\end{cases}$$

$$e = b_0 \Theta_2 (s + a_0 - b_0 \Theta_1)^{-1} \tau - y_m$$
 (20c)

Tento výraz potom možno derivovať podľa parametrov zákona riadenia Θ_1 a Θ_2 . Nájdime prvú citlivostnú funkciu $\frac{\partial c}{\partial \Theta_1}$.

$$\frac{\partial e}{\partial \Theta_1} = b_0 \Theta_2 (-1) (s + a_0 - b_0 \Theta_1)^{-2} (-1) b_0 r$$
 (21a)

$$\frac{\partial c}{\partial \Theta_1} = b_0 \left(s + a_0 - b_0 \Theta_1 \right)^{-1} \left(\frac{b_0 \Theta_2}{\left(s + a_0 - b_0 \Theta_1 \right)} r \right)$$
 (21b)

$$\frac{\partial \Theta_1}{\partial \Theta_2} = \frac{\partial \Theta_1}{\partial \Theta_1} = \frac{\partial \Theta_2}{\partial \Theta_1} \frac{\partial \Theta_2}{\partial \Theta_2} = \frac{\partial \Theta_2}{\partial \Theta_2} \frac{\partial \Theta_2}{\partial \Theta_2} \qquad (21c)$$
Dalej nájdime druhú citlivostnú funkciu $\frac{\partial \Theta_2}{\partial \Theta_2}$.

$$\frac{\partial e}{\partial \Theta_2} = b_0 (s + a_0 - b_0 \Theta_1)^{-1} r$$
 (22a)

$$\begin{bmatrix} \frac{\partial e}{\partial \Theta_2} = b_0 \left(s + a_0 - b_0 \Theta_1 \right)^{-1} \mathbf{r} \\ \frac{\partial e}{\partial \Theta_2} = \frac{b_0}{\left(s + a_0 - b_0 \Theta_1 \right)} \mathbf{r} \end{bmatrix}$$
(22a)

 $\partial \Theta_2 = (s + a_0 - b_0 \Theta_1)$.
To bolo ľahké. Akokoľvek, nájdené titlivostné ľukcie nevieme realizovať, teda nevieme ich použiť v zákone adaptácie. Pretože obsahujú neznáme parametre riadeného systému, parametre a_0 a b_0 . Aproximujme citlivostné ľunkcie. Ak α v zákone adaptácie je ľubovolné číslo, potom sj α b_0 je ľubovolné číslo. Teda hodnotu b_0 stačí nahradíl ten príslušným zamienkom (potrebujeme poznaz zamienko parametra b_0). Ďalcj. polynóm ($s + a_0 - b_0 \Theta_1$) je charakteristickým polynómom URO. To znamená, že ak by sa URO zhodoval s referenčným modelom, potom by pre tento charakteristický polynóm platilo ($s + a_0 - b_0 \Theta_1$). To ale znamená, že by sa zhodoval s charakteristickým polynómom referenčného modelu. Ak predpokladáme, že URO bude aspoň blížko referenčnému modelu počas celej doby, potom je charakteristický polynóm referenčného modelu vhodnou aproximáciou neznámeho polynómu v citlivostných funkciách. Z uvedeného plynie, že aproximácie citlivostných

funkcií by mohli byť:

$$\begin{split} \frac{\partial e}{\partial \Theta_1} &\approx \frac{1}{(s+a_m)} \, y \qquad \qquad (23a) \\ \frac{\partial e}{\partial \Theta_2} &\approx \frac{1}{(s+a_m)} \, r \qquad \qquad (23b) \end{split}$$

S použitím týchto aproximácií citlivostných funkcií je teraz možné zostaviť zákony adaptácie podľa MIT pravidla, teda:

pravidla, teda:
$$\begin{array}{ccc}
\dot{\Theta} & -\alpha c \frac{\partial c}{\partial \Theta} & (24a) \\
\dot{\Theta}_{1} & -\alpha c \begin{bmatrix} \frac{\partial c}{\partial \Theta} \\ \frac{\partial c}{\partial \Theta} \end{bmatrix} & (24b) \\
\dot{\Theta}_{2} & -\alpha c \begin{bmatrix} \frac{\partial c}{\partial \Theta} \\ \frac{\partial C}{\partial \Theta} \end{bmatrix} & (24b) \\
\dot{\Theta}_{2} & -\alpha c \begin{bmatrix} \frac{1}{(a+a_{m})}y}{(a+a_{m})}y \end{bmatrix} & (24c) \\
\dot{\Theta}_{3} & -\alpha c \begin{bmatrix} \frac{1}{(a+a_{m})}y}{(a+a_{m})}y \end{bmatrix} & (24c) \\
\dot{\Theta}_{4} & -\alpha c \begin{bmatrix} \frac{1}{(a+a_{m})}y}{(a+a_{m})}y \end{bmatrix} & (24c) \\
\dot{\Theta}_{3} & -\alpha c \begin{bmatrix} \frac{1}{(a+a_{m})}y}{(a+a_{m})}y \end{bmatrix} & (24c) \\
\dot{\Theta}_{4} & -\alpha c \begin{bmatrix} \frac{1}{(a+a_{m})}y}{(a+a_{m})}y \end{bmatrix} & (24c) \\
\dot{\Theta}_{4} & -\alpha c \begin{bmatrix} \frac{1}{(a+a_{m})}y}{(a+a_{m})}y \end{bmatrix} & (24c) \\
\dot{\Theta}_{4} & -\alpha c \begin{bmatrix} \frac{1}{(a+a_{m})}y}{(a+a_{m})}y \end{bmatrix} & (24c) \\
\dot{\Theta}_{4} & -\alpha c \begin{bmatrix} \frac{1}{(a+a_{m})}y}{(a+a_{m})}y \end{bmatrix} & (24c) \\
\dot{\Theta}_{4} & -\alpha c \begin{bmatrix} \frac{1}{(a+a_{m})}y}{(a+a_{m})}y \end{bmatrix} & (24c) \\
\dot{\Theta}_{4} & -\alpha c \begin{bmatrix} \frac{1}{(a+a_{m})}y}{(a+a_{m})}y \end{bmatrix} & (24c) \\
\dot{\Theta}_{4} & -\alpha c \begin{bmatrix} \frac{1}{(a+a_{m})}y}{(a+a_{m})}y \end{bmatrix} & (24c) \\
\dot{\Theta}_{4} & -\alpha c \begin{bmatrix} \frac{1}{(a+a_{m})}y}{(a+a_{m})}y \end{bmatrix} & (24c) \\
\dot{\Theta}_{4} & -\alpha c \begin{bmatrix} \frac{1}{(a+a_{m})}y}{(a+a_{m})}y \end{bmatrix} & (24c) \\
\dot{\Theta}_{4} & -\alpha c \begin{bmatrix} \frac{1}{(a+a_{m})}y}{(a+a_{m})}y \end{bmatrix} & (24c) \\
\dot{\Theta}_{5} & -\alpha c \begin{bmatrix} \frac{1}{(a+a_{m})}y}{(a+a_{m})}y \end{bmatrix} & (24c) \\
\dot{\Theta}_{5} & -\alpha c \begin{bmatrix} \frac{1}{(a+a_{m})}y}{(a+a_{m})}y \end{bmatrix} & (24c) \\
\dot{\Theta}_{5} & -\alpha c \begin{bmatrix} \frac{1}{(a+a_{m})}y}{(a+a_{m})}y \end{bmatrix} & (24c) \\
\dot{\Theta}_{5} & -\alpha c \begin{bmatrix} \frac{1}{(a+a_{m})}y}{(a+a_{m})}y \end{bmatrix} & (24c) \\
\dot{\Theta}_{5} & -\alpha c \begin{bmatrix} \frac{1}{(a+a_{m})}y}{(a+a_{m})}y \end{bmatrix} & (24c) \\
\dot{\Theta}_{5} & -\alpha c \begin{bmatrix} \frac{1}{(a+a_{m})}y}{(a+a_{m})}y \end{bmatrix} & (24c) \\
\dot{\Theta}_{5} & -\alpha c \begin{bmatrix} \frac{1}{(a+a_{m})}y}{(a+a_{m})}y \end{bmatrix} & (24c) \\
\dot{\Theta}_{5} & -\alpha c \begin{bmatrix} \frac{1}{(a+a_{m})}y}{(a+a_{m})}y \end{bmatrix} & (24c) \\
\dot{\Theta}_{5} & -\alpha c \begin{bmatrix} \frac{1}{(a+a_{m})}y}{(a+a_{m})}y \end{bmatrix} & (24c) \\
\dot{\Theta}_{5} & -\alpha c \begin{bmatrix} \frac{1}{(a+a_{m})}y}{(a+a_{m})}y \end{bmatrix} & (24c) \\
\dot{\Theta}_{5} & -\alpha c \begin{bmatrix} \frac{1}{(a+a_{m})}y}{(a+a_{m})}y \end{bmatrix} & (24c) \\
\dot{\Theta}_{5} & -\alpha c \begin{bmatrix} \frac{1}{(a+a_{m})}y}{(a+a_{m})}y \end{bmatrix} & (24c) \\
\dot{\Theta}_{5} & -\alpha c \begin{bmatrix} \frac{1}{(a+a_{m})}y}{(a+a_{m})}y \end{bmatrix} & (24c) \\
\dot{\Theta}_{5} & -\alpha c \begin{bmatrix} \frac{1}{(a+a_{m})}y}{(a+a_{m})}y \end{bmatrix} & (24c) \\
\dot{\Theta}_{5} & -\alpha c \begin{bmatrix} \frac{1}{(a+a_{m})}y}{(a+a_{m})}y \end{bmatrix} & (24c) \\
\dot{\Theta}_{5} & -\alpha c \begin{bmatrix} \frac{1}{(a+a_{m})}y}{(a+a_{m})}y \end{bmatrix} & (24c) \\
\dot{\Theta}_{5} & -\alpha c \begin{bmatrix} \frac{1}{(a+a_{m})}y}{(a+a_{m})}y \end{bmatrix} & (24c) \\
\dot{\Theta}_{5} & -\alpha$$





2.2.2 Numerické simulácie

Neadaptívny zákon riadenia (len tak mimochodom)
Vrátme sa na moment k prípadu, keď sme sa zaoberali neadaptívnym prípadom. Pre všeobecnú úplnosť, takto vyzerá simulačná schéma, ktorej výsledkom je obrázok 3.

ThetaStar = np.array([[b_m[-1, 0]],[A_m[-1, 0] - A[-1, 0]]])

7 | AR04 - LS2024

```
timespan[0] = t_log[idx-1,:]
timespan[1] = t_log[idx-1,:] + T_s
      t_log[idx,:] = timespan[-1]
      x_m_log[idx,:] = odeOut[-1,:]
     x_log[idx,:] = odeOut[-1,:]
y_log[idx,:] = np.dot(c, x_log[idx,:])
     omega = np.array([sig_r_ext[idx-1,:], y_log[idx-1,:]])
     u_log[idx,:] = np.dot(ThetaStar.T, omega)
return [t_log, x_m_log, x_log, y_log, u_log]
```

Uvedenú simulačnú schému uvádzame bez dodatočného komentára. Niektoré použité prvky sa čitateľovi objasnia až vtedy ak sa oboznámi s ďalšími nasledujúcimi časťami učebného textu.

Adaptívny riadiaci systém

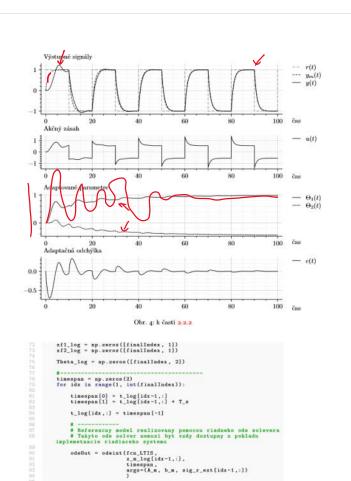
Zvoľme $\alpha=0,5$ a nech $\Theta_1(0)=0$ a $\Theta_2(0)=0.$ Výsledky numerickej simulácie sú na obr. 4.
Simulačná schéma je v tomto prípade implementovaná nasledovne:

```
Súbor ar04_ssir_adapt.py

def fcn_simSch2(t_start, T_s, finalIndex, sig_r_ext):

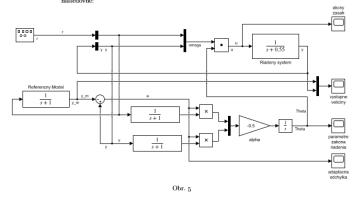
A_m = np.array([[-1]])
b_m = np.array([[1]])

A = np.array([[1]])
b = np.array([[1]])
c = np.array([0])
c = np.arra
Výpis kódu 2:
                                                                                                                                                                                                                                                                                    Súbor ar04_ss1r_adapt.py
```



x_m_log[idx,:] = odeOut[-1,:]

 $\mathbf{A}\mathbf{k}$ by sme takúto simulačnú schému chceli zostaviť v Simulinku, mohla by vyzerať nasledovne:



2.3 Príklad: Systém 2. rádu s astatizmom

Uvažujme riadený systém daný prenosovou funkciou v tvare

$$\frac{y(s)}{u(s)} = \frac{b_0}{s^2 + a_1 s} \tag{26}$$

 10 | ARO4 - L53024

kde y(s) je obraz výstupného signálu, u(s) je obraz v
stupného signálu a a_1,b_0 sú reálne konštanty – neznáme parametre sústavy. V časovej oblasti je modelom sústavy diferenciálna rovnica v tvare

$$\ddot{y}(t) + a_1\dot{y}(t) = b_0u(t)$$
 (27)

Ide o sústavu druhého rádu s astatizmom. Preto je vhodné použiť pre jej riadenie PD (proporcionálno-derivačný) zákon riadenia v tvare

$$u(s) = \Theta_1(r(s) - y(s)) - \Theta_2 s y(s)$$
 (28)

kde rje žiadaná hodnota. Zákon riadenia (28) vznikne úpravou štandardného PD regulátora v tvare

$$u(s) = (\Theta_1 + \Theta_2 s) e_r(s)$$
 (29)

kde $e_r=r-y$ je regulačná odchýlka, pričom sa predpokladá, že r(t)=konšt. a teda $\dot{r}(t)=0.$ V časovej oblastí možno napísať štandardný PD regulátor (29) v tvare

$$u(t) = \Theta_1 (r(t) - y(t)) + \Theta_2 (\dot{r}(t) - \dot{y}(t))$$
 (30)

a upravený PD zákon riadenia (28) má v časovej oblasti tvar

$$u(t) = \Theta_1 (r(t) - y(t)) - \Theta_2 \dot{y}(t)$$
 (31)

Dosadením (28) do (26) získame prenosovú funkciu uzavretého regulačného obvodu (URO) v tvare

$$\frac{y(s)}{r(s)} = \frac{b_0 \Theta_1}{s^2 + (a_1 + b_0 \Theta_2) s + b_0 \Theta_1}$$
(32)

Referenčný model nech je definovaný takto

$$\frac{y_m(s)}{r(s)} = \frac{b_{0m}}{s^2 + a_{1m}s + a_{0m}} \tag{33}$$

kde $b_{0m}=a_{0m}$ a a_{1m} sú konštanty. Je zrejmé, že ideálne parametre regulátora sú

$$\Theta_1^{\star} = \frac{a_{0m}}{b_0}$$
(34)

$$\Theta_2^{\star} = \frac{a_{1m} - a_1}{b_0}$$
(35)

Pri ideálnych parametroch je adaptačná odchýlka \boldsymbol{e} nulová

$$e = y - y_m$$
 (36)

Definujme účelovú funkciu vektora parametrov $\boldsymbol{\Theta} = \begin{bmatrix} \boldsymbol{\Theta}_1 & \boldsymbol{\Theta}_2 \end{bmatrix}^T$ v tvare

$$J(\Theta) = \frac{1}{2}e^{2}(\Theta, t) \qquad (37)$$

Pri ideálnych parametroch Θ^* je adaptačná odchýlka e nulová a účelová funkcia $J(\Theta)$ nadobúda munimum. Preto navrhnime zákon adaptácie parametrov Θ tak aby sme sa pri ich zmene (adaptácii) pohybovali proti smeru gradientu (vzhladom na parametre Θ) kvadratskej účelovej funkcie a teda zmenšovali hodnotu účelovej funkcie pretože sa tak približujeme k jej extrému – minimu. Potom aj adaptačná odchýlka e sa bude zmenšovala to výstupná veličina y bude sledovať priebeh veličiny y_m , čo je cieľom riadenia. Zákon adaptácie nech má tvar

$$\dot{\Theta} = -\alpha \frac{\partial J}{\partial \Omega}$$
(38)

kde $\frac{\partial J}{\partial \theta}$ je gradient J vzhľadom na parametre Θ a určuje kladný smer, preto je použité znamienko mínus, čím dostávame smer "proti gradientu" a α je ľubovolná kladná konštanta, ktorá umožňuje nastaviť "krok" pohybu, presnejšie rýchlosť pohybu proti

smeru gradientu. Parameter α sa v adaptívnom riadení nazýva *rýchlosť adaptácie* alebo aj adaptačné zosilnenie. Vyjadrime $\frac{\partial J}{\partial \Theta}$ v tvare

$$\frac{\partial J}{\partial \Theta} = \frac{\partial}{\partial \Theta} \left(\frac{1}{2} e^2(\Theta, t) \right) = \frac{1}{2} 2 e(\Theta, t) \frac{\partial e(\Theta, t)}{\partial \Theta} = e \frac{\partial e}{\partial \Theta} \tag{39}$$

potom zákon adaptácie je v tvare

$$\dot{\Theta} = -\alpha e \frac{\partial e}{\partial \Theta}$$
(40)

Rovnicu (36) možno písať v tvare

$$\begin{split} e &= \frac{b_0 \Theta_1}{s^2 + (a_1 + b_0 \Theta_2) \, s + b_0 \Theta_1} r - y_m \\ &= b_0 \Theta_1 \left(s^2 + (a_1 + b_0 \Theta_2) \, s + b_0 \Theta_1 \right)^{-1} r - y_m \end{split} \tag{41}$$

Parciálna derivácia rovnice (41) podľa prvého parametra Θ_1 je

$$\begin{split} \frac{\partial e}{\partial \Theta_1} &= \left(\left(b_0 \right) \left(s^2 + \left(a_1 + b_0 \Theta_2 \right) s + b_0 \Theta_1 \right)^{-1} \\ &- \left(b_0 \Theta_1 \right) \left(s^2 + \left(a_1 + b_0 \Theta_2 \right) s + b_0 \Theta_1 \right)^{-2} b_0 \right) r \\ &= \left(b_0 \left(s^2 + \left(a_1 + b_0 \Theta_2 \right) s + b_0 \Theta_1 \right)^{-1} \right) \\ &\cdot \left(1 - b_0 \Theta_1 \left(s^2 + \left(a_1 + b_0 \Theta_2 \right) s + b_0 \Theta_1 \right)^{-1} \right) \right) r \\ &= b_0 \left(s^2 + \left(a_1 + b_0 \Theta_2 \right) s + b_0 \Theta_1 \right)^{-1} (r - y) \end{split}$$

$$(42)$$

a parciálna derivácia rovnice (41) podľa druhého parametra Θ_2 je

$$\begin{split} \frac{\partial e}{\partial \Theta_2} &= \left(b_0 \Theta_1(-1) \left(s^2 + (a_1 + b_0 \Theta_2) s + b_0 \Theta_1\right)^{-2} (b_0 s)\right) r \\ &= -(b_0 s) \left(s^2 + (a_1 + b_0 \Theta_2) s + b_0 \Theta_1\right)^{-1} y \end{split} \tag{43}$$

Citlivostné funkcie (42) a (43) obsahujú neznáme parametre sústavy a tiež nateraz neznáme parametre regulátora a preto ich nie je možné použíť. Všimnime si, že ak by mali parametre regulátora práve ideálnu hodnotu, teda $\Theta_1=\Theta_1^*$ a $\Theta_2=\Theta_2^*$ potom platí

$$s^2 + (a_1 + b_0\Theta_2) s + b_0\Theta_1 = s^2 + a_{1m}s + a_{0m}$$
 (44)

A ďalej, ak poznáme znamienko konštanty
ą môže byt toto zesilnenie absorbované do adaptačného zosilnenia
 α . Hodnota α je ľubovolná, preto nie je potrebné poznať presní hodnot
u b_0 , len jeho znamienko, aby bolo možné správne zvoliť znamienko konštanty
 a zabezpečiť zporné výsledné znamienko vzákone adaptácie. Uvážením uvedeného môžeme citlivostné funkcie aproximovať nasledovne

$$\frac{\partial e}{\partial \Theta_1} = \frac{1}{\left(s^2 + a_{1m}s + a_{0m}\right)} \left(r - y\right) \tag{45} \label{eq:45}$$

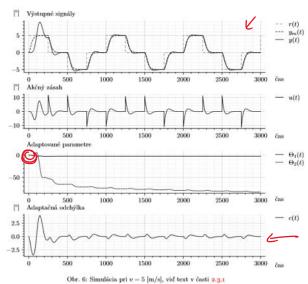
$$\frac{\partial e}{\partial \Theta_2} = \frac{-s}{(s^2 + a_{1m}s + a_{0m})} y \tag{46}$$

Zákony adaptácie pre jednotlivé parametre sú potom v tvare

$$\Theta_1 s = -\alpha_1 \left(\frac{1}{(s^2 + a_{1m} s + a_{0m})} (r - y) \right) e$$
 (47)

$$\Theta_2 s = -\alpha_2 \left(\frac{-s}{(s^2 + a_{1m} s + a_{0m})} y \right) e$$
 (48)

kde sme zaviedli samostatné adaptačné zosilnenia α_1 a α_2 pre oba zákony adaptácie, čo umožní ich lepšie naladenie.



2.3.1 Numerické simulácie

Pri návrhu autopilota pre kormidlovanie nákladnej lode sa používa zjednodušený model lode tzv. Nomotov (K. Nomoto – vedec, ktorý sa zaoberal návrhom autopilota pre lode) model, ktorý má tvar prenosovej funkcie:

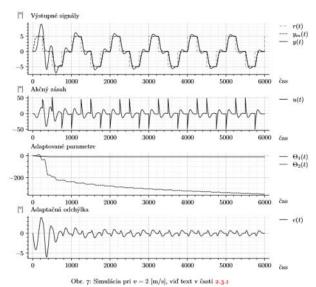
$$\varphi(s) = \frac{\frac{K}{\tau_1}}{s^2 + \frac{1}{\tau_1}s} \delta(s) \qquad (49)$$

kde $\varphi(s)$ je uhol natočenia lode v radiánoch (azimut, kurz lode), δ je uhol vychýlenia kormidla (fiadiaca plocha väčšinou v zadnej časti lode ponorená vo vode) v radiánoch. Parametre v prenosovej funkcii (49) sú definované nasledovne

$$\begin{split} K &= K_0 \frac{v}{L} &\qquad (50) \\ \tau_1 &= \tau_{10} \frac{L}{v} &\qquad (51) \end{split}$$

$$\tau_1 = \tau_{10} \frac{L}{r}$$
(51)

kde v je rýchlosť lode v smere danom uhlom $\varphi(s)$ v metroch za sekundu, L je dĺžka lode v metroch a K_0 , τ_{10} sú konštanty závislé na veľkom množstve faktorov (typ lode atď.) Uvažujme nákladnú loď danú parametrami v Tabuľke 1.



Tabuľka 1: Parametre lode

Parameter	Hodnota
L	161 m
K_0	-3,86
τ_{10}	5,66
v	5 m s^{-1}

Požiadavky na dynamiku kormidlovania nákladnej lode nech sú definované referenčným modelom v tvare prenosovej funkcie:

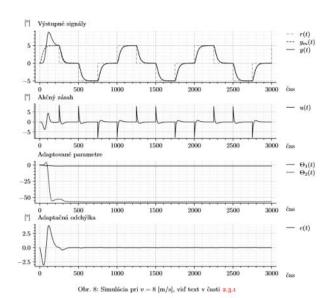
$$\frac{y_m(s)}{\tau(s)} = \frac{0,0025}{s^2 + 0,1s + 0,0025} \tag{52}$$

kde r je referenčný kurz (rozkaz kapitána) a y_m je požadovaná reakcia lode (priebeh zmeny kurzu).

Je zrejmé, že uvedený opis riadeného systému (lode) a požiadavky na riadiaci systém dané referenčným modelom sa zhodujú so všoobecným zápisom so začiatku tohto príkladu – opis návrhu adaptívneho riadiaceho systému je teda v časti z.3.

Simulácia 1

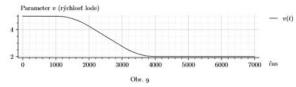
Zrealizujme akési "vzorové výsledky", ktoré získame pri uvažovaní rýchlosti lode v=5 [m/s]. Tieto výsledky sú uvedené na obr. 6. Pri simulácii boli použité (voliteľné) hodnoty $\alpha_1=0,025$ a $\alpha_2=25$.



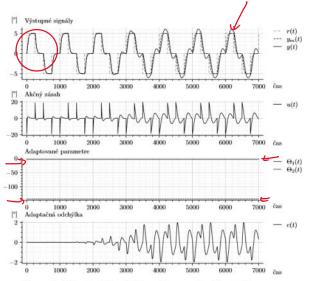
Simulácia 2 Zmeňme simulovanú rýchlosť lode na v=2 [m/s], teda znížime rýchlosť. Pre tento prípad sú výsledky na obr. 7.

Simulácia 3 Ak zvýšime rýchlosť lode na $v=8~[\mathrm{m/s}],$ tak sa dosialnu výsledky ako na obr. 8.

 $\begin{array}{l} \textbf{Simul\acute{a}cia 4} \\ \textbf{V} \ \text{predch\acute{a}dzaj\acute{n}com sme sice skůšali rôzne rýchlosti lode } v \ [\text{m/s}], avšak počas celej simul\acute{a}cie bola rýchlosť v \ [\text{m/s}] konštantná. Uvažujme prípad, keď sa bude rýchlosť v \ [\text{m/s}] v čase meniť. Táto časová zmena je zobrazená na obr. g. \\ \end{array}$



15 | ARo4 - LS2024



Obr. 10: Simulácia priv [m/s] podľa obr. ${\color{red} 9}$ pričom parametre zákona riadenia sa neadaptujú.

Rýchlosť sa postupne zmení z bodnoty 5 [m/s] na bodnotu 2 [m/s]. Ak by sme "nastavili" parametre zákona riadenia tak aby bol cieľ riadenia spinený pri rýchlosti 5 [m/s] a potom ich už nezmenili (neadaptovali), potom by výsdedok vyzeral ako na obr. 10.

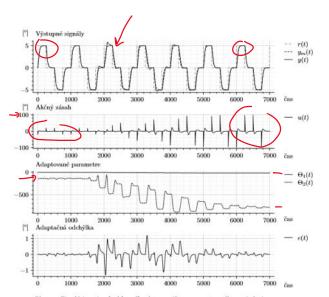
Nech sú začiatočné parametre zákona riadenia také aby bol cieľ riadenia spinený pri rýchlosti 5 [m/s] ale v tomto prípade uvažujme aj zákon adaptácie – teda parametre zákona riadenia sa môžu adaptovať. Potom výsledok môže vyzerať ako na obr. 11 (nech to pritom ilustruje vhodné nastavenie celkového adaptívneho riadiaceho systému).

3 Cvičenie štvrté

Pri návrhu autopilota pre kormidlovanie nákladnej lode sa používa zjednodušený model lode tzv. Nomotov (K. Nomoto – človek, ktorý sa zaoberal návrhom autopilota pre lode) model, ktorý má tvar prenosovej funkcie:

$$\varphi(s) = \frac{\frac{K}{r_I}}{s^2 + \frac{1}{r_I}s} \delta(s) \tag{53}$$

kde $\varphi(s)$ je uhol natočenia lode v radiánoch (azimut, kurz lode), δ je uhol vychýlenia kormidla (riadiaca plocha väčšinou v zadnej časti lode ponorená vo vode) v radiánoch.



Obr. 11: Simulácia priv $[\mathrm{m/s}]$ podľa obr. 9 pričom parametre zákona riadenia sa adaptujú.

Parametre v prenosovej funkcii (53) sú definované nasledovne

$$K=K_0 rac{v}{L}$$
 $au_1= au_{10} rac{L}{v}$

kde v je rýchlosť lode v smere danom uhlom $\varphi(s)$ v metroch za sekundu, L je dĺžka lode v metroch a K_0 , τ_{10} sú konštanty závislé na veľkom množstve faktorov (typ lode atď.) Uvažujme nákladnú loď danú parametrami v Tabuľke 1.

- Zostavte simulačný model lode.
- 2. Požiadavky na dynamiku kormidlovania nákladnej lode nech sú definované referenčným modelom v tvare prenosovej funkcie:

$$\frac{y_m(s)}{r(s)} = \frac{0,0025}{s^2 + 0,1s + 0,0025} \tag{54}$$

kde rje referenčný kurz (rozkaz kapitána) a y_m je požadovaná reakcia lode (priebeh zmeny kurzu).

Navrhnite adaptívne riadenie s referenčným modelom pre kormidlovanie lode (adaptívny autopilot), pričom zákon adaptácie je založený na gradientnom prístupe a MIT pravidle.

Použite obdĺžnikový referenčný signál r(t). V jednej perióde rovnomerne rozložené skokové zmeny na úrovne: $5^\circ,0^\circ,-5^\circ,0^\circ$. Dĺžka periódy 1000 sekúnd. Priebeh referenčného signálu je na Obr. 6 (prvý panel). Vzorové výsledky simulácie sú na Obr. 6.

- Navrhnite/zvoľte zákon riadenia

- Navrhnite/zvolte zákon riadenia Analyticky vyjadrite URO Ukážte existenciu podmienok zhody a existenciu ich riešenia Pozastavte sa aj nad neadaptívnou verziou zákona riadenia určte jeho parametre tak aby sa URO zhodoval s RM. Zhodu demonštrujte aj numerickou simuláciou. Využite tzv. MIT pravidlo pre návrh zákona adaptácie parametrov zákona riadenia. Skonkretizujte zákon adaptácie a vykonajte potrebné úpravy/aproxinácie pre umož-nenie jeho implementácie Nastavte/nájdite volitelné parametre zákona adaptácie a demonštrujte jeho princi-piálnu funkčnosť s využitím numerickej simulácie celkového riadiaceho systému.
- 3. Zmeňte rýchlosť lode na $v=4~[\mathrm{m/s}]$ (počas celej simulácie je rýchlosť lode konštantná) Tičom riadiaci systém ponechajte rovnaký aký ste navrhli pre v=5 [m/s]. Pozorujte, či je adaptívny autopilot schopný prispôsobiť sa zmenám. Rovnako aj pre rýchlosť lode v=6 [m/s].
- 4. V predchádzajúcom sa uvažovali rôzne rýchlosti lode v [m/s], avšak počas celej simulácie bola rýchlost v [m/s] konštantná. Zostavte takú simuláciu, počas ktorej sa bude rýchlosť lode meniť. Zvolte (vhodne) veľkosť a spôsob zmeny. Komentujte výsledok simulácie.

4 Otázky a úlohy

- 1. Aká je úloha referenčného modelu v riadení s referenčným modelom?
- Ktorý signál je vstupom referenčného modelu?
- Nakreslite principiálnu schému Adaptívneho riadenia s referenčným modelom.
- Čo znamená skratka MRAC?
- ${\bf V}$ krátkosti vysvetlite mechanizmus adaptácie parametrov regulátora, ktorý využíva MIT algoritmus adaptácie (MIT rule).
- 6. Model riadeného systému je zadaný v tvare prenosovej funkcie:

$$\frac{y(s)}{u(s)} = \frac{b_0}{s}$$

kde y je výstup, u je v
stup, $b_0>0$ je neznámy parameter systému. Cieľom riadenia je aby výstu
pysledoval výstup referenčného model
u y_m , ktorý je daný prenosovou funkciou

$$\frac{y_m(s)}{r(s)} = \frac{b_m}{s + a_m}$$

kde rje referenčný signál, $a_m=b_m>0$ sú známe konštanty. Uvažujte použitie zákona riadenia v tvare

$$u = \Theta(-y)$$

kde Θ je parameter zákona riadenia, ktorý je potrebné adaptovať.

Navrhnite zákon adaptácie použitím gradientnej metódy.

- Podľa Vášho názoru, akú najväčšiu výhodu a nevýhodu má MIT mechanizmus adaptácie využívajúci gradientnú metódu.
- Navrhnite adaptívny riadiaci systém s využitím gradientného algoritmu adaptácie (MRAC gradientný). Stručne komentujte postup návrhu.

Riadený systém: $\frac{y(s)}{u(s)}=\frac{k}{s+1},$ kde k>0.Referenčný model: $\frac{y_m(s)}{r(s)}=\frac{k_m}{s+1}.$ Zákon riadenia: $u=\Theta r.$

- 9. Navrhnite adaptívny riadiaci systém s využitím gradientného algoritmu adaptácie (MRAC gradientný). Stručne komentujte postup návrhu. Riadený systém: $\frac{y(s)}{u(s)} = \frac{k}{s}$, kde k > 0. Referenčný model: $\frac{y_m(s)}{r(s)} = \frac{c_m}{s + c_m}$. Zákon riadenia: $u = \Theta\left(r y\right)$. 3. Navrhnite adaptívny riadiaci systém s využitím gradientného algoritmu adaptácie (MRAC gradientný). Stručne komentujte postup návrhu. Riadený systém: $\frac{y(s)}{u(s)} = \frac{b}{s + a}$, kde b > 0. Referenčný model: $\frac{y_m(s)}{r(s)} = \frac{b_m}{s + a_m}$. Zákon riadenia: $u = \Theta_1 y + \Theta_2 r$.