

# Riadenie modelu lode

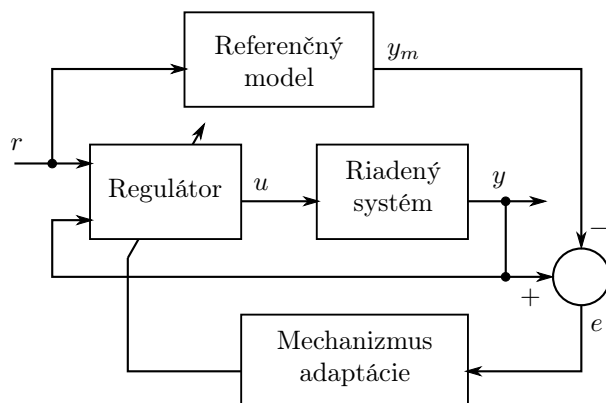
## Obsah

<b>1</b>	<b>Uvod</b>	<b>1</b>
<b>2</b>	<b>Simulacny model</b>	<b>2</b>
<b>3</b>	<b>Referencny model</b>	<b>2</b>
<b>4</b>	<b>Adaptivne riadenie: MRAC gradientný</b>	<b>2</b>
4.1	Vstupny signal . . . . .	4
4.2	Riadenie . . . . .	4
4.2.1	Zakon riadenia . . . . .	4
4.2.2	Analiticke URO . . . . .	5
4.2.3	Podmienka zhody . . . . .	5
4.3	Vysledok simulacie riadenia . . . . .	5
<b>5</b>	<b>Testovanie rychlosti</b>	<b>5</b>
<b>6</b>	<b>Meniaca sa rychlost</b>	<b>6</b>

## 1 Uvod

Refera sa zaobera adaptívnym riadením zjednoduseneho modelu lode. Zvoleným adaptacným algoritmom na riadenie modelu lode bol MRAC resp. adaptívne riadenie s referenčným modelom.

Pri adaptívnom riadení s referenčným modelom obsahuje riadiaci systém dve spätnoväzbové slučky. Prvá spätnoväzbová slučka obsahuje riadený systém a regulátor. Druhá spätnoväzbová slučka obsahuje adaptacný mechanizmus, ktorý upravuje parametre regulátora. Vstupom do Mechanizmu adaptácie je rozdiel medzi výstupom riadeného systému a referenčného modelu. Mechanizmus, ktorý adaptuje parametre regulátora môže byť v adaptívnom riadení s referenčným modelom získaný použitím



Obr. 1: Adaptívne riadenie s referenčným modelom – principiálna schéma

gradientnej metódy. Žiadané vlastnosti uzavretého regulačného obvodu sú opísané referenčným modelom.

## 2 Simulacny model

V tomto referate sa použil zjednodusený model lode tzv. Nomotov model, ktorý má tvar prenosovej funkcie:

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

kde  $\varphi(s)$  je uhol natočenia lode v radiánoch,  $\delta$  je uhol vychýlenia kormidla v radiánoch. Uvažujme nákladnú loď danú parametrami v Tabuľke 1.

Tabuľka 1: Parametre lode

Parameter	Hodnota
$L$	161 m
$K_0$	-3,86
$\tau_{10}$	5,66
$v$	5 m s <sup>-1</sup>

kde  $L$  je dĺžka lode v metroch,  $K_0$ ,  $\tau_{10}$  sú konštanty,  $v$  je rýchlosť lode v smere danom uhlom  $\varphi(s)$  v metroch za sekundu. Parametre, ktoré boli uvedené vyššie v prenosovej funkcii (1) sú definované nasledovne:

$$K = K_0 \frac{v}{L} \quad (2)$$

$$\tau_1 = \tau_{10} \frac{L}{v} \quad (3)$$

## 3 Referencny model

Referenčný model vyjadruje to ako chceme aby sa správal riadený systém. Vstupom je referenčná  $r$  veličina a výstup  $y_m$  definuje požadované správanie systému. Požiadavky na dynamiku kormidlovania nákladnej lode nech sú definované referenčným modelom v tvare prenosovej funkcie:

$$\frac{y_m(s)}{r(s)} = \frac{0,0025}{s^2 + 0,1s + 0,0025} \quad (4)$$

## 4 Adaptívne riadenie: MRAC gradientný

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

$$u(s) = \Theta_1 (r(s) - y(s)) - \Theta_2 s y(s) \quad (5)$$

kde  $r$  je žiadaná hodnota. Zákon riadenia (25) vznikne úpravou štandardného PD regulátora v tvare

$$u(s) = (\Theta_1 + \Theta_2 s) e_r(s) \quad (6)$$

kde  $e_r = r - y$  je regulačná odchýlka, pričom sa predpokladá, že  $r(t) = \text{konšt.}$  a teda  $\dot{r}(t) = 0$ . V časovej oblasti možno napísať štandardný PD regulátor (26) v tvare

$$u(t) = \Theta_1 (r(t) - y(t)) + \Theta_2 (\dot{r}(t) - \dot{y}(t)) \quad (7)$$

a upravený PD zákon riadenia (25) má v časovej oblasti tvar

$$u(t) = \Theta_1 (r(t) - y(t)) - \Theta_2 \dot{y}(t) \quad (8)$$

Dosadením (25) do (23) získame prenosovú funkciu uzavretého regulačného obvodu (URO) v tvare

$$\frac{y(s)}{r(s)} = \frac{b_0\Theta_1}{s^2 + (a_1 + b_0\Theta_2)s + b_0\Theta_1} \quad (9)$$

Referenčný model nech je definovaný takto

$$\frac{y_m(s)}{r(s)} = \frac{b_{0m}}{s^2 + a_{1m}s + a_{0m}} \quad (10)$$

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

$$\Theta_1^* = \frac{a_{0m}}{b_0} \quad (11)$$

$$\Theta_2^* = \frac{a_{1m} - a_1}{b_0} \quad (12)$$

Pri ideálnych parametroch je adaptačná odchýlka  $e$  nulová

$$e = y - y_m \quad (13)$$

Definujme účelovú funkciu vektora parametrov  $\Theta = [\Theta_1 \ \Theta_2]^T$  v tvare

$$J(\Theta) = \frac{1}{2}e^2(\Theta, t) \quad (14)$$

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

$$\dot{\Theta} = -\alpha \frac{\partial J}{\partial \Theta} \quad (15)$$

kde  $\frac{\partial J}{\partial \Theta}$  je gradient  $J$  vzhľadom na parametre  $\Theta$  a určuje kladný smer, preto je použité znamienko mínus, čím dostávame smer „proti gradientu“ a  $\alpha$  je ľubovoľná kladná konštanta, ktorá umožňuje nastaviť „krok“ pohybu, presnejšie rýchlosť pohybu proti smeru gradientu. Parameter  $\alpha$  sa v adaptívnom riadení nazýva *rýchlosť adaptácie* alebo aj *adaptačné zosilnenie*.

Vyjadrime  $\frac{\partial J}{\partial \Theta}$  v tvare

$$\frac{\partial J}{\partial \Theta} = \frac{\partial}{\partial \Theta} \left( \frac{1}{2}e^2(\Theta, t) \right) = \frac{1}{2}2e(\Theta, t) \frac{\partial e(\Theta, t)}{\partial \Theta} = e \frac{\partial e}{\partial \Theta} \quad (16)$$

potom zákon adaptácie je v tvare

$$\dot{\Theta} = -\alpha e \frac{\partial e}{\partial \Theta} \quad (17)$$

Rovnicu (13) možno písať v tvare Parciálna derivácia rovnice (??) podľa prvého parametra  $\Theta_1$  je a parciálna derivácia rovnice (??) podľa druhého parametra  $\Theta_2$  je

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

$$s^2 + (a_1 + b_0\Theta_2)s + b_0\Theta_1 = s^2 + a_{1m}s + a_{0m} \quad (18)$$

A ďalej, ak poznáme znamienko konštanty  $b_0$  môže byť toto zosilnenie absorbované do adaptačného zosilnenia  $\alpha$ . Hodnota  $\alpha$  je ľubovoľná, preto nie je potrebné poznať presnú hodnotu  $b_0$ , len jeho znamienko, aby bolo možné správne zvoliť znamienko

konštanty  $\alpha$  a zabezpečiť záporné výsledné znamienko v zákone adaptácie. Uvážením uvedeného môžeme citlivostné funkcie aproximovať nasledovne

$$\frac{\partial e}{\partial \Theta_1} = \frac{1}{(s^2 + a_{1m}s + a_{0m})} (r - y) \quad (19)$$

$$\frac{\partial e}{\partial \Theta_2} = \frac{-s}{(s^2 + a_{1m}s + a_{0m})} y \quad (20)$$

Zákony adaptácie pre jednotlivé parametre sú potom v tvare

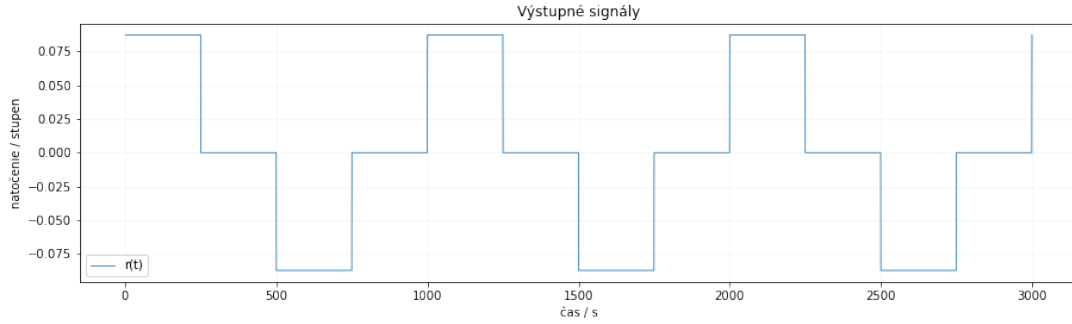
$$\Theta_1 s = -\alpha_1 \left( \frac{1}{(s^2 + a_{1m}s + a_{0m})} (r - y) \right) e \quad (21)$$

$$\Theta_2 s = -\alpha_2 \left( \frac{-s}{(s^2 + a_{1m}s + a_{0m})} y \right) e \quad (22)$$

kde sme zaviedli samostatné adaptačné zosilnenia  $\alpha_1$  a  $\alpha_2$  pre oba zákony adaptácie, čo umožní ich lepšie naladenie.

#### 4.1 Vstupny signal

Uvažujme vstupny sygnal skokovej zmeny. Jedna perioda trvajúca 1000 s. Roysah hodnot vsutpneho signalu je -5 az 5. Dlzka celej simulacie je 3000 s



Obr. 2: Vstupny signal do modelu

#### 4.2 Riadenie

Uvažujme riadený systém daný prenosovou funkciou v tvare

$$\frac{y(s)}{u(s)} = \frac{b_0}{s^2 + a_1 s} \quad (23)$$

kde  $y(s)$  je obraz výstupného signálu,  $u(s)$  je obraz vstupného signálu a  $a_1$ ,  $b_0$  sú reálne konštanty – neznáme parametre sústavy.

Jedna sa o zjednodušenie nášho modelu lode:

$$\varphi(s) = \frac{\frac{K}{\tau_1}}{s^2 + \frac{1}{\tau_1} s} \delta(s) \quad (24)$$

1

##### 4.2.1 Zakon riadenia

Na riadenie systemu sa pouziva zakon riadenia, ktory je v tvare

$$u(s) = \Theta_1 (r(s) - y(s)) - \Theta_2 s y(s) \quad (25)$$

kde  $r$  je žiadaná hodnota. Zákon riadenia (25) vznikne úpravou štandardného PD regulátora v tvare

$$u(s) = (\Theta_1 + \Theta_2 s) e_r(s) \quad (26)$$

kde  $e_r = r - y$  je regulačná odchýlka, pričom sa predpokladá, že  $r(t) = \text{konšt.}$  a teda  $\dot{r}(t) = 0$ . V časovej oblasti možno napísať štandardný PD regulátor (26) v tvare

$$u(t) = \Theta_1 (r(t) - y(t)) + \Theta_2 (\dot{r}(t) - \dot{y}(t)) \quad (27)$$

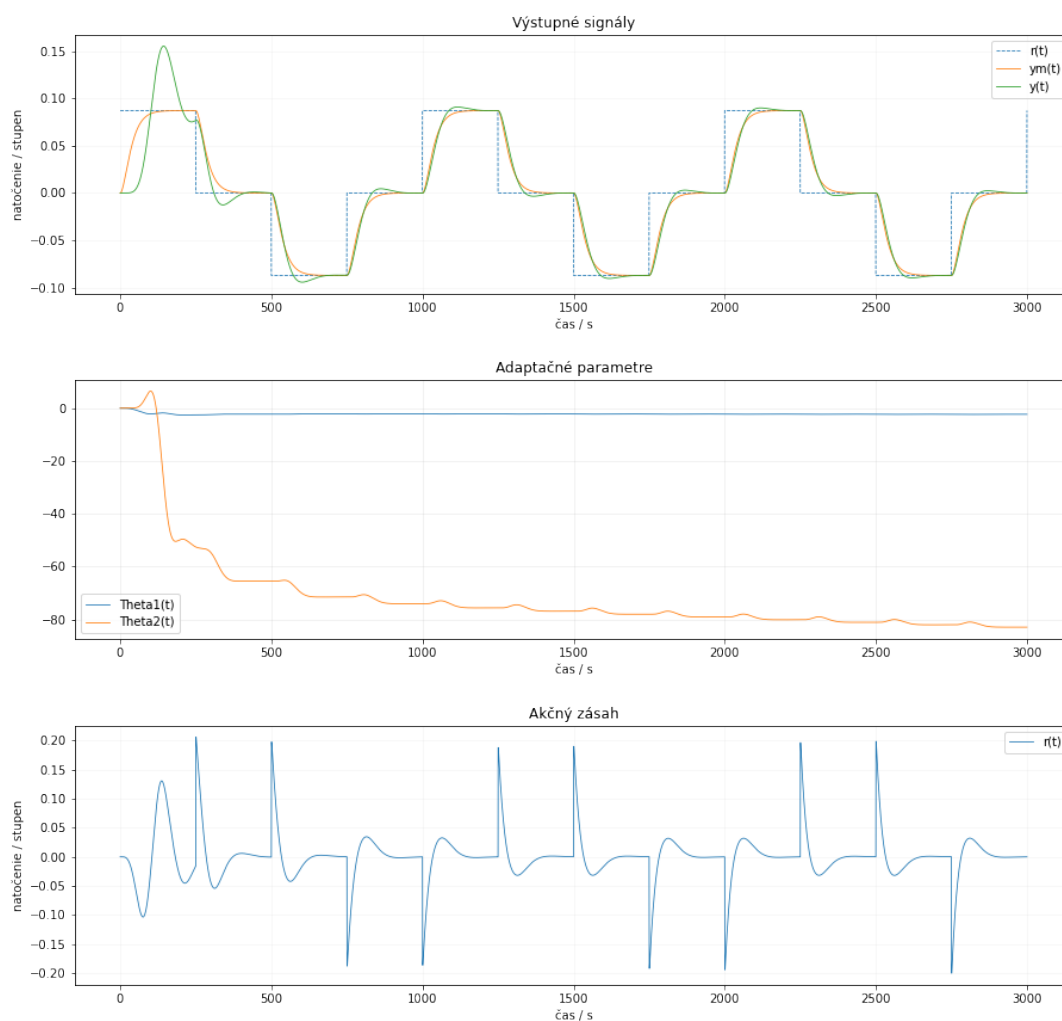
a upravený PD zákon riadenia (25) má v časovej oblasti tvar

$$u(t) = \Theta_1 (r(t) - y(t)) - \Theta_2 \dot{y}(t) \quad (28)$$

#### 4.2.2 Analitické URO

#### 4.2.3 Podmienka zhody

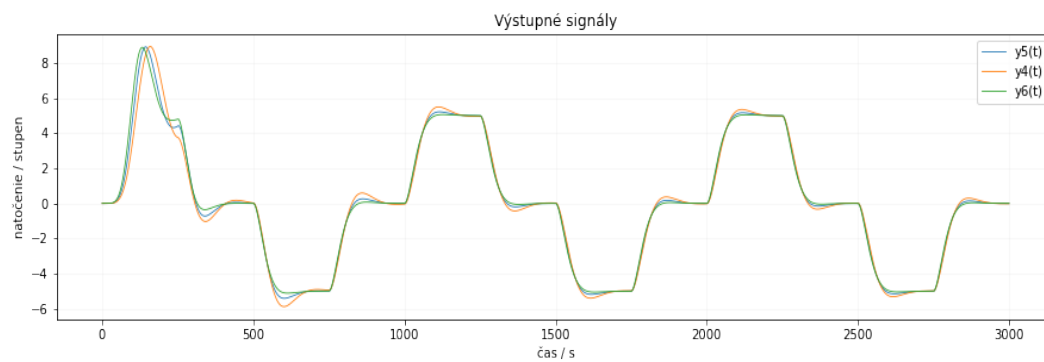
### 4.3 Výsledok simulácie riadenia



Obr. 3: Simulácia pri  $v = 2$  [m/s], viď text v časti

## 5 Testovanie rychlosti

Testovali sa adaptívne riadenie pre dve rôzne rychlosti resp tri. Použité rychlosti boli  $v = 5$  [m/s],  $v = 4$  [m/s],  $v = 6$  [m/s]. Z obr. 4 je vidieť, že sa rychlost má vplyv na reguláciu systému avšak minimálnu. Testovali sa adaptívne riadenie pre dve rôzne rychlosti resp tri. Použité rychlosti boli  $v = 5$  [m/s],  $v = 4$  [m/s],  $v = 6$  [m/s]. Z obr. 4 je vidieť, že sa rychlost má vplyv na reguláciu systému avšak minimálnu.



Obr. 4: Simulácia pri  $v = 5$  [m/s]  $v = 4$  [m/s]  $v = 6$  [m/s], vid' text v časti

## 6 Meniaca sa rychlost