

## ОПРЕДЕЛЕНИЕ УПРАВЛЯЮЩИХ ВОЗДЕЙСТВИЙ НА ВЫХОДЕ НЕЧЕТКОГО РЕГУЛЯТОРА ПРИ ИДЕНТИЧНЫХ ТРЕУГОЛЬНЫХ ФУНКЦИЯХ ПРИНАДЛЕЖНОСТИ С УВЕЛИЧЕННЫМ НАКЛОНОМ И ТРЕМЯ ТЕРМАМИ

**В.И. Гостев, В.А. Неволько, В.И. Кашук**  
 Государственный университет  
 информационно-коммуникационных технологий  
 03110, Киев, ул. Соломенская, 7

*Получены аналитические выражения для управляющих воздействий на выходе нечеткого регулятора при идентичных треугольных функциях принадлежности с увеличенным наклоном и тремя термами*

В данной работе рассмотрим нечеткий регулятор, структурная схема которого подробно описана в [1]. На вход регулятора поступают ошибка системы  $\theta$ , скорость изменения (первая производная) ошибки  $\dot{\theta}$ , ускорение (вторая производная) ошибки  $\ddot{\theta}$ .

На универсальном множестве  $U=[0,1]$  заданы три нечетких подмножества, функции принадлежности (ФП) которых для каждой лингвистической величины определяются по формулам:

$$\mu_1(u) = \begin{cases} \frac{1-a-u}{1-a}, & 0 \leq u \leq 1-a; \\ 0, & 1-a \leq u \leq 1; \end{cases} \quad \mu_2(u) = \begin{cases} 0, & 0 \leq u \leq a; \\ \frac{u-a}{1-a}, & a \leq u \leq 1; \end{cases}$$

$$\mu_3(u) = \begin{cases} \frac{2(u-a)}{1-2a}, & a \leq u \leq 1/2; \\ \frac{2(1-a-u)}{1-2a}, & 1/2 \leq u \leq 1-a; \\ 0, & 0 \leq u \leq a \text{ и } 1-a \leq u \leq 1. \end{cases} \quad (1)$$

При поступлении на нечеткий регулятор в какой-то момент времени значений входных переменных  $\theta^*$ ,  $\dot{\theta}^*$  и  $\ddot{\theta}^*$  с шагом квантования  $h$  осуществляется пересчет входных переменных в переменные  $u_1^*$ ,  $u_2^*$ ,  $u_3^*$  на универсальном множестве  $U=[0,1]$  и расчет значений ФП для этих переменных (см. рис.1). Точками на универсальном множестве отмечены возможные для какого-то момента времени значения переменных  $u_1^*$ ,  $u_2^*$ ,  $u_3^*$ .

Для упрощения нормировки (пересчета значений сигналов в значения элементов единого универсального множества) диапазоны изменения входных и выходного сигналов (параметров нечеткого регулятора) принимаем симметричными:

$$\theta_{\max} = -\theta_{\min}; \quad \dot{\theta}_{\max} = -\dot{\theta}_{\min}; \quad \ddot{\theta}_{\max} = -\ddot{\theta}_{\min}; \quad m_{\max} = -m_{\min}.$$

Тогда формулы для нормировки (пересчета) принимают вид

$$\left. \begin{aligned} u_1^* &= -(\theta^* - \theta_{\min}) / (2\theta_{\min}); \\ u_2^* &= -(\dot{\theta}^* - \dot{\theta}_{\min}) / (2\dot{\theta}_{\min}); \\ u_3^* &= -(\ddot{\theta}^* - \ddot{\theta}_{\min}) / (2\ddot{\theta}_{\min}). \end{aligned} \right\} \quad (2)$$

Лингвистическое правило управления нечеткого регулятора формулируется в

виде:

**Если**  $(\theta^* = a_1^j)$  **и**  $(\dot{\theta}^* = a_2^j)$  **и**  $(\ddot{\theta}^* = a_3^j)$ , **то**  $(m^* = a_c^j)$ ,  $j = \overline{1,2}$ , (3)

где  $a_1^j$ ,  $a_2^j$  и  $a_3^j$  - лингвистические оценки ошибки, первой производной ошибки и второй производной ошибки, рассматриваемые как нечеткие терм-множества, определенные на универсальном множестве,  $j = \overline{1,2}$ ;  $a_c^j$  - лингвистические оценки управляющего воздействия на объект, выбираемые из терм-множества переменной  $m$ . Лингвистические оценки выбираются из терм-множеств лингвистических переменных  $\theta^*$ ,  $\dot{\theta}^*$ ,  $\ddot{\theta}^*$  и  $m^*$ :

$a_i^j \in \{ \text{отрицательная (1), положительная (2), близкая к нулю - нулевая (3)} \}$

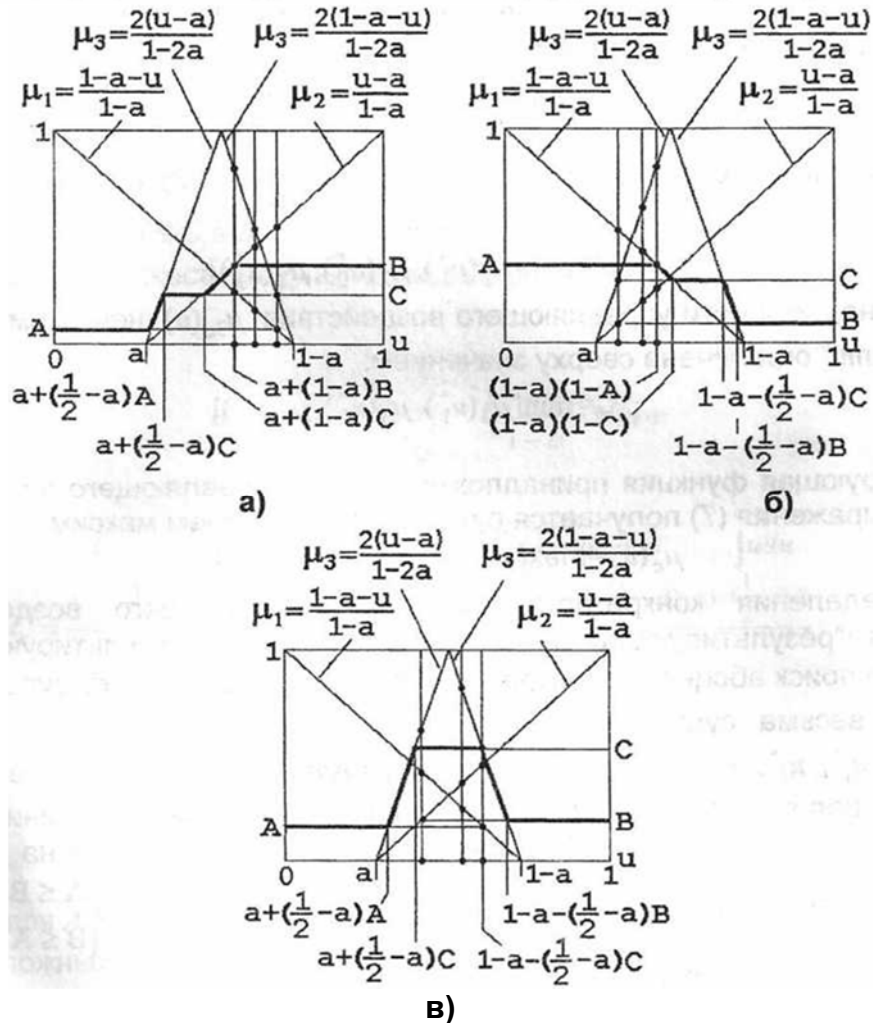


Рис. 1

Другими словами, все сигналы (определенные выше лингвистические переменные) характеризуются как отрицательные ( $j=1$ ), положительные ( $j=2$ ) или близкие к нулю ( $j=3$ ).

Функция принадлежности управляющего воздействия нечеткому множеству "отрицательная" определяется из системы нечетких логических уравнений (алгоритм Мамдани):

$$\mu_{1c}(u) = \mu_1(u_1) \wedge \mu_1(u_2) \wedge \mu_1(u_3). \quad (4)$$

Функция принадлежности управляющего воздействия нечеткому множеству “положительная” определяется из системы нечетких логических уравнений:

$$\mu_{2c}(u) = \mu_2(u_1) \wedge \mu_2(u_2) \wedge \mu_2(u_3). \quad (5)$$

Функция принадлежности управляющего воздействия нечеткому множеству “близкая к нулю” определяется из системы нечетких логических уравнений:

$$\mu_{3c}(u) = \mu_3(u_1) \wedge \mu_3(u_2) \wedge \mu_3(u_3). \quad (6)$$

Результирующая функция принадлежности для управляющего воздействия в соответствии с рабочим правилом ИР записывается в виде

$$\mu_c(u) = \mu_{1c}(u) \vee \mu_{2c}(u) \vee \mu_{3c}(u) \quad (7)$$

В выражениях (4)-(7)  $\wedge$  - логическое **и**,  $\vee$  - логическое **или**.

В соответствии с лингвистическими правилами управления функция принадлежности управляющего воздействия  $\mu_{1c}(u)$  нечеткому множеству “отрицательная” ограничена сверху значением:

$$A = \min[\mu_1(u_1^*), \mu_1(u_2^*), \mu_1(u_3^*)], \quad (8)$$

функция принадлежности управляющего воздействия  $\mu_{2c}(u)$  нечеткому множеству “положительная” ограничена сверху значением:

$$B = \min[\mu_2(u_1^*), \mu_2(u_2^*), \mu_2(u_3^*)]. \quad (9)$$

функция принадлежности управляющего воздействия  $\mu_{3c}(u)$  нечеткому множеству “близкая к нулю” ограничена сверху значением:

$$C = \min[\mu_3(u_1^*), \mu_3(u_2^*), \mu_3(u_3^*)] \quad (10)$$

Результирующая функция принадлежности для управляющего воздействия на основании выражения (7) получается путем формирования максимума

$$\mu_c(u) = \max[\mu_{1c}(u), \mu_{2c}(u), \mu_{3c}(u)]. \quad (11)$$

Для определения конкретного значения управляющего воздействия  $m^*$  формируется “результирующая фигура”, ограниченная результирующей ФП и производится поиск абсциссы “центра тяжести результирующей фигуры”  $u_c$ .

Отметим весьма существенный факт. Какие бы значения не принимали переменные  $u_1^*, u_2^*, u_3^*$  на универсальном множестве  $U = [0,1]$  в зависимости от соотношений величин А, В и С “результирующая фигура” может принимать только три конфигурации: при  $A \leq C \leq B$  первая конфигурация показана на рис.1,а; при  $A \geq C \geq B$

$A > C > B$  вторая конфигурация показана на рис. 1,б; при  $B \leq A \leq C$  третья конфигурация показана на рис.1,в.

Общая формула для определения абсциссы “центра тяжести результирующей фигуры” записывается в виде:

$$u_c = \frac{\int_0^1 u \mu(u) du}{\int_0^1 \mu(u) du}. \quad (12)$$

Абсцисса “центра тяжести результирующей фигуры” при  $A \leq C \leq B$  определяется по формуле

$$u_c = \frac{A \int_0^{a+(\frac{1}{2}-a)A} u du + 2 \int_{a+(\frac{1}{2}-a)A}^{a+(\frac{1}{2}-a)C} \frac{(u-a)}{1-2a} u du + C \int_{a+(\frac{1}{2}-a)C}^{a+(1-a)C} u du + \int_{a+(1-a)C}^{a+(1-a)B} \frac{u-a}{1-a} u du + B \int_{a+(1-a)B}^1 u du}{A \int_0^{a+(\frac{1}{2}-a)A} du + 2 \int_{a+(\frac{1}{2}-a)A}^{a+(\frac{1}{2}-a)C} \frac{(u-a)}{1-2a} du + C \int_{a+(\frac{1}{2}-a)C}^{a+(1-a)C} du + \int_{a+(1-a)C}^{a+(1-a)B} \frac{u-a}{1-a} du + B \int_{a+(1-a)B}^1 du} \quad (13)$$

їдє  $A \leq C \leq B$ .

После несложных вычислений находим:

$$u_c = \frac{\frac{B}{2} + \frac{a^2}{2}(A-B) + (\frac{a}{4} - \frac{a^2}{2})A^2 - (\frac{a}{2} - \frac{a^2}{2})B^2 + \frac{a}{4}C^2 + \frac{1}{6}[(\frac{1}{2}-a)^2 A^3 - (1-a)^2 B^3 + (\frac{3}{4}-a)C^3]}{B + a(A-B) + (\frac{1}{4} - \frac{a}{2})A^2 + (\frac{a}{2} - \frac{1}{2})B^2 + \frac{1}{4}C^2} \quad (14)$$

при  $A \leq C \leq B$ .

Абсцисса “центра тяжести результирующей фигуры” при  $A \geq C \geq B$  определяется по формуле

$$u_c = \frac{A \int_0^{(1-a)(1-A)} u du + \int_{(1-a)(1-A)}^{(1-a)(1-C)} \frac{1-a-u}{1-a} u du + C \int_{(1-a)(1-C)}^{(1-a)(\frac{1}{2}-a)C} u du + 2 \int_{(1-a)(\frac{1}{2}-a)C}^{(1-a)(\frac{1}{2}-a)B} \frac{1-a-u}{1-2a} u du + B \int_{(1-a)(\frac{1}{2}-a)B}^1 u du}{A \int_0^{(1-a)(1-A)} du + \int_{(1-a)(1-A)}^{(1-a)(1-C)} \frac{1-a-u}{1-a} du + C \int_{(1-a)(1-C)}^{(1-a)(\frac{1}{2}-a)C} du + 2 \int_{(1-a)(\frac{1}{2}-a)C}^{(1-a)(\frac{1}{2}-a)B} \frac{1-a-u}{1-2a} du + B \int_{(1-a)(\frac{1}{2}-a)B}^1 du} \quad (15)$$

при  $A \geq C \geq B$ .

После несложных вычислений находим:

$$u_c = \frac{\frac{A}{2} + (a - \frac{a^2}{2})(B-A) - \frac{1}{2}(1-a)^2 A^2 + (\frac{1}{4} - \frac{3a}{4} + \frac{a^2}{2})B^2 + \frac{1}{4}(1-a)C^2 + \frac{1}{6}[(1-a)^2 A^3 - (\frac{1}{2}-a)^2 B^3 - (\frac{3}{4}-a)C^3]}{A + a(B-A) + (\frac{1}{4} - \frac{a}{2})B^2 + (\frac{a}{2} - \frac{1}{2})A^2 + \frac{1}{4}C^2} \quad (16)$$

їдє  $A \geq C \geq B$ .

Абсцисса “центра тяжести результирующей фигуры” при  $A \leq B \leq C$  определяется по формуле

$$\begin{cases} A \leq B \leq C \\ B \leq A \leq C \end{cases}$$

$$u_c = \frac{A \int_0^{a+(\frac{1}{2}-a)A} u du + 2 \int_{a+(\frac{1}{2}-a)A}^{a+(\frac{1}{2}-a)C} \frac{(u-a)}{1-2a} u du + C \int_{a+(\frac{1}{2}-a)C}^{(1-a)-(\frac{1}{2}-a)C} u du + \int_{(1-a)-(\frac{1}{2}-a)C}^{(1-a)-(\frac{1}{2}-a)B} \frac{u-a}{1-a} u du + B \int_{(1-a)-(\frac{1}{2}-a)B}^1 u du}{A \int_0^{a+(\frac{1}{2}-a)A} du + 2 \int_{a+(\frac{1}{2}-a)A}^{a+(\frac{1}{2}-a)C} \frac{(u-a)}{1-2a} du + C \int_{a+(\frac{1}{2}-a)C}^{(1-a)-(\frac{1}{2}-a)C} du + 2 \int_{(1-a)-(\frac{1}{2}-a)C}^{(1-a)-(\frac{1}{2}-a)B} \frac{1-a-u}{1-2a} du + B \int_{(1-a)-(\frac{1}{2}-a)B}^1 du}$$

іде  $\begin{cases} A \leq B \leq C \\ B \leq A \leq C \end{cases}$ .

(17)

После несложных вычислений находим:

$$u_c = \frac{\frac{a^2}{2} A + (a - \frac{a^2}{2}) B + (\frac{1}{2} - a) C + (\frac{a}{4} - \frac{a^2}{2}) A^2 + (\frac{1}{4} - \frac{3a}{4} + \frac{a^2}{2}) B^2 - (\frac{1}{4} - \frac{a}{2}) C^2 + \frac{1}{6} (\frac{1}{2} - a)^2 (A^3 - B^3)}{C + a(A + B - 2C) + (\frac{1}{4} - \frac{a}{2})(A^2 + B^2 - 2C^2)}$$

при  $\begin{cases} A \leq B \leq C \\ B \leq A \leq C \end{cases}$ .

(18)

Полученное значение  $u_c$  затем преобразуется в значение управляющего воздействия на объект управления

$$m^* = m_{\min}(1 - 2u_c).$$

(19)

В качестве примера приведем следующие результаты расчетов.

При  $A=0,1, B=0,4, a=0,25, C=0,3$  получаем  $u_c = 0,616$ .

При  $A=0,4, B=0,1, a=0,25, C=0,3$  получаем  $u_c = 0,384$ .

При  $A=0,1, B=0,2, a=0,25, C=0,3$  получаем  $u_c = 0,549$ .

При  $A=0,2, B=0,1, a=0,25, C=0,3$  получаем  $u_c = 0,451$ .

Отметим, что при фиксированных  $A, B$  и  $a$  величина  $C$  имеет строго определенное значение. Если  $A \leq B$ , то величина  $C$  определяется из следующих соотношений:

$$\mu_1 = \frac{1-a-u^*}{1-a} = A; \quad u^* = (1-a)(1-A);$$

$$\mu_3 = C = \frac{2(1-a-u^*)}{1-2a} = \frac{2(1-a)A}{1-2a}.$$

Если  $A \geq B$ , то величина  $C$  определяется из следующих соотношений:

$$\mu_2 = \frac{u^* - a}{1-a} = B; \quad u^* = a + (1-a)B; \quad \mu_3 = C = \frac{2(u^* - a)}{1-2a} = \frac{2(1-a)B}{1-2a}.$$

***Литература***

[1] Гостев В. И. Синтез нечетких регуляторов систем автоматического управления. - К.: Издательство "Радиоаматор", 2005.-708 с.