

# СИНТЕЗ МОДАЛЬНОГО РЕГУЛЯТОРА ДЛЯ ОДНОРОДНОГО ЭЛЕМЕНТА С РАСПРЕДЕЛЕННЫМИ ПАРАМЕТРАМИ

О. О. Власова, А. В. Дылевский

Воронежский государственный университет

Поступила в редакцию 29.09.2015 г.

**Аннотация.** Решается задача построения регулятора для однородного элемента с распределенными параметрами, испытывающего продольные колебания. Для решения поставленной задачи применяется метод синтеза модальных регуляторов для объектов с мероморфной передаточной функцией.

**Ключевые слова:** объект с распределенными параметрами, передаточная функция, мероморфная функция, модальный регулятор, астатизм.

**Annotation.** The problem of constructing a controller for a homogeneous element with distributed parameters experiencing longitudinal oscillations is solved. To solve this problem the method of synthesis of modal controllers for plants with meromorphic transfer function is applied.

**Keywords:** distributed plant, transfer function, meromorphic function, modal controller, astatism.

## 1. МАТЕМАТИЧЕСКАЯ МОДЕЛЬ ОДНОРОДНОГО ЭЛЕМЕНТА С РАСПРЕДЕЛЕННЫМИ ПАРАМЕТРАМИ

Рассмотрим однородный элемент с распределенными параметрами, испытывающий продольные колебания [1]. Расчетная механическая схема однородного элемента с распределенными параметрами приведена на рис. 1.

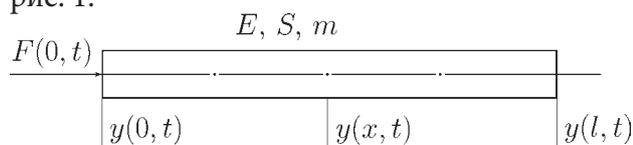


Рис. 1

Уравнение колебаний элемента имеет следующий вид:

$$\frac{\partial^2 y(x, t)}{\partial t^2} = a^2 \frac{\partial^2 y(x, t)}{\partial x^2}, \quad 0 < x < l, \quad t > 0, \quad (1)$$

где  $a^2 = ES/m$ ;  $S$  – площадь поперечного сечения элемента,  $E$  – модуль упругости элемента,  $m$  – масса элемента,  $l$  – длина элемента. Для любого сечения элемента  $0 \leq x \leq l$  в момент времени  $t = 0$  имеем начальные условия

$$y(x, t)|_{t=0} = \frac{\partial y(x, t)}{\partial t}|_{t=0} = 0. \quad (2)$$

К левому концу элемента приложена внешняя сила  $F(0, t)$ , а правый конец элемента свободен. Поэтому граничные условия можно записать следующим образом:

$$-ES \frac{\partial y(x, t)}{\partial x}|_{x=0} = F(0, t); \quad \frac{\partial y(x, t)}{\partial x}|_{x=l} = 0. \quad (3)$$

Введем в рассмотрение обозначение

$$u(t) = \frac{F(0, t)}{ES}.$$

В новых обозначениях граничные условия (3) имеют вид

$$\frac{\partial y(x, t)}{\partial x}|_{x=0} = -u(t); \quad \frac{\partial y(x, t)}{\partial x}|_{x=l} = 0. \quad (4)$$

## 2. ПЕРЕДАТОЧНАЯ ФУНКЦИЯ ОДНОРОДНОГО ЭЛЕМЕНТА

Рассмотрим далее прямой метод вычисления передаточной функции объекта управления. Применяя к задаче (1), (2), (4) преобразование Лапласа по временной переменной  $t$ , получаем следующую краевую задачу для обыкновенного дифференциального уравнения:

$$p^2 Y(x, p) = a^2 \frac{d^2 Y(x, p)}{dx^2}; \quad (5)$$

$$\left. \frac{dY(x, p)}{dx} \right|_{x=0} = -U(p), \quad \left. \frac{dY(x, p)}{dx} \right|_{x=l} = 0. \quad (6)$$

Общее решение однородного дифференциального уравнения (5) имеет вид

$$Y(x, p) = A(p)e^{-px/a} + B(p)e^{px/a}, \quad (7)$$

где  $A(p)$  и  $B(p)$  – некоторые функции комплексного переменного  $p$ , определяемые граничными условиями (6). Найдем функции  $A(p)$  и  $B(p)$ . С этой целью подставляем

$$\frac{dY(x, p)}{dx} = \frac{p}{a} (B(p)e^{px/a} - A(p)e^{-px/a})$$

в условия (6). Тогда получаем систему уравнений

$$\begin{cases} -U(p) = \frac{p}{a} (B(p) - A(p)), \\ 0 = \frac{p}{a} (B(p)e^{pl/a} - A(p)e^{-pl/a}), \end{cases}$$

из которой находим

$$A(p) = \frac{ae^{pl/a}}{2p \operatorname{sh}(pl/a)} U(p),$$

$$B(p) = \frac{ae^{-pl/a}}{2p \operatorname{sh}(pl/a)} U(p).$$

Подставляя найденные значения  $A(p)$  и  $B(p)$  в формулу (7), после элементарных преобразований получаем передаточную функцию рассматриваемого элемента

$$Y(x, p) = \frac{a \operatorname{ch}(p(x-l)/a)}{p \operatorname{sh}(pl/a)} U(p) = W(x, p)U(p). \quad (8)$$

Очевидно, что  $W(x, p)$  является мероморфной функцией [2], имеющей полюсы на мнимой оси

$$p_n = \frac{\pi n a}{l} j, \quad j^2 = -1, \quad n \in \mathbb{Z}. \quad (9)$$

Если выходной сигнал однородного элемента с распределенными параметрами рассматривается при  $x=l$ , то передаточная функция рассматриваемого элемента имеет вид

$$W(p) = W(l, p) = \frac{k}{p \operatorname{sh} \tau p}. \quad (10)$$

Здесь  $k = a$  и  $\tau = l/a$ .

### 3. СИНТЕЗ МОДАЛЬНОГО РЕГУЛЯТОРА

Рассмотрим теперь задачу построения модального регулятора для однородного механического элемента с распределенными параметрами, испытывающего продольные колебания, передаточная функция которого определяется формулой (10). Структурная схема системы автоматического управления представлена на рис. 2.

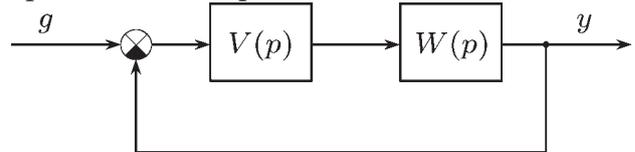


Рис. 2

Воспользуемся методом синтеза модальных регуляторов для объектов с мероморфной передаточной функцией [3]. В данном случае числитель и знаменатель передаточной функции имеют соответственно вид

$$B(p) = k, \quad A(p) = p \operatorname{sh} \tau p. \quad (11)$$

Пусть распределение полюсов передаточной функции  $\Phi(p)$  замкнутой системы задается целой функцией

$$D(p) = (\tau p + \beta) \operatorname{sh}^2(\tau p + \lambda), \quad (12)$$

где  $\beta > 0$  и  $\lambda > 0$  – некоторые произвольные действительные числа.

Так целая функция  $A(p)$  имеет своими нулями (9) и  $D(p)$  определяется равенством (12), то после элементарных преобразований получаем передаточную функцию регулятора

$$V(p) = \frac{(\tau p + \beta) \operatorname{sh}^2 \lambda + \beta \operatorname{sh}^2 2\lambda \operatorname{sh} \tau p}{k((\tau p + \beta) \operatorname{sh}(\tau p + 2\lambda) - \beta \operatorname{sh} 2\lambda)}.$$

Поэтому передаточная функция замкнутой системы управления определяется следующим равенством:

$$\begin{aligned} \Phi(p) &= \frac{W(p)V(p)}{1 + W(p)V(p)} = \\ &= \frac{(\tau p + \beta) \operatorname{sh}^2 \lambda + \beta \operatorname{sh}^2 2\lambda \operatorname{sh} \tau p}{(\tau p + \beta) \operatorname{sh}^2(\tau p + \lambda)}. \end{aligned}$$

Нетрудно проверить, что синтезированная система управления имеет астатизм 1-го порядка.

**СПИСОК ЛИТЕРАТУРЫ**

1. *Рассудов Л. Н., Мядзель В. Н.* Электроприводы с распределенными параметрами механических элементов. – Л. : Энергоатомиздат, Ленингр. отд-ние, 1987. – 144 с.

2. *Лаврентьев М. А., Шабат Б. В.* Методы теории функций комплексного переменного. – М. : Наука, 1987. – 688 с.

3. *Dylevskii A. V.* Constructing modal control systems for plants with meromorphic transfer function // *Journal of computer and system sciences international.* – 2008. – Vol. 47, No. 4. – p. 346–351.

**Власова Ольга Олеговна** – аспирантка кафедры технической кибернетики и автоматического регулирования факультета прикладной математики, информатики и механики Воронежского государственного университета, г. Воронеж, Российская Федерация.  
E-mail: vlasovamath@gmail.com

**Vlasova Olga Olegovna** – Post-graduate student of the Department of technical cybernetics and automatic control, the Faculty of applied mathematics, information science, and mechanics at Voronezh State University, Voronezh, Russian Federation  
E-mail: vlasovamath@gmail.com

**Дылевский Александр Вячеславович** – профессор кафедры технической кибернетики и автоматического регулирования факультета прикладной математики, информатики и механики Воронежского государственного университета, доктор технических наук, г. Воронеж, Российская Федерация.  
E-mail: nefta@yandex.com

**Dylevskii Alexander Vyacheslavovich** – Professor of the Department of technical cybernetics and automatic control, the Faculty of applied mathematics, information science, and mechanics at Voronezh State University, Doctor of engineering sciences, Voronezh, Russian Federation.  
E-mail: nefta@yandex.com