

К ВОПРОСУ О СТРУКТУРНЫХ ПРЕОБРАЗОВАНИЯХ ЛИНЕЙНЫХ СИСТЕМ АВТОМАТИЧЕСКОГО РЕГУЛИРОВАНИЯ С ПЕРЕМЕННЫМИ ПАРАМЕТРАМИ

МАЛАШЕНКО В. М.

Кафедра автоматизации Будапештского Технического Университета

Поступило: 8 ноября 1974

Представлено проф. Ф. Чаки

1. Введение

В практике анализа и синтеза линейных систем автоматического регулирования с переменными параметрами большое распространение получили методы моделирования таких систем на аналоговых и цифровых вычислительных машинах. Известно, что линейная система автоматического регулирования с переменными параметрами имеет две основные формы описания: или в виде одного дифференциального уравнения с переменными коэффициентами, выражающего связь между «выходом» системы $y(t)$ и «входом» $\vartheta(t)$, то есть в виде

$$\frac{d^n y(t)}{dt^n} + \sum_{i=0}^{n-1} \alpha_i(t) \frac{d^i y(t)}{dt^i} = \sum_{i=0}^n \beta_i(t) \frac{d^i \vartheta(t)}{dt^i}, \quad t_0 \leq t < +\infty \quad (1.1)$$

с начальными условиями

$$\left. \frac{d^i y(t)}{dt^i} \right|_{t=t_0} = y_{i0} = \text{const}, \quad i = 0, 1, \dots, n-1, \quad (1.2)$$

или в векторно-матричной дифференциальной форме (форме Коши)

$$\left. \begin{aligned} \frac{dx(t)}{dt} &= A(t)x(t) + B(t)\vartheta(t) \\ y(t) &= C(t)x(t) + D(t)\vartheta(t) \end{aligned} \right\} \quad (1.3)$$

с начальными условиями

$$x(t_0) = x_0 = \text{const} \quad (1.4)$$

В (1.3) $A(t)$ и $B(t)$ матрицы размера $(n \times n)$, $X(t)$ и $\vartheta(t)$ векторы-столбцы, а $C(t)$ и

$D(t)$ векторы-строки, то есть

$$A(t) = \begin{bmatrix} a_{11}(t) & \dots & a_{1n}(t) \\ \vdots & \ddots & \vdots \\ a_{n1}(t) & \dots & a_{nn}(t) \end{bmatrix}; \quad B(t) = \begin{bmatrix} b_{11}(t) & \dots & b_{1n}(t) \\ \vdots & \ddots & \vdots \\ b_{n1}(t) & \dots & b_{nn}(t) \end{bmatrix}; \quad x(t) = \begin{bmatrix} x_1(t) \\ \vdots \\ x_n(t) \end{bmatrix}; \quad \vartheta(t) = \begin{bmatrix} \vartheta_1(t) \\ \vdots \\ \vartheta_n(t) \end{bmatrix};$$

$$C(t) = [C_1(t), \dots, C_n(t)]; \quad D(t) = [d_n(t), \dots, d(t)]$$

Вектор $X(t)$ носит название вектора состояния системы, а его координаты $X_i(t)$ ($i = 1, 2, \dots, n$) носят название переменных состояния.

Для целей моделирования более предпочтительным является описание системы в форме (1.3), так как например: при моделировании системы на АВМ нежелательно использовать дифференциаторы, которые являются устройствами, «притягивающими» шумы. Поэтому возникает проблема разработки методов, позволяющих от описания системы в виде (1.1) переходить к эквивалентному описанию этой же системы в виде (1.3).

Данной проблеме уделяется внимание в работе [2]. Метод, предложенный в этой работе, состоит в том, что по уравнению (1.1) составляется структурная схема, содержащая дифференциаторы и интеграторы, и указывается приём переноса одного дифференциатора через цепь интеграторов. В результате получается структурная схема, содержащая на один дифференциатор меньше. В случае $\beta_\mu(t) \neq 0$ [$\mu = \max(1, 2, \dots, n)$] в правой части (1.1), этот приём применяется μ -раз. Так как на каждом шаге применения этого метода требуется новый пересчёт всех коэффициентов системы, то при достаточно большом μ применение этого метода связано с громоздкой вычислительной работой. С точки зрения техники моделирования на АВМ это также довольно громоздкий метод, так как требуется большое количество интеграторов. Эти трудности отмечают и авторы [2].

В настоящей работе предлагаются другие алгоритмы перехода от описания (1.1) к описанию (1.3). Алгоритмы получены на основе развития метода, рассмотренного в [1]. Сущность метода состоит в следующем: предполагается, что в некотором пространстве состояний система, описываемая (1.1), описывается уравнением (1.3). Причём заметим, что так как «вход» системы есть скаляр $\vartheta(t)$, то $B(t)$ матрица-столбец, а $D(t)$ скалярная функция. Из (1.3) находятся производные $y^{(i)}(t)$ ($i = 0, 1, \dots, n$). Производные до $(n-1)$ -го порядка включительно подставляются в уравнение (1.1) и таким образом выражается n -я производная $y(t)$. Эту производную приравнивают соответствующей производной, полученной из (1.3). Приравнивая соответствующие выражения при соответствующих координатах $X_i(t)$ и $\vartheta^{(j)}(t)$ получаем $2n + 1$ уравнений относительно неизвестных переменных элементов матриц $A(t)$, $B(t)$, $C(t)$ и $D(t)$. Так как этих неизвестных будет $(n + 1)^2$, то можно предположить, что решение этой задачи не обладает однозначностью, следовательно n^2 неизвестных можно задавать в некоторой степени произволь-

ным образом. Ограничения, накладываемые на произвол выбора, содержатся в получении непротиворечивой системы уравнений.

В [1] рассматривается случай, когда

$$A(t) = \begin{bmatrix} 0 & 1 & \dots & 0 \\ 0 & 0 & \dots & 0 \\ \vdots & \vdots & \dots & \vdots \\ 0 & 0 & \dots & 1 \\ a_1(t) & a_2(t) & \dots & a_n(t) \end{bmatrix}; \quad B(t) = \begin{bmatrix} b_1(t) \\ \vdots \\ b_n(t) \end{bmatrix};$$

$$C(t) = [1, 0, \dots, 0]; \quad D(t) = b_0(t),$$

где неизвестные коэффициенты находятся по следующим формулам:

$$a_i(t) = -\alpha_{i-1}(t), \quad i = 1, 2, \dots, n;$$

$$b_0(t) = \beta_n(t)$$

$$b_k(t) = \beta_{n-k}(t) - \sum_{e=0}^{k-1} \alpha_{n-1-e}(t) \sum_{m=0}^{k-1-e} \binom{n-k+m}{n-k}$$

$$\frac{d^m}{dt^m} [b_{k-m-e-1}(t)] - \sum_{m=1}^k \binom{n-k+m}{n-k} \frac{d^m}{dt^m} [b_{k-m}(t)],$$

$$k = 1, 2, \dots, n;$$

здесь и далее $\binom{i}{j} = \frac{i!}{j!(i-j)!}$ — биномиальные коэффициенты.

Структурная схема для этого случая приведена на рис. 1.

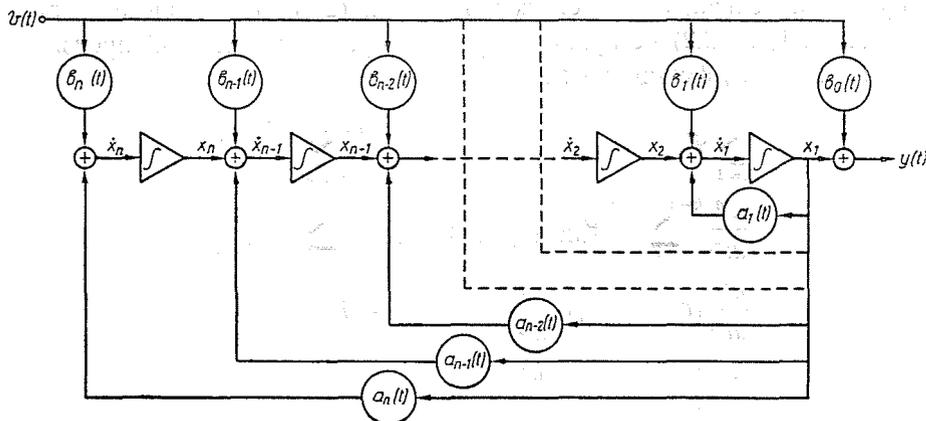


Рис. 1

2. Структурные преобразования линейных систем с переменными параметрами

АЛГОРИТМ 1

Пусть система регулирования задана в виде (1.1) с начальными условиями (1.2). В (1.3) положим, что неизвестные матрицы имеют следующий вид:

$$A(t) = \begin{bmatrix} a_1(t) & 1 & 0 & \dots & 0 \\ a_2(t) & 0 & 1 & \dots & 0 \\ \vdots & \vdots & \vdots & \ddots & \vdots \\ a_{n-1}(t) & 0 & 0 & \dots & 1 \\ a_n(t) & 0 & 0 & \dots & 0 \end{bmatrix}, \quad B(t) = \begin{bmatrix} b_1(t) \\ b_2(t) \\ \vdots \\ b_{n-1}(t) \\ b_n(t) \end{bmatrix}, \quad \begin{aligned} C(t) &= [1, 0, \dots, 0], \\ D(t) &= b_0(t), \end{aligned}$$

то есть, уравнения состояния выглядят следующим образом

$$\left. \begin{aligned} \frac{dx_1(t)}{dt} &= a_1(t)x_1(t) + x_2(t) + b_1(t)\vartheta(t) \\ \frac{dx_2(t)}{dt} &= a_2(t)x_1(t) + x_3(t) + b_2(t)\vartheta(t) \\ &\vdots \\ \frac{dx_{n-1}(t)}{dt} &= a_{n-1}(t)x_1(t) + x_n(t) + b_{n-1}(t)\vartheta(t) \\ \frac{dx_n(t)}{dt} &= a_n(t)x_1(t) + b_n(t)\vartheta(t) \end{aligned} \right\} \quad (2.1)$$

$$y(t) = x_1(t) + b_0(t)\vartheta(t). \quad (2.2)$$

Структурная схема, соответствующая (2.1) и (2.2), представлена на рис. 2.

Из (2.1) и (2.2) нетрудно получить выражение для k -й производной ($k = 1, 2, \dots, n$) функции $y(t)$.

$$\begin{aligned} \frac{d^k y(t)}{dt^k} &= \sum_{i=1}^k \Psi_{[i]k-i}(t) x_i(t) + x_{k+1}(t) + \sum_{j=0}^{k-2} \left\{ \sum_{m=0}^{k-2-j} \binom{j+m}{j} \right. \\ &\quad \left. \frac{d^m}{dt^m} \sum_{i=1}^{k-1-j-m} \Psi_{[i]k-1-j-m-i}(t) b_i(t) + \sum_{m=0}^{k-j} \binom{j+m}{j} \right. \\ &\quad \left. \frac{d^m}{dt^m} [b_{k-m-j}(t)] \right\} \frac{d^j \vartheta(t)}{dt^j} + \left[b_1(t) + k \frac{db_0(t)}{dt} \right] \\ &\quad \frac{d^{k-1} \vartheta(t)}{dt^{k-1}} + b_0(t) \frac{d^k \vartheta(t)}{dt^k}, \end{aligned} \quad (2.3)$$

$$(k = 1, 2, \dots, n-1)$$

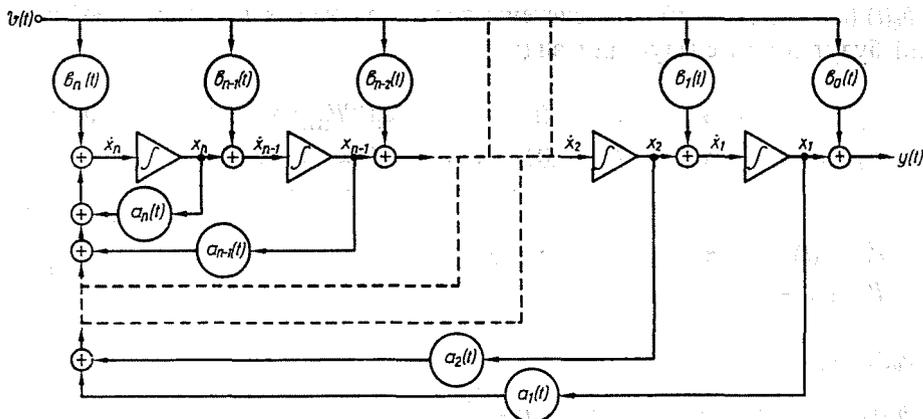


Рис. 2

где вспомогательные функции

$$\Psi_{[1]k-1}(t) = \frac{d\Psi_{[1]k-2}(t)}{dt} + \sum_{i=1}^{k-1} a_i(t) \Psi_{[1]k-1-i}(t) + a_k(t) \quad (2.4)$$

$$\Psi_{[e]k-e}(t) = \Psi_{[e-1]k-e}(t) + \frac{d\Psi_{[e]k-e-1}(t)_1}{dt}, \quad e = 2, 3, \dots, k-1; \quad (2.5)$$

с условием, что

$$\Psi_{[m]0}(t) = a_1(t), \quad m = 1, 2, \dots, n. \quad (2.6)$$

А n -я производная функции

$$\begin{aligned} \frac{d^n y(t)}{dt^n} &= \sum_{i=1}^n \Psi_{[i]n-i}(t) x_i(t) + \sum_{j=0}^{n-2} \left\{ \sum_{m=0}^{n-2-j} \binom{j+m}{j} \frac{d^m}{dt^m} \right. \\ &\quad \left. \sum_{i=1}^{n-1-j-m} \Psi_{[i]n-1-j-m-i}(t) b_i(t) + \right. \\ &\quad \left. \sum_{m=0}^{n-1} \binom{j+m}{j} \frac{d^m}{dt^m} [b_{n-m-j}(t)] \right\} \frac{d^j \vartheta(t)}{dt^j} \\ &+ \left[b_1(t) + n \frac{db_0(t)}{dt} \right] \frac{d^{n-1} \vartheta(t)}{dt^{n-1}} + b_0(t) \frac{d^n \vartheta(t)}{dt^n}. \end{aligned} \quad (2.7)$$

В (2.7) все вспомогательные функции $\Psi_{[i]n-i}(t)$ ($i = 1, 2, \dots, n$) определяются также по формулам (2.4), (2.5) и (2.6), только вместо K берётся n .

Если теперь в (1.1) подставить (2.3) и приравнять (2.7), то получим следующие системы уравнений для определения неизвестных $a_i(t)$ ($i = 1, 2, \dots, n$)

После определения всех функций таблицы (2.10), используя (2.8) и (2.4) найдём коэффициенты $a_k(t)$ ($k = 1, 2, \dots, n$).

$$\left. \begin{aligned} a_1(t) &= -\alpha_{n-1}(t) \\ a_k(t) &= \Psi_{[1]k-1}(t) - \frac{d\Psi_{[1]k-2}(t)}{dt} - \sum_{i=1}^{k-1} a_i(t) \Psi_{[1]k-1-i}(t), \quad k = 2, 3, \dots, n. \end{aligned} \right\} (2.12)$$

а $b_k(t)$ ($k = 0, 1, \dots, n$) находим из (2.9).

Начальные условия для (2.1) определяются из (2.3) при $t = t_0$

$$\left. \begin{aligned} x_1(t_0) &= y_{0,0} - b_0(t_0) \vartheta(t_0) \\ x_{k+1}(t_0) &= y_{k,0} - \sum_{i=1}^k \Psi_{[i]k-1}(t_0) x_i(t_0) - b_0(t_0) \left. \frac{d^k \vartheta(t)}{dt^k} \right|_{t=t_0} - \\ &\quad - \left[b_1(t) + k \frac{db_0(t)}{dt} \right] \left. \frac{d^{k-1} \vartheta(t)}{dt^{k-1}} \right|_{t=t_0} - \sum_{j=0}^{k-2} \left[\sum_{m=0}^{k-2-j} \binom{j+m}{j} \right. \\ &\quad \left. \frac{d^m}{dt^m} \sum_{i=1}^{k-1-j-m-1} \Psi_{[i]k-1-j-m-1}(t) b_i(t) + \sum_{m=0}^{k-j} \binom{j+m}{j} \right. \\ &\quad \left. \frac{d^m}{dt^m} [b_{k-m-j}(t)] \right] \left. \frac{d^j \vartheta(t)}{dt^j} \right|_{t=t_0}, \\ &\quad (k = 1, 2, \dots, n-1). \end{aligned} \right\} (2.13)$$

Из всего вышесказанного вытекает следующий алгоритм нахождения неизвестных коэффициентов (2.1) и (2.2), по уравнению (1.1):

1. Составляется таблица (2.10) неизвестных функций $\Psi_{[i]j}(t)$ ($i, j = 1, 2, \dots, n-1$) и эти функции находятся по рекуррентным формулам (2.11) и формулам (2.8), с учётом (2.6).

2. По формулам (2.12) определяем $a_k(t)$, ($k = 1, 2, \dots, n$).

3. По формулам (2.9) определяем $B_k(t)$, ($k = 0, 1, \dots, n$).

4. Начальные условия для (2.1) определяются из (2.13).

ПРИМЕР

Пусть имеется система 2-го порядка, описываемая уравнением

$$\frac{d^2 y(t)}{dt^2} + \alpha_1(t) \frac{dy(t)}{dt} + \alpha_0(t) y(t) = \beta_2(t) \frac{d^2 \vartheta(t)}{dt^2} + \beta_1(t) \frac{d\vartheta(t)}{dt} + \beta_0(t) \vartheta(t) \quad (2.14)$$

с начальными условиями:

$$\left. \frac{dy(t)}{dt} \right|_{t=t_0} = y_{10}; \quad y(t_0) = y_{00}.$$

Эта система будет описываться следующей системой дифференциальных уравнений:

$$\left. \begin{aligned} \frac{dx_1(t)}{dt} &= a_1(t)x_1(t) + x_2(t) + b_1(t)\vartheta(t) \\ \frac{dx_2(t)}{dt} &= a_2(t)x_1(t) + b_2(t)\vartheta(t) \end{aligned} \right\} \quad (2.15)$$

$$y(t) = x_1(t) + b_0(t)\vartheta(t) \quad (2.16)$$

Для определения неизвестных коэффициентов в (2.15) и в (2.16) поступаем по найденному алгоритму. В этом случае таблица (2.10) будет состоять из одной функции $\Psi_{[1]1}(t)$.

Так как $a_1(t) = -\alpha_1(t)$, то из (2.8)

$$\Psi_{[1]1}(t) = -\alpha_1(t)a_1(t) - \alpha_0(t) = \alpha_1^2(t) - \alpha_0(t)$$

Далее по формуле (2.12)

$$a_2(t) = \Psi_{[1]1}(t) - \frac{da_1(t)}{dt} - a_1^2(t) = \frac{d\alpha_1(t)}{dt} - \alpha_0(t)$$

и из формул (2.9)

$$b_0(t) = \beta_2(t); \quad b_1(t) = \beta_1(t) - \alpha_1(t)\beta_2(t) - 2\frac{d\beta_2(t)}{dt};$$

$$b_2(t) = \beta_0(t) - \alpha_0(t)\beta_2(t) + \frac{d^2\beta_2(t)}{dt^2} + \beta_2(t)\frac{d\alpha_1(t)}{dt}.$$

Используя формулы (2.13), находим начальные условия для (2.15).

$$x_1(t_0) = y_{00} - \beta_2(t_0)\vartheta(t_0)$$

$$x_2(t_0) = y_{10} + \alpha_1(t_0)[\beta_2(t_0)\vartheta(t_0) - y_{00}] +$$

$$+ \left[\frac{d\beta_2(t)}{dt} + \alpha_1(t)\beta_2(t) - \beta_1(t) \right]_{t=t_0} - \beta_2(t) \frac{d\vartheta(t)}{dt} \Big|_{t=t_0}.$$

АЛГОРИТМ 2

Теперь в (1.3) положим, что неизвестные матрицы имеют следующий вид:

$$A(t) = \begin{bmatrix} a_1(t) & 1 & 0 & \dots & 0 \\ a_2(t) & 0 & 1 & \dots & 0 \\ \vdots & \vdots & \vdots & \vdots & \vdots \\ a_{n-1}(t) & 0 & 0 & \dots & 1 \\ a_n(t) & 0 & 0 & \dots & 0 \end{bmatrix}; \quad B(t) = \begin{bmatrix} 0 \\ 0 \\ \vdots \\ 0 \\ 1 \end{bmatrix}; \quad C(t) = [C_1(t), C_2(t), \dots, C_n(t)]; \quad D(t) = b_0(t).$$

где неизвестные вспомогательные функции $\Psi_{[il]}(t)$ определяются следующими соотношениями:

$$\Psi_{[1]k}(t) = \frac{d\Psi_{[1]k-1}(t)}{dt} + \sum_{r=1}^n a_r(t) \Psi_{[r]k-1}(t) \quad (2.20)$$

$$\Psi_{[e]k}(t) = \Psi_{[e-1]k-1}(t) + \frac{d\Psi_{[e]k-1}(t)}{dt}, \quad l = 2, 3, \dots, n. \quad (2.21)$$

с учётом того, что

$$\Psi_{[m]0}(t) = C_m(t), \quad m = 1, 2, \dots, n \quad (2.22)$$

Как и в предыдущем случае, подставляем (1.19) в (1.1), получим следующую систему уравнений, которая после некоторых простых преобразований будет выглядеть следующим образом (для удобства рассуждений разобьём нашу полученную систему на две части):

$$\Psi_{[in]}(t) = - \sum_{v=0}^{n-1} \alpha_v(t) \Psi_{[iv]}(t), \quad i = 1, 2, \dots, n \quad (2.23)$$

$$b_0(t) = \beta_n(t)$$

$$\Psi_{[n]0}(t) = C_n(t) = \beta_{n-1}(t) - \alpha_{n-1}(t)b_0(t) - n \frac{db_0(t)}{dt}$$

$$\left. \begin{aligned} \Psi_{[n]i}(t) &= \beta_{n-1-i}(t) - \alpha_{n-1-i}(t)b_0(t) - \binom{n}{i+1} \frac{d^{i+1}}{dt^{i+1}} [b_0(t)] - \\ &- \sum_{m=1}^i \binom{n+m-i-1}{n-i-1} \frac{d^m}{dt^m} [\Psi_{[n]i-m}(t)] - \sum_{l=0}^{i-1} \alpha_{i+n-l}(t) \\ &\left\{ \sum_{j=0}^l \binom{n+j-i-1}{n-i-1} \frac{d^j}{dt^j} [\Psi_{[n]i-j}(t)] + \binom{n+l-i}{l+1} \frac{d^{l+1}}{dt^{l+1}} [b_0(t)], \right. \\ &i = 1, 2, \dots, n-1. \end{aligned} \right\} \quad (2.24)$$

Из (2.24) определим функции $\Psi_{[n]i}(t)$ ($i = 1, 2, \dots, n-1$). Функцию $\Psi_{[n]n}(t)$, определим, используя (2.23)

$$\Psi_{[n]n}(t) = - \sum_{v=0}^{n-1} \alpha_v(t) \Psi_{[n]v}(t). \quad (2.25)$$

Для вычисления остальных вспомогательных функций $\Psi_{[q]s}(t)$ ($s = 0, 1, \dots, n; q = 2, 3, \dots, n$) воспользуемся соотношениями (2.21), (2.22) и (2.23). Легко видеть, что эти неизвестные вспомогательные функции будут определять-

ся следующими рекуррентными соотношениями:

$$\left. \begin{aligned} \Psi_{[q-1]s}(t) &= \Psi_{[q]s+1}(t) - \frac{d\Psi_{[q]s}(t)}{dt}, \quad s = 0, 1, \dots, n-1 \\ \Psi_{[q-1]n}(t) &= - \sum_{v=0}^{n-1} \alpha_v(t) \Psi_{[q-1]v}(t), \\ q &= n, n-1, \dots, 3, 2. \end{aligned} \right\} (2.26)$$

Естественно, что при этом, учитывая (2.22), мы определим все коэффициенты $C_k(t)$ ($k = 1, 2, \dots, n$). Коэффициенты $a_r(t)$ ($r = 1, 2, \dots, n$) определяются из системы уравнений, которая получается с помощью (2.20)

$$\sum_{r=1}^n a_r(t) \Psi_{[r]k-1}(t) = \Psi_{[1]k}(t) - \frac{d\Psi_{[1]k-1}(t)}{dt}, \quad k = 1, 2, \dots, n. \quad (2.27)$$

Система (2.27) линейная алгебраическая система, относительно неизвестных $a_r(t)$ ($r = 1, 2, \dots, n$), которую можно решить обычными методами линейной алгебры, например методом Гаусса.

Начальные условия для (2.17) определяются из соотношений (2.18) и (2.19):

$$\left. \begin{aligned} \sum_{m=1}^n C_m(t_0) x_m(t_0) &= y_{00} - b_0(t_0) \vartheta(t_0) \\ \sum_{m=1}^n \Psi_{[m]k}(t_0) x_m(t_0) &= y_{k0} - \sum_{j=0}^{k-1} \left\{ \sum_{e=0}^{k-1-j} \binom{j+l}{j} \frac{d^l}{dt^l} [\Psi_{[n]k-1-j-l}(t)] + \right. \\ &\quad \left. + \binom{k}{j} \frac{d^{k-j}}{dt^{k-j}} [b_0(t)] \right\} \frac{d^j \vartheta(t)}{dt^j} \Big|_{t=t_0} - \left[b_0(t) \frac{d^k \vartheta(t)}{dt^k} \right]_{t=t_0}, \\ (k &= 1, 2, \dots, n-1) \end{aligned} \right\} (2.28)$$

Таким образом, для нахождения неизвестных коэффициентов в (2.17) и в (2.18) по уравнению (1.1), поступаем следующим образом:

1. Коэффициент $b_0(t) = \beta_n(t)$.
2. Из (2.24) и (2.25) определяются функции $\Psi_{[n]i}(t)$, $i = 0, 1, \dots, n$.
3. По рекуррентным формулам (2.26) определяются функции $\Psi_{[q]s}(t)$, ($s = 0, 1, \dots, n$) ($q = n, n-1, \dots, 3, 2$), при этом учитывая и коэффициенты $C_k(t)$ ($k = 1, 2, \dots, n$).
4. Коэффициенты $a_r(t)$ ($r = 1, 2, \dots, n$) определяются из системы (2.27).
5. Начальные условия для (2.17) определяются из системы (2.28).

ПРИМЕР

Рассмотрим систему 2-го порядка ($n=2$), то есть

$$\frac{d^2 y(t)}{dt^2} + \alpha_1(t) \frac{dy(t)}{dt} + \alpha_0(t) y(t) = \beta_2(t) \frac{d^2 \vartheta(t)}{dt^2} + \beta_1(t) \frac{d\vartheta(t)}{dt} + \beta_0(t) \vartheta(t) \quad (2.29)$$

$$\left. \frac{dy(t)}{dt} \right|_{t=t_0} = y_{10}, \quad y(t_0) = y_{00} \quad (2.30)$$

Тогда по формулам (2.24) и (2.25)

$$\left. \begin{aligned} b_0(t) &= \beta_2(t), \\ \Psi_{[2]0}(t) &\equiv C_2(t) = \beta_1(t) - \alpha_1(t) b_0(t) - 2 \frac{db_0(t)}{dt}, \\ \Psi_{[2]1}(t) &= \beta_0(t) - \alpha_0(t) b_0(t) - \frac{d\Psi_{[2]0}(t)}{dt} - \frac{d^2 b_0(t)}{dt^2} - \\ &\quad - \alpha_1(t) \left[\Psi_{[2]0}(t) + \frac{db_0(t)}{dt} \right], \\ \Psi_{[2]2}(t) &= -\alpha_1(t) \Psi_{[2]1}(t) - \alpha_0(t) \Psi_{[2]0}(t). \end{aligned} \right\} \quad (2.31)$$

По формулам (2.26), где ($q = 2$)

$$\left. \begin{aligned} \Psi_{[1]0}(t) &\equiv C_1(t) = \Psi_{[2]1}(t) - \frac{d\Psi_{[2]0}(t)}{dt} \\ \Psi_{[1]1}(t) &= \Psi_{[2]2}(t) - \frac{d\Psi_{[2]1}(t)}{dt} \\ \Psi_{[1]2}(t) &= -\alpha_1(t) \Psi_{[1]1}(t) - \alpha_0(t) \Psi_{[1]0}(t) \end{aligned} \right\} \quad (2.32)$$

Из (2.31) и (2.32) получаем

$$\begin{aligned} b_0(t) &= \beta_2(t) \\ \Psi_{[2]0}(t) &\equiv C_2(t) = \beta_1(t) - \alpha_1(t) \beta_2(t) - 2 \frac{d\beta_2(t)}{dt} \\ \Psi_{[2]1}(t) &= \beta_0(t) + \beta_2(t) [\alpha_1^2(t) - \alpha_0(t)] + \alpha_1(t) \left[\frac{d\beta_2(t)}{dt} - \beta_1(t) \right] - \\ &\quad - \frac{d\beta_1(t)}{dt} + \frac{d}{dt} [\alpha_1(t) \beta_2(t)] + \frac{d^2 \beta_2(t)}{dt^2} \end{aligned}$$

$$\begin{aligned} \Psi_{[2]2}(t) = & -\alpha_1(t) \left\{ \beta_0(t) + \beta_2(t) [\alpha_1^2(t) - 2\alpha_0(t)] + \alpha_1(t) \left[\frac{d\beta_2(t)}{dt} - \beta_1(t) \right] - \right. \\ & - \frac{d\beta_1(t)}{dt} + \frac{d}{dt} [\alpha_1(t) \beta_2(t)] + \frac{d^2 \beta_2(t)}{dt^2} \left. \right\} - \\ & - \alpha_0(t) \left[\beta_1(t) - 2 \frac{d\beta_2(t)}{dt} \right]; \end{aligned}$$

$$\begin{aligned} \Psi_{[1]0}(t) \equiv C_1(t) = & \beta_0(t) + \beta_2(t) [\alpha_1^2(t) - \alpha_0(t)] + \alpha_1(t) \left[\frac{d\beta_2(t)}{dt} - \beta_1(t) \right] - \\ & - 2 \frac{d\beta_1(t)}{dt} + 2 \frac{d}{dt} [\alpha_1(t) \beta_2(t)] + 3 \frac{d^2 \beta_2(t)}{dt^2}; \end{aligned}$$

$$\begin{aligned} \Psi_{[1]1}(t) = & -\alpha_1(t) \left\{ \beta_0(t) + \beta_2(t) [\alpha_1^2(t) - 2\alpha_0(t)] + \alpha_1(t) \left[\frac{d\beta_2(t)}{dt} - \beta_1(t) \right] - \right. \\ & - \frac{d\beta_1(t)}{dt} + \frac{d}{dt} [\alpha_1(t) \beta_2(t)] + \frac{d^2 \beta_2(t)}{dt^2} \left. \right\} - \\ & - \alpha_0(t) \left[\beta_1(t) - 2 \frac{d\beta_2(t)}{dt} \right] - \frac{d}{dt} \left\{ \beta_2(t) [\alpha_1^2(t) - \alpha_0(t)] + \right. \\ & + \alpha_1(t) \left[\frac{d\beta_2(t)}{dt} - \beta_1(t) \right] \left. \right\} - \frac{d^2}{dt^2} [\alpha_1(t) \beta_2(t)] - \\ & - \frac{d\beta_0(t)}{dt} + \frac{d^2 \beta_1(t)}{dt^2} - \frac{d^3 \beta_2(t)}{dt^3}, \end{aligned}$$

$$\begin{aligned} \Psi_{[1]2}(t) = & [\alpha_1^2(t) - \alpha_0(t)] \left\{ \beta_0(t) + \beta_2(t) [\alpha_1^2(t) - \alpha_0(t)] + \alpha_1(t) \times \right. \\ & \times \left[\frac{d\beta_2(t)}{dt} - \beta_1(t) \right] + \frac{d}{dt} [\alpha_1(t) \beta_2(t)] - \frac{d\beta_1(t)}{dt} + \frac{d^2 \beta_2(t)}{dt^2} \left. \right\} - \\ & - \alpha_1(t) \left\{ \alpha_0(t) \left[2 \frac{d\beta_2(t)}{dt} - \beta_1(t) \right] - \frac{d}{dt} \beta_2(t) (\alpha_1^2(t) - \alpha_0(t)) + \right. \\ & + \alpha_1(t) \left[\frac{d\beta_2(t)}{dt} - \beta_1(t) \right] - \frac{d^2}{dt^2} [\alpha_1(t) \beta_2(t)] - \frac{d\beta_0(t)}{dt} + \\ & + \frac{d^2 \beta_1(t)}{dt^2} - \frac{d^3 \beta_2(t)}{dt^3} \left. \right\} + \alpha_0(t) \left\{ \frac{d\beta_1(t)}{dt} + \frac{d}{dt} [\alpha_1(t) \beta_2(t)] + \right. \\ & + 2 \frac{d^2 \beta_2(t)}{dt^2} \left. \right\} - \alpha_1^2(t) \alpha_0(t) \beta_2(t). \end{aligned}$$

То есть, все вспомогательные функции определены через коэффициенты системы (2.29).

Система уравнений для определения коэффициентов $a_1(t)$ и $a_2(t)$, учитывая (2.27), запишется следующим образом:

$$\left. \begin{aligned} a_1(t)c_1(t) + a_2(t)c_2(t) &= \Psi_{[1]1}(t) - \frac{dc_1(t)}{dt} \\ a_1(t)\Psi_{[1]1}(t) + a_2(t)\Psi_{[2]1}(t) &= \Psi_{[1]2}(t) - \frac{d\Psi_{[1]1}(t)}{dt} \end{aligned} \right\} \quad (2.34)$$

откуда

$$\left. \begin{aligned} a_1(t) &= \frac{\Psi_{[2]1}(t) \left[\Psi_{[1]1}(t) - \frac{dc_1(t)}{dt} \right] + c_2(t) \left[\frac{d\Psi_{[1]1}(t)}{dt} - \Psi_{[1]2}(t) \right]}{c_1(t)\Psi_{[2]1}(t) - c_2(t)\Psi_{[1]1}(t)} \\ a_2(t) &= \frac{\Psi_{[1]1}(t) \left[\frac{dc_1(t)}{dt} - \Psi_{[1]1}(t) \right] + c_1(t) \left[\Psi_{[1]2}(t) - \frac{d\Psi_{[1]1}(t)}{dt} \right]}{c_1(t)\Psi_{[2]1}(t) - c_2(t)\Psi_{[1]1}(t)} \end{aligned} \right\} \quad (2.35)$$

Таким образом, (2.29) с начальными условиями (2.30) можно описать следующими уравнениями в пространстве состояний:

$$\left. \begin{aligned} \frac{dx_1(t)}{dt} &= a_1(t)x_1(t) + x_2(t) \\ \frac{dx_2(t)}{dt} &= a_2(t)x_1(t) + \vartheta(t) \end{aligned} \right\} \quad (2.36)$$

$$y(t) = c_1(t)x_1(t) + c_2(t)x_2(t) + b_0(t)\vartheta(t) \quad (2.37)$$

Начальные условия для (2.36) определяются из системы

$$\left. \begin{aligned} c_1(t_0)x_1(t_0) + c_2(t_0)x_2(t_0) &= y_{00} - b_1(t_0)\vartheta(t_0) \\ \Psi_{[1]1}(t_0)x_1(t_0) + \Psi_{[2]1}(t_0)x_2(t_0) &= y_{10} - c_2(t_0)\vartheta(t_0) - \frac{d}{dt} [b_0(t)\vartheta(t)]_{t=t_0} \end{aligned} \right\} \quad (2.38)$$

3. Структурные преобразования линейных систем автоматического регулирования с переменными параметрами и запаздыванием

Известно, что в общем виде система автоматического регулирования с переменными параметрами и запаздыванием описывается следующим дифференциально-разностным уравнением:

$$\frac{d^n y(t)}{dt^n} + \sum_{j=0}^N \sum_{i=0}^{n-1} \alpha_{j,i}(t) \frac{d^i y(t-\tau_j)}{dt^i} = \sum_{k=0}^M \sum_{l=0}^n \beta_{k,l}(t) \frac{d^l \vartheta(t-\Delta_k)}{dt^l} \quad (3.1)$$

где $0 = \tau_0 < \tau_1 < \dots < \tau_N$; $0 = \Delta_0 < \Delta_1 < \dots < \Delta_M$
и $y(t) = y_0(t)$ — фиксированная функция при $t_0 - \tau_N \leq t \leq t_0$. (3.2)

Наша задача состоит в расширении метода, рассмотренного в первой части статьи и на системы с запаздыванием вида (3.1). Однако, представление (3.1) в нормальной форме Коши, в общем случае с N запаздываниями, является сложной проблемой, неразрешимой в общем виде. Поэтому, в дальнейшем, мы рассмотрим системы вида (3.1) с одним запаздыванием и некоторые частные случаи с двумя запаздываниями.

Так как общее решение (3.1) будет равно сумме решений от воздействий, стоящих в правой части (3.1) [3], то есть от воздействий

$$F_k(t - \Delta_k) = \sum_{l=0}^n \beta_{k,l}(t) \frac{d^l \vartheta(t - \Delta_k)}{dt^l}$$

то очевидно, не умаляя общности, мы можем решать задачу приведения (3.1) к нормальной форме Коши только для одного воздействия типа $F_k(t - \Delta_k)$, причём можно положить $\Delta_k = 0$.

Система n -го порядка с одним запаздыванием

Пусть система описывается следующим дифференциально-разностным уравнением:

$$\frac{d^n y(t)}{dt^n} + \sum_{i=0}^{n-1} \alpha_{0,i}(t) \frac{d^i y(t)}{dt^i} + \sum_{j=0}^{n-1} \alpha_{1,j}(t) \frac{d^j y(t - \tau)}{dt^j} = \sum_{i=0}^n \beta_i(t) \frac{d^i \vartheta(t)}{dt^i} \quad (3.3)$$

где $\tau > 0$, а $y(t) = y_0(t)$ — фиксированная функция при $t_0 - \tau \leq t \leq t_0$ (3.4)
Предположим, что (3.3) описывается следующим векторно-матричными дифференциальным уравнением:

$$\frac{dx(t)}{dt} = A_0(t)x(t) + A_1(t)x(t - \tau) + B_0(t)\vartheta(t) + \sum_{i=1}^n B_i(t)\vartheta(t - i\tau) \quad (3.5)$$

$$y(t) = x_1(t) + b_{0,1}(t)\vartheta(t) \quad (3.6)$$

где

$$A_0(t) = \begin{bmatrix} 0 & 1 & \dots & 0 \\ 0 & 0 & \dots & 0 \\ \vdots & \vdots & \ddots & \vdots \\ 0 & 0 & \dots & 1 \\ a_{0,1}(t) & a_{0,2}(t) & \dots & a_{0,n}(t) \end{bmatrix}; \quad A_1(t) = \begin{bmatrix} 0 & 0 & \dots & 0 \\ 0 & 0 & \dots & 0 \\ \vdots & \vdots & \ddots & \vdots \\ 0 & 0 & \dots & 0 \\ a_{1,1}(t) & a_{1,2}(t) & \dots & a_{1,n}(t) \end{bmatrix};$$

$$x(t) = \begin{bmatrix} x_1(t) \\ \vdots \\ x_n(t) \end{bmatrix}; B_0(t) = \begin{bmatrix} b_{1,1}(t) \\ \vdots \\ b_{n,1}(t) \end{bmatrix}; B_i(t) = \begin{bmatrix} 0 \\ \vdots \\ 0 \\ b_{i,i+2}(t) \\ \vdots \\ b_{n,i+2}(t) \end{bmatrix}, i = 1, 2, \dots, n.$$

Или, перепишем (3.5) в развёрнутом виде:

$$\left. \begin{aligned} \frac{dx_1(t)}{dt} &= x_2(t) + b_{1,1}(t) \vartheta(t) + b_{1,2}(t) \vartheta(t - \tau) \\ \frac{dx_2(t)}{dt} &= x_3(t) + b_{2,1}(t) \vartheta(t) + b_{2,2}(t) \vartheta(t - \tau) + b_{2,3}(t) \vartheta(t - 2\tau) \\ &\dots \\ \frac{dx_{n-1}(t)}{dt} &= x_n(t) + b_{n-1,1}(t) \vartheta(t) + b_{n-1,2}(t) \vartheta(t - \tau) + \dots \\ &\dots + b_{n-1,n}(t) \vartheta[t - (n - 1)\tau] \\ \frac{dx_n(t)}{dt} &= \sum_{j=0}^1 \sum_{i=1}^n a_{j,i}(t) x_i(t - j\tau) + b_{n,1}(t) \vartheta(t) + b_{n,2}(t) \vartheta(t - \tau) + \dots \\ &\dots + b_{n,n+1}(t) \vartheta(t - n\tau) \end{aligned} \right\} (3.7)$$

Структурная схема (3.6) и (3.7) представлена на рис. 4.

Из (3.6) и (3.7) нетрудно получить

$$\frac{d^k y(t)}{dt^k} = x_{k+1}(t) + \sum_{r=0}^k \sum_{i=1}^{k-r} \frac{d^i \vartheta(t - r\tau)}{dt^i} \sum_{m=0}^{k-r-i} \binom{m+i}{i} \frac{d^m}{dt^m} [b_{k-i-m,r-1}(t)], \quad (3.8)$$

$$k = 0, 1, \dots, n-1,$$

n -я производная $y(t)$, с учётом последнего уравнения (3.7), имеет вид,

$$\begin{aligned} \frac{d^n y(t)}{dt^n} &= \sum_{j=0}^1 \sum_{i=1}^n a_{j,i}(t) x_i(t - j\tau) + \\ &+ \sum_{r=0}^n \sum_{i=0}^{n-r} \frac{d^i \vartheta(t - r\tau)}{dt^i} \sum_{m=0}^{n-r-i} \binom{m+i}{i} \frac{d^m}{dt^m} [b_{n-i-m,r+1}(t)]. \end{aligned} \quad (3.9)$$

Подставляя (3.8) в (3.3) и приравнявая подобные члены с (3.9), получим систему уравнений, из которой легко получить формулы для расчёта неизвест-

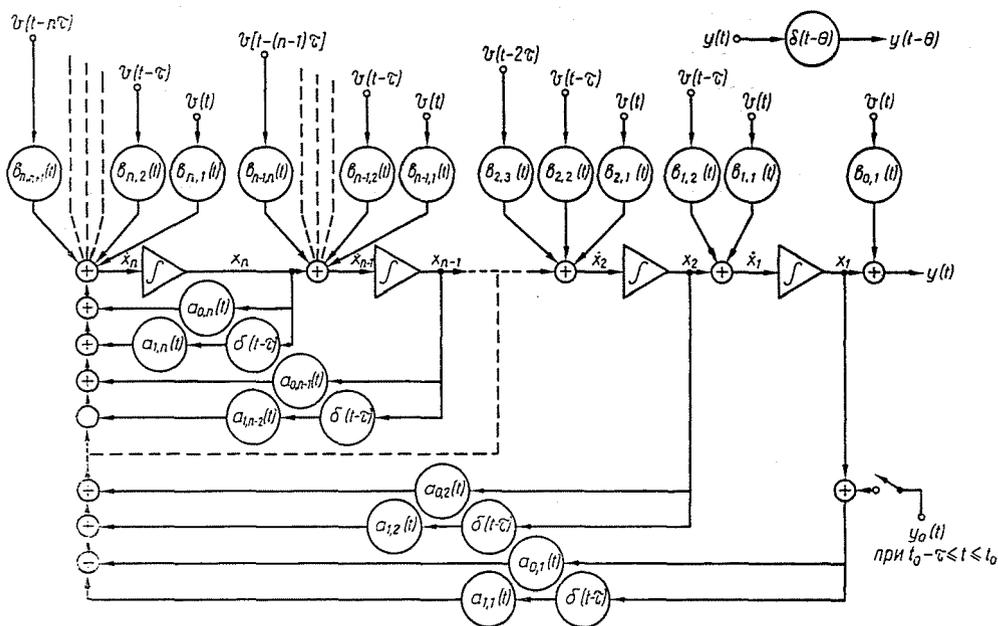


Рис. 4

ных коэффициентов в (3.6) и в (3.7)

$$a_{i,\mu}(t) = -\alpha_{i,\mu-1}(t) \quad i = 0, 1; \mu = 1, 2, \dots, n \quad (3.10)$$

$$\left. \begin{aligned} b_{0,1}(t) &= \beta_n(t) \\ b_{k,1}(t) &= \beta_{n-k}(t) - \sum_{l=0}^{k-1} \alpha_{0,n-1-l}(t) \sum_{m=0}^{k-1-l} \binom{n-k+m}{n-k} \frac{d^m}{dt^m} [b_{k-1-m-l,1}(t)] - \\ &\quad - \sum_{m=1}^k \binom{n-k+m}{n-k} \frac{d^m}{dt^m} [b_{k-m,1}(t)], \quad k = 1, 2, \dots, n. \end{aligned} \right\} (3.11)$$

$$\left. \begin{aligned} b_{i,+i_1}(t) &= -\alpha_{1,n-1}(t) b_{i-1,i}(t-\tau) \\ b_{i+m,i+1}(t) &= -\sum_{l=0}^{m-1} \alpha_{0,n-1-l}(t) \sum_{k=0}^{m-1-l} \binom{n-i-m+k}{n-i-m} \frac{d^k}{dt^k} [b_{m+i-1-l-k,i+1}(t)] - \\ &\quad - \sum_{l=0}^m \alpha_{1,n-1-l}(t) \sum_{k=0}^{m-1} \binom{n-i-m+k}{n-i-m} \frac{d^k}{dt^k} [b_{m+i-1-l-k,i}(t-\tau)] - \\ &\quad - \sum_{l=1}^m \binom{n-i-m+l}{n-i-m} \frac{d^l}{dt^l} [b_{i+m-l,i+1}(t)], \quad m = 1, 2, \dots, n-i \\ &\quad (i = 1, 2, \dots, n) \end{aligned} \right\} (3.12)$$

Из формул (3.10), (3.11) и (3.12) нетрудно видеть, что если (3.3) не имеет запаздывания, то есть $\alpha_{1,\mu-1}(t) = 0$, ($\mu = 1, 2, \dots, n$), то в этом случае $a_{1,\mu}(t) = 0$ ($\mu = 1, 2, \dots, n$), и все $b_{i+m,i+2}(t) = 0$ ($m = 1, 2, \dots, n-i$; $i = 1, 2, \dots, n$) и полученный алгоритм приводит к хорошо известному алгоритму, описанному во введении.

Таким образом, система n -го порядка с одним запаздыванием, описываемая уравнением (3.3), может быть описана системой уравнений (3.6) и (3.7), у которой неизвестные коэффициенты могут быть найдены по формулам (3.10), (3.11) и (3.12). Заметим, что в (3.6) и (3.7) $y(t) = y_0(t)$ — фиксированная функция при $t_0 - \tau \leq t \leq t_0$.

Пример

Систему 2-го порядка с одним запаздыванием, описываемую следующим дифференциально-разностным уравнением:

$$\begin{aligned} \frac{d^2 y(t)}{dt^2} + \alpha_{0,1}(t) \frac{dy(t)}{dt} + \alpha_{0,0}(t) y(t) + \alpha_{1,1}(t) \frac{dy(t-\tau)}{dt} + \\ + \alpha_{1,0}(t) y(t-\tau) = \sum_{i=0}^2 \beta_i(t) \frac{d^i \vartheta(t)}{dt^i} \end{aligned} \quad (3.13)$$

$\tau > 0$ и $y(t) = y_0(t)$ — фиксированная функция при $t_0 - \tau \leq t \leq t_0$, можно описать следующей системой уравнений

$$\left. \begin{aligned} \frac{dx_1(t)}{dt} &= x_2(t) + b_{1,1}(t) \vartheta(t) + b_{1,2}(t) (t-\tau) \\ \frac{dx_2(t)}{dt} &= \sum_{j=0}^1 \sum_{i=0}^2 a_{j,i}(t) x_i(t-j\tau) + b_{2,1}(t) \vartheta(t) + b_{2,2}(t) \vartheta(t-\tau) + \\ &\quad + b_{2,3}(t) \vartheta(t-2\tau) \\ y(t) &= x_1(t) + b_{0,1}(t) \vartheta(t) \end{aligned} \right\} \quad (3.14)$$

где $y(t) = y_0(t)$ — фиксированная функция при $t_0 - \tau \leq t \leq t_0$.

Структурная схема (3.14) приведена на рис. 5. Коэффициенты (3.14), применяя для их вычисления описанный выше алгоритм, имеют следующий вид:

$$a_{j,i}(t) = -\alpha_{j,i-1}(t), \quad j = 0, 1; \quad i = 1, 2;$$

$$b_{0,1}(t) = \beta_2(t),$$

$$b_{1,1}(t) = \beta_1(t) - \alpha_{0,1}(t) \beta_2(t) - 2 \frac{d\beta_2(t)}{dt},$$

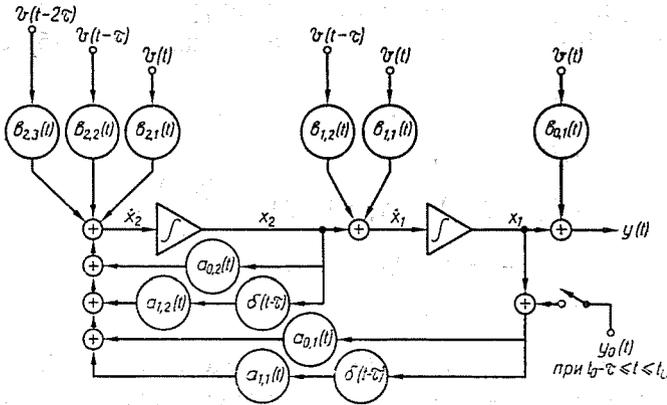


Рис. 5

$$\begin{aligned}
 \beta_{2,1}(t) &= \beta_0(t) - \alpha_{0,1}(t) [\beta_1(t) - \alpha_{0,1}(t)\beta_2(t)] - \\
 &\quad - \beta_2(t) \left[\alpha_{0,0}(t) + \frac{d\alpha_{0,1}(t)}{dt} \right] - \frac{d\beta_1(t)}{dt} + \frac{d^2\beta_2(t)}{dt^2}, \\
 \beta_{1,2}(t) &= -\alpha_{1,1}(t) \beta_2(t - \tau), \\
 \beta_{2,2}(t) &= \alpha_{1,1}(t) \left[2 \frac{d\beta_1(t - \tau)}{dt} - \beta_1(t - \tau) \right] + \beta_2(t - \tau) \\
 &\quad \left\{ \alpha_{1,1}(t) [\alpha_{0,1}(t) + \varphi_{0,1}(t - \tau)] - \alpha_{1,0}(t) + \frac{d\alpha_{1,1}(t)}{dt} \right\}, \\
 \beta_{2,3}(t) &= \alpha_{1,1}(t) \alpha_{1,1}(t - \tau) \beta_2(t - 2\tau).
 \end{aligned}$$

Системы с двумя запаздываниями

а) Пусть имеем систему 1-го порядка с двумя запаздываниями, описываемую следующим дифференциально-разностным уравнением

$$\frac{dy(t)}{dt} + \alpha_{0,0}(t)y(t) + \alpha_{1,0}(t)y(t - \tau_1) + \alpha_{2,0}(t)y(t - \tau_2) = \beta_1(t) \frac{d\vartheta(t)}{dt} + \beta_0(t)\vartheta(t) \quad (3.15)$$

$0 < \tau_1 < \tau_2$ и $y(t) = y_0(t)$ — фиксированная функция при $t_0 - \tau_2 \leq t \leq t_0$. Тогда, эту систему можно описать следующими уравнениями состояния

$$\left. \begin{aligned}
 \frac{dx_1(t)}{dt} &= \sum_{j=0}^2 a_{j,1}(t) x_1(t - \tau_j) + b_1(t) \vartheta(t) + b_2(t) \vartheta(t - \tau_1) + b_3(t) \vartheta(t - \tau_2), \\
 y(t) &= x_1(t) + b_0(t) \vartheta(t),
 \end{aligned} \right\} (3.16)$$

$0 = \tau_0 < \tau_1 < \tau_2$ и $y(t) = y_0(t)$ — фиксированная функция при $t_0 - \tau_2 \leq t \leq t_0$. Коэффициенты (3.16) выражаются через коэффициенты (3.15) следующим образом:

$$\begin{aligned} a_{j,1}(t) &= -\alpha_{j,0}(t), \quad j = 0, 1, 2; \\ b_0(t) &= \beta_1(t), \\ b_1(t) &= \beta_0(t) - \alpha_{0,0}(t)\beta_1(t) - \frac{d\beta_1(t)}{dt}, \\ b_2(t) &= -\alpha_{1,0}(t)\beta_1(t - \tau_1), \\ b_3(t) &= -\alpha_{2,0}(t)\beta_1(t - \tau_2). \end{aligned}$$

Структурная схема моделирования (3.16) приведена на рис. 6.

б) Если имеем систему 2-го порядка с двумя запаздываниями, описываемую уравнением

$$\frac{d^2 y(t)}{dt^2} + \sum_{j=0}^2 \sum_{i=1}^1 \alpha_{j,i}(t) \frac{d^i y(t - \tau_j)}{dt^i} = \sum_{l=0}^2 \beta_l(t) \frac{d^l \vartheta(t)}{dt^l} \quad (3.17)$$

$0 = \tau_0 < \tau_1 < \tau_2$ и $y(t) = y_0(t)$ — фиксированная функция при $t_0 - \tau_2 \leq t \leq t_0$ то эту систему можно описать следующими уравнениями состояний:

$$\left. \begin{aligned} \frac{dx_1(t)}{dt} &= x_2(t) + b_{1,0}(t)\vartheta(t) + b_{1,1}(t)\vartheta(t - \tau_1) + b_{1,2}(t)\vartheta(t - \tau_2), \\ \frac{dx_2(t)}{dt} &= \sum_{j=0}^2 \sum_{i=1}^2 a_{j,i}(t)x_i(t - \tau_j) + b_{2,0}(t)\vartheta(t) + b_{2,1}(t)\vartheta(t - \tau_1) + \\ &+ b_{2,2}(t)\vartheta(t - \tau_2) + b_{2,3}(t)\vartheta(t - 2\tau_1) + b_{2,4}(t)\vartheta(t - 2\tau_2) + \\ &+ b_{2,5}(t)\vartheta(t - \tau_1 - \tau_2), \\ y(t) &= x_1(t) + b_{0,0}(t)\vartheta(t), \end{aligned} \right\} (3.18)$$

$0 = \tau_0 < \tau_1 < \tau_2$ и $y(t) = y_0(t)$ — фиксированная функция при $t_0 - \tau_2 \leq t \leq t_0$

Коэффициенты в (3.18) выражаются через коэффициенты (3.17) следующим образом:

$$\begin{aligned} a_{j,i}(t) &= -\alpha_{j,i-1}(t), \quad j = 0, 1, 2; \quad i = 1, 2 \\ b_{0,0}(t) &= \beta_2(t); \\ b_{1,0}(t) &= \beta_1(t) - \alpha_{0,1}(t)\beta_2(t) - 2\frac{d\beta_2(t)}{dt}; \\ b_{2,0}(t) &= \beta_0(t) + \alpha_{0,1}(t)\left[2\frac{d\beta_2(t)}{dt} + \alpha_{0,1}(t)\beta_2(t) - \beta_1(t)\right] + \\ &+ \beta_2(t)\left[\frac{d\alpha_{0,2}(t)}{dt} - \alpha_{0,0}(t)\right] - \frac{d\beta_1(t)}{dt} + \frac{d^2\beta_2(t)}{dt^2}; \end{aligned}$$

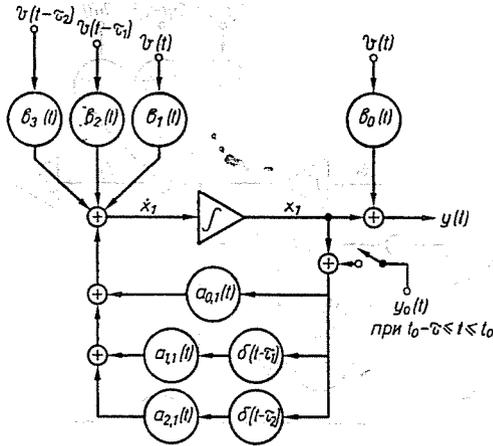


Рис. 6

$$b_{1,1}(t) = \alpha_{1,1}(t) \beta_2(t - \tau_1);$$

$$b_{2,1}(t) = \alpha_{0,1}(t) \alpha_{1,1}(t) \beta_2(t - \tau_1) + \alpha_{1,1}(t) \left[2 \frac{d\beta_2(t - \tau_1)}{dt} + \alpha_{0,1}(t - \tau_1) \beta_2(t - \tau_1) - \beta_1(t - \tau_1) \right] + \beta_2(t - \tau_1) \left[\frac{d\alpha_{1,1}(t)}{dt} - \alpha_{1,0}(t) \right];$$

$$b_{1,2}(t) = -\alpha_{2,1}(t) \beta_2(t - \tau_2);$$

$$b_{2,2}(t) = \alpha_{0,1}(t) \alpha_{2,1}(t) \beta_2(t - \tau_2) + \alpha_{2,1}(t) \left[2 \frac{d\beta_2(t - \tau_2)}{dt} + \alpha_{0,1}(t - \tau_2) \beta_2(t - \tau_2) - \beta_1(t - \tau_2) \right] + \beta_2(t - \tau_2) \left[\frac{d\alpha_{2,1}(t)}{dt} - \alpha_{2,0}(t) \right];$$

$$b_{2,3}(t) = \alpha_{1,1}(t) \alpha_{1,1}(t - \tau_1) \beta_2(t - 2\tau_1);$$

$$b_{2,4}(t) = \alpha_{2,1}(t) \alpha_{2,1}(t - \tau_2) \beta_2(t - 2\tau_2);$$

$$b_{2,5}(t) = [\alpha_{1,1}(t) \alpha_{2,1}(t - \tau_1) + \alpha_{1,1}(t - \tau_2) \alpha_{2,1}(t)] \beta_2(t_1 - \tau_1 - \tau_2).$$

Структурная схема моделирования (3.18) представлена на рис. 7.

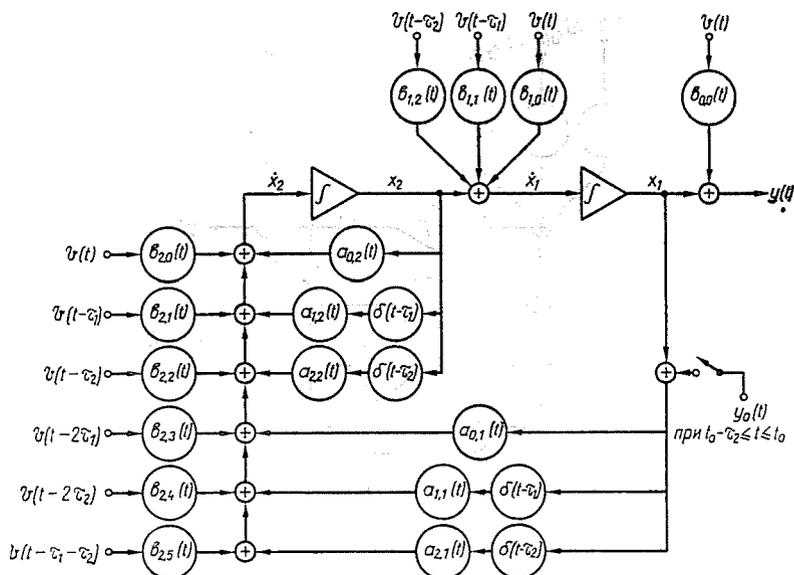


Рис. 7

Выводы

В данной работе получены алгоритмы структурных преобразований линейных систем автоматического регулирования с переменными параметрами. Рассмотрены случаи систем без запаздывания и систем с запаздыванием. Полученные алгоритмы перехода от одномерного описания системы к описанию в пространстве состояний можно использовать при моделировании этих систем на аналоговых и цифровых вычислительных машинах.

Резюме

При моделировании линейных систем автоматического регулирования с переменными параметрами (нестационарных систем) на аналоговых и цифровых вычислительных машинах наиболее предпочтительным описанием этих систем является описание в пространстве состояний. Данная работа посвящена получению алгоритмов перехода от одномерного описания системы к описанию этой системы в пространстве состояний. Рассмотрены случаи систем без запаздывания и систем с запаздыванием. Предложенные алгоритмы расширяют возможности структурных преобразований нестационарных систем на аналоговых и цифровых вычислительных машинах.

Литература

1. П. Деруссо, Р. Рой, Ч. Клоуз. Пространство состояний в теории управления (для инженеров). «Наука», Москва, 1970.
2. Солодов А. В., Петров Ф. С. Линейные автоматические системы с переменными параметрами. «Наука», Москва, 1971.
3. Гноенский Л. С., Каменский Г. А., Элсгольц Л. Э. Математические основы управляемых систем. «Наука», Москва, 1969.

В. М. Малащенко Н 1521 Будапешт