

Б. А. РЯБОВ

ОПРЕДЕЛЕНИЕ ПАРАМЕТРОВ РЕЖИМА УСТАНОВИВШИХСЯ  
АВТОКОЛЕБАНИЙ НЕКОТОРЫХ СИСТЕМ

(Представлено академиком В. С. Кулебакиным 4 X 1949)

Рассмотрим сервосистему, состоящую из  $n$  „линейных“ элементов и из элемента, обобщенная координата которого может принимать только одно из двух крайних значений. Например, при рассмотрении системы автоматического регулирования таким элементом может явиться золотник, заслонка и т. д., мгновенно перекидывающиеся из одного крайнего положения в другое (<sup>1</sup>, <sup>2</sup>).

Координату системы с указанной Z-образной характеристикой, в отличие от остальных координат ( $x$ ), описываемых линейными дифференциальными соотношениями, обозначим через  $\sigma$ . При этом предполагается: а) отклонения этой координаты равны по величине и противоположны по знаку; б) переход из одного крайнего положения в другое происходит мгновенно; в) переключение происходит только тогда, когда существует одно из соотношений для управляющей координаты  $x_\sigma$ :

$$\text{при } x_\sigma \geq x_{\sigma_0} + 0, \quad \dot{x}_\sigma \geq 0 \quad \text{имеем } \sigma = \sigma_0; \quad (1)$$

$$\text{при } x_\sigma \leq -(x_{\sigma_0} + 0), \quad \dot{x}_\sigma \leq 0 \quad \text{имеем } \sigma = -\sigma_0. \quad (2)$$

Пример такой зависимости показан на рис. 1. На рис. 2 показана связь между координатами  $x_\sigma$  и  $\sigma$ , для общности рассмотрения, при наличии „мертвой зоны“ (от  $-x_{\sigma_0}$  до  $+x_{\sigma_0}$ ). Таким образом, в некоторый момент времени  $t_1$  величина координаты  $x_\sigma$  становится равной наперед конструктивно определенной величине  $+(x_{\sigma_0} + 0)$ . Это служит сигналом для переключения координаты  $\sigma$  в крайнее положение, например, в положение, в котором  $\sigma = +\sigma_0 = \text{const}$  (I этап). В этом положении координата  $\sigma$  остается до тех пор, пока в момент  $t_2$  координата  $x_\sigma$  не становится равной  $x_\sigma = -(x_{\sigma_0} + 0)$ , в этот момент координата  $\sigma$  мгновенно становится равной другому крайнему значению  $\sigma = -\sigma_0 = \text{const}$  (II этап), которое сохраняется до момента  $t_3$ , при котором  $x_\sigma = x_{\sigma_0} + 0$  и вновь наступает состояние, при котором  $\sigma = +\sigma_0 = \text{const}$  и т. д. При этом возможны три режима: 1) абсолютные величины координат системы с течением времени растут—система находится в режиме неустойчивых автоколебаний; 2) через некоторое время  $\lim_{t \rightarrow \infty} x_\sigma = a < |x_{\sigma_0}|$  и пере-

показан на рис. 1. На рис. 2 показана связь между координатами  $x_\sigma$  и  $\sigma$ , для общности рассмотрения, при

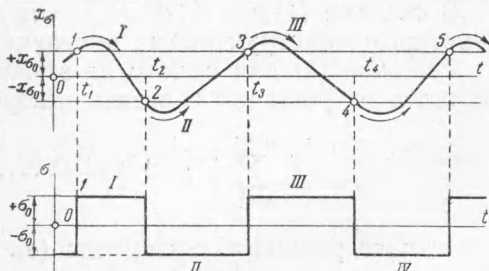


Рис. 1

ключения координаты  $\sigma$  приостанавливаются; 3) через некоторое время с момента первого переключения координаты системы начинают изменяться с постоянной амплитудой и постоянным периодом — система вошла в режим установившихся автоколебаний. Для режима установившихся автоколебаний системы для начала  $t$  и конца  $t + \tau$  одного и того же этапа (например, для нечетного этапа) должны существовать следующие условия для любой координаты системы:

$$x_j(t) = -x_j(t + \tau), \quad \dot{x}_j(t) = -\dot{x}_j(t + \tau), \quad (3)$$

где  $\tau$  — полупериод установившихся автоколебаний. Это означает, что данный этап начался при тех же начальных условиях, при которых начнется последующий этап (с соответствующим учетом изменения знака).

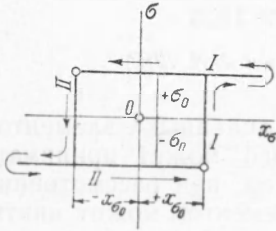


Рис. 2

В зависимости от начальных условий система может входить в режим установившихся автоколебаний или через „раскачивание“ (например, от „нулевых“ начальных условий) или через „затухание“.

В данной работе излагается метод, позволяющий: 1) установить существование режима установившихся автоколебаний системы и 2) определить величины основных параметров, характеризующих изменение любой

координаты рассматриваемой системы в режиме установившихся автоколебаний.

Итак, пусть сервосистема имеет  $n$  обобщенных координат, находящихся в линейной взаимосвязи. Тогда имеем  $n$  линейных дифференциальных уравнений:

$$\sum_{k=1}^{k=n} P_{k,1}(p) x_k = \delta A_1 \sigma_0, \dots, \sum_{k=1}^{k=n} P_{k,n}(p) x_k = \delta A_n \sigma_0, \quad (4)$$

где

$$\begin{aligned} \delta &= +1 \text{ при } x_\sigma \geq x_{\sigma_0} + 0, \quad \dot{x}_\sigma \geq 0, \\ \delta &= -1 \text{ при } x_\sigma \leq -(x_{\sigma_0} + 0), \quad \dot{x}_\sigma \leq 0. \end{aligned} \quad (5)$$

В системе (4)  $p = d/dt$ ,  $P_{k,j} = a_{kj}p^2 + b_{kj}p + c_{kj}$ ;  $a_{kj}$ ,  $b_{kj}$ ,  $c_{kj}$ ,  $A_j^*$  — некоторые конструктивные постоянные системы.

Решение (4) для одного из этапов для всякой координаты  $x_j$  будет состоять из решения системы однородных уравнений:

$$\sum_{k=1}^{k=n} P_{k,1}(p) x_k = 0, \dots, \sum_{k=1}^{k=n} P_{k,n}(p) x_k = 0 \quad (6)$$

и частного решения  $\bar{x}_j$  системы (4). Таким образом,

$$x_j = \sum_{m=1}^{m=2n} C_{mj} e^{\lambda_m t} + \bar{x}_j, \quad (7)$$

где  $C_{mj}$  — произвольные постоянные интегрирования,  $\lambda_m$  — корень характеристического уравнения системы\*\*.

\* Для случая, когда  $\sigma$  является целой рациональной функцией от  $t$ , величина  $A_j$  может быть целым полиномом от  $p$ .

\*\* Предполагается, что все корни  $\lambda_m$  различны и не равны нулю. Данное допущение только облегчает изложение, не внося ничего принципиально отличного в существо излагаемого.

Если предположить, что  $(^3, ^4)$

$$x_\sigma = Ce^{\lambda t}, \quad x_j = B_j Ce^{\lambda t} \quad \text{при } j = 1, \dots, n,$$

то значения постоянных множителей  $B_j$  находятся как решения системы алгебраических уравнений:

$$\sum_{k=1}^{k=n} P_{k,1}(\lambda) B_k = 0, \dots, \sum_{k=1}^{k=n} P_{k,n}(\lambda) B_k = 0, \quad (8)$$

содержащей  $n-1$  уравнение. При этом  $B_\sigma \equiv 1$ . Следовательно,

$$x_j = \sum_{k=1}^{k=2n} C_k B_j(\lambda_k) e^{\lambda_k t} + \bar{x}_j. \quad (9)$$

Наложение условий (3) на решение (9) дает следующую систему уравнений

$$\sum_{m=1}^{m=2n} C_m B_1(\lambda_m) (1 + e^{\lambda_m \tau}) = -2\bar{x}_1, \dots, \sum_{m=1}^{m=2n} C_m B_n(\lambda_m) (1 + e^{\lambda_m \tau}) = -2\bar{x}_n \quad (10)$$

$$\sum_{m=1}^{m=2n} C_m \lambda_m B_1(\lambda_m) (1 + e^{\lambda_m \tau}) = 0, \dots, \sum_{m=1}^{m=2n} C_m \lambda_m B_n(\lambda_m) (1 + e^{\lambda_m \tau}) = 0,$$

всего  $2n$  уравнений для определения величин  $2n$  неизвестных произвольных постоянных  $C_m$  в режиме установившихся автоколебаний. Неизвестным будет также и  $\tau$ . Необходимым добавочным условием к  $2n$  ранее данным является

$$\sum_{m=1}^{2n} C_m + \bar{x}_\sigma = x_{\sigma_0}. \quad (11)$$

Введем новую функцию

$$R_m(\tau) = C_m (1 + e^{\lambda_m \tau}) \quad m = 1, \dots, 2n. \quad (12)$$

Тогда система (10), состоящая из  $2n$  уравнений, переписется в виде:

$$\sum_{m=1}^{m=2n} B_1(\lambda_m) R_m(\tau) = -2\bar{x}_1, \dots, \sum_{m=1}^{m=2n} B_n(\lambda_m) R_m(\tau) = -2\bar{x}_n \quad (n \text{ уравнений}); \quad (13)$$

$$\sum_{m=1}^{m=2n} \lambda_m B_1(\lambda_m) R_m(\tau) = 0, \dots, \sum_{m=1}^{m=2n} \lambda_m B_n(\lambda_m) R_m(\tau) = 0 \quad (n \text{ уравнений}),$$

что является системой алгебраических линейных неоднородных уравнений относительно  $R_m(\tau)$ . Решая данную систему относительно  $R_m(\tau)$ , получим для случая  $\sigma = \pm \sigma_0 = \text{const}$ :

$$R_m(\tau) = R_{m0} = \text{const} \quad \text{при } m = 1, \dots, 2n. \quad (14)$$

Когда характеристическое уравнение системы имеет нулевые или кратные корни, то  $R_m$  становится функцией  $\tau$ , что не усложняет решения задачи, а требует некоторых дополнительных преобразований.

Таким образом:

$$C_m = \frac{R_m(\tau)}{1 + e^{\lambda_m \tau}} = \frac{R_{m0}}{1 + e^{\lambda_m \tau}} = C_m(\tau), \quad m = 1, 2, \dots, 2n. \quad (15)$$

Следовательно,

$$\sum_{m=1}^{m=2n} C_m(0) = \frac{1}{2} \sum_{m=1}^{m=2n} R_{m0}, \quad \lim_{\tau \rightarrow \infty} \sum_{m=1}^{m=2n} C_m \leq \sum_{m=1}^{m=2n} R_{m0}. \quad (16)$$

Строим отдельно каждую  $C_m(\tau)$ , после чего находим

$$\Xi(\tau) = \sum_{m=1}^{m=2n} C_m(\tau) + \bar{x}_\sigma.$$

Проводя прямую  $x_\sigma = x_{\sigma_0}$ , находим точку пересечения ее с кривой  $\Xi(\tau)$ . Абсцисса этой точки пересечения и будет искомым  $\tau$  — полупериод установившихся автоколебаний, а величины ординат точек пересечения прямой  $\tau = \tau_0 = \text{const}$  с кривыми  $C_m(\tau)$  — значения соответствующих  $C_1, C_2, \dots, C_{2n}$  в режиме установившихся автоколебаний (рис. 3).

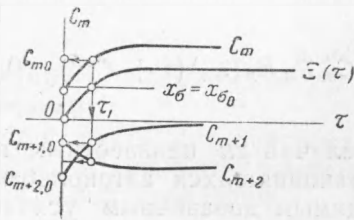


Рис. 3

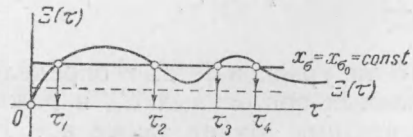


Рис. 4

Зная значения всех  $C_m$ , находим уравнение одной полуволны для любой координаты системы:

$$x_j = \sum_{m=1}^{m=2n} C_m B_j(\lambda_m) e^{\lambda_m t} = \bar{x}_j. \quad (17)$$

Может оказаться, что прямая  $x_\sigma = x_{\sigma_0} = \text{const}$  не имеет точки пересечения с кривой  $\Xi(\tau)$  — установившихся автоколебаний не возникает. В ряде случаев (чаще всего при комплексных корнях)  $\Xi(\tau)$  может иметь несколько точек пересечения с прямой  $x_\sigma = x_{\sigma_0} = \text{const}$  (рис. 4), что указывает на наличие нескольких режимов установившихся автоколебаний. При этом необходимо проверить устойчивость установившихся автоколебаний для различных  $\tau$ .

Указанный метод можно распространить на ряд задач, например: об определении параметров установившихся автоколебаний в линейной системе, где одна из обобщенных координат изменяется с постоянной скоростью, или в системах, где переключение зависит от знака или значения скорости той или иной координаты, и т. д. Линейность исходных уравнений позволяет в ряде случаев получить решения задач методом суперпозиции.

Институт автоматики и телемеханики  
Академии наук СССР

Поступило  
4 X 1949

#### ЦИТИРОВАННАЯ ЛИТЕРАТУРА

<sup>1</sup> А. И. Лурье, Автоматика и телемеханика, 5 (1947). <sup>2</sup> Л. С. Гольдфарб, там же, 5 (1947). <sup>3</sup> А. Н. Крылов, Собр. трудов, 2, О теории гироскопа Аншютц, АН СССР, 1943, стр. 129. <sup>4</sup> Э. Л. Айнс, Обыкновенные дифференциальные уравнения, 1938, стр. 194.