

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 (¹, ²).

Координату системы с указанной Z-образной характеристикой, в отличие от остальных координат (x), описываемых линейными дифференциальными соотношениями, обозначим через σ . 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_σ :

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

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

Пример такой зависимости показан на рис. 1. На рис. 2 показана связь между координатами x_σ и σ , 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_σ становится равной наперед конструктивно определенной величине $+(x_{\sigma_0} + 0)$. Это служит сигналом для переключения координаты σ в крайнее положение, например, в положение, в котором $\sigma = +\sigma_0 = \text{const}$ (I этап). В этом положении координата σ остается до тех пор, пока в момент t_2 координата x_σ не становится равной $x_\sigma = -(x_{\sigma_0} + 0)$, в этот момент координата σ 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_σ и σ , для общности рассмотрения, при

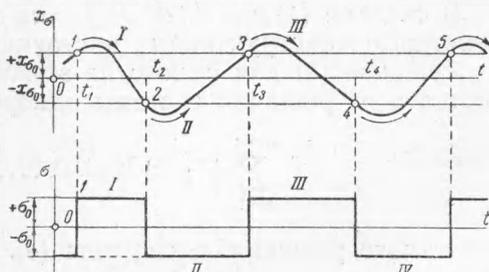


Рис. 1

ключения координаты σ 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 τ — полупериод установившихся автоколебаний. Это означает, что данный этап начался при тех же начальных условиях, при которых начнется последующий этап (с соответствующим учетом изменения знака).

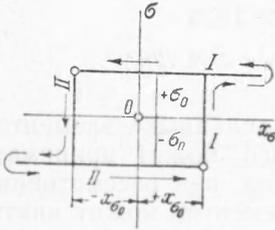


Рис. 2

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, λ_m — корень характеристического уравнения системы**.

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

** Предполагается, что все корни λ_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 τ . 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 τ , 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 τ — полу-период 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).

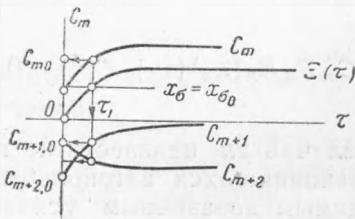


Рис. 3

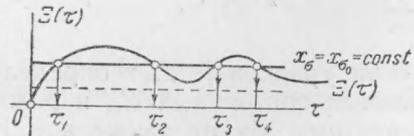


Рис. 4

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 τ .

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

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