

УДК 681.5.015

Юлле КОТТА

О ДИСКРЕТИЗАЦИИ ЛИНЕЙНО-АНАЛИТИЧЕСКИХ СИСТЕМ С НЕПРЕРЫВНЫМ ВРЕМЕНЕМ

ULLE KOTTA. PIDEVA AJAGA LINEAAR-ANALOÜTILISTE SÜSTEEMIDE DISKRETISEERIMISEST
ULLE KOTTA, ON THE DISCRETIZATION OF CONTINUOUS-TIME LINEAR-ANALYTIC SYSTEMS

(Представил Ю. Яаксоо)

1. Введение. Статья посвящена продолжению исследований по построению дискретных моделей нелинейных непрерывных систем. В [1] и [2] были предложены дискретные эквиваленты непрерывной системы с одним входом для билинейных и аналитических систем соответственно. В данной работе будет построена дискретная модель для линейно-аналитических систем со многими входами. Класс линейно-аналитических (линейных относительно управления) непрерывных систем заслуживает огромного внимания в теории управления нелинейными системами, так как является важнейшим подклассом их. Это связано с тем, что в силу линейности управления задачи синтеза заметно упрощаются и в то же время этот подкласс является замкнутым, например, относительно применения линейно-аналитической обратной связи, обращения, нелинейного преобразования координат состояния и др.

2. Дискретная модель непрерывной линейно-аналитической системы. Непрерывная линейно-аналитическая система описывается уравнениями

$$\dot{x} = f_0(x) + \sum_{i=1}^m f_i(x) u_i, \quad x(t_0) = x_0, \quad (1)$$

где состояние $x \in R^n$, управление $u = (u_1, \dots, u_m)^T \in R^m$, $f_0, f_1, \dots, f_m: R^n \rightarrow R^n$ — аналитические функции.

Разностные уравнения, решения которых совпадают в заданные дискретные моменты времени с решениями соответствующих дифференциальных уравнений в предположении, что вход дифференциальных уравнений ступенчатая функция, называем дискретной моделью непрерывной системы.

Полагаем, что $u(kT+t) = u(kT)$ для $0 \leq t < T$ (T — шаг дискретизации), и обозначим

$$f(\cdot, u(kT)) = f_0(\cdot) + \sum_{i=1}^m f_i(\cdot) u_i(kT). \quad (2)$$

Функциональное разложение решения системы дифференциальных уравнений (1) в интервале $0 \leq t < T$ имеет вид [3]

$$x(kT+t) = \sum_{r \geq 0} \frac{t^r}{r!} L_{f(\cdot, u(kT))}^r x|_{x(kT)}, \quad (3)$$

где

$$L_{f(\cdot, u(kT))} = \sum_{i=1}^n \dot{f}_i(\cdot, u(kT)) \frac{\partial}{\partial x_i}$$

есть дифференциальный оператор, соответствующий функции $\dot{f}(\cdot, u(kT)): R^n \rightarrow R^n$; $\dot{f}_i(\cdot, u(kT))$ есть i -я компонента векторной функции $\dot{f}(\cdot, u(kT))$, $L_{f(\cdot, u(kT))}^r$ есть r -кратная композиция дифференциального оператора $L_{f(\cdot, u(kT))}$, I есть тождественное отображение, а $|_x$ обозначает «при рассматриваемом значении x ».

Нас интересуют координаты состояния только в дискретные моменты времени, кратные T . Если $t = kT + T$, то (3) дает

$$x(kT+T) = (I + TL_{f(\cdot, u(kT))}) + \frac{T^2}{2!} L_{f(\cdot, u(kT))}^2 + \dots \\ \dots + \frac{T^r}{r!} L_{f(\cdot, u(kT))}^r + \dots x|_{x(kT)}.$$

Учитывая обозначение (2) и то, что

$$L_{f(\cdot, u(kT))} = L_{f_0} + \sum_{i=1}^m u_i(kT) L_{f_i},$$

$$(L_{f_0} + u_i(kT) L_{f_i}) u_j(kT) L_{f_j} = u_j(kT) L_{f_0} L_{f_j} + u_i(kT) u_j(kT) L_{f_i} L_{f_j},$$

дискретную модель системы (1) можно представить следующим образом:

$$x(kT+T) = G_0(x(kT)) + \sum_{i_1=1}^m G_{i_1}(x(kT)) u_{i_1}(kT) + \dots \\ \dots + \sum_{i_1, \dots, i_p=1}^m G_{i_1 \dots i_p}(x(kT)) u_{i_1}(kT) \dots u_{i_p}(kT) + \dots, \quad (4)$$

где

$$G_0(x(kT)) = \sum_{r=0}^{\infty} \frac{T^r}{r!} L_{f_0}^r x|_{x(kT)}, \quad (5)$$

$$G_{i_1 \dots i_p}(x(kT)) = \sum_{r=0}^{\infty} \frac{T^{r+p}}{(r+p)!} \sum_{c_1, c_2, \dots, c_{p+1}} L_{f_0}^{c_1} L_{f_{i_1}}^{c_2} L_{f_0}^{c_3} L_{f_{i_2}} \dots L_{f_{i_p}} L_{f_0}^{c_{p+1}} x|_{x(kT)},$$

где суммирование ведется по всем целочисленным неотрицательным наборам c_1, c_2, \dots, c_{p+1} , удовлетворяющим уравнению $c_1 + c_2 + \dots + c_{p+1} = r$.

З а м е ч а н и е. Другой способ выражения $G_{i_1 \dots i_p}(x(kT))$ следующий:

$$G_{i_1 \dots i_p}(x(kT)) = \sum_{r=0}^{\infty} \frac{T^{r+p}}{(r+p)!} \sum_{s_1=0}^r \sum_{s_2=0}^{s_1} \dots \\ \dots \sum_{s_{p-1}=0}^{s_{p-2}} L_{f_0}^{s_p} L_{f_{i_1}} L_{f_0}^{s_{p-1}-s_p} L_{f_{i_2}} \dots L_{f_{i_p}} L_{f_0}^{r-s_1} x|_{x(kT)}.$$

3. Частный случай билинейных систем. Получим следствие из результата, сформулированного в предыдущем пункте. Рассмотрим билинейную систему, описываемую уравнениями

$$\dot{x} = Ax + \sum_{i=1}^m B_i x u_i,$$

где A, B_1, \dots, B_m — постоянные матрицы размеров $n \times n$. В случае билинейных систем функции $f_0(x) = Ax$ и $f_i(x) = B_i x, i = 1, \dots, m$, линейные, вследствие чего

$$\begin{aligned} L_{f_0} x|_{x(kT)} &= Ax(kT), L_{f_0}^s x|_{x(kT)} = \\ &= A^s x(kT), L_{f_i} L_{f_0}^s x|_{x(kT)} = A^s B_i x(kT) \text{ и т. д.} \end{aligned}$$

Следовательно, из (5) получим

$$\begin{aligned} G_0(x(kT)) &= G_0 x(kT), \\ G_{i_1 \dots i_p}(x(kT)) &= G_{i_1 \dots i_p} x(kT), \end{aligned} \quad (6)$$

где

$$\begin{aligned} G_0 &= e^{AT}, \\ G_{i_1 \dots i_p} &= \sum_{r=0}^{\infty} \frac{T^{r+p}}{(r+p)!} \sum_{c_1, \dots, c_{p+1}} A^{c_1} B_{i_1} A^{c_2} \dots B_{i_p} A^{c_{p+1}} = \\ &= \sum_{r=0}^{\infty} \frac{T^{r+p}}{(r+p)!} \sum_{s_1=0}^r \sum_{s_2=0}^{s_1} \dots \sum_{s_p=0}^{s_{p-1}} A^{r-s_1} B_{i_1} A^{s_1-s_2} B_{i_2} \dots B_{i_p} A^{s_{p-1}-s_p} B_{i_p} A^{s_p}. \end{aligned} \quad (7)$$

З а м е ч а н и е. Приведенный в [1] результат получается как следствие из формул (7).

4. Заключение. Дискретная модель принадлежит к более сложному классу систем, чем исходная система, а именно, линейность относительно управления не сохраняется при дискретизации: дискретный эквивалент принадлежит к классу полиномиально-аналитических систем. В то же время линейность относительно состояния при дискретизации билинейных систем сохраняется и порядок дискретной модели равен порядку исходной системы.

ЛИТЕРАТУРА

1. Котта Ю. // Изв. АН ЭССР. Физ. Матем., 1986, 35, № 3, 326—328.
2. Monaco, S., Normand-Cyrot, D. // Lect. Notes Contr. and Inf. Sci., 1986, 83, 354—367.
3. Fliess, M., Lamnabhi, M., Lamnabhi-Lagarigue, F. // IEEE Trans. on Circuits and Syst., 1983, 30, № 8, 554—570.

Институт кибернетики
Академии наук Эстонской ССР

Поступила в редакцию
7/VI 1988