

УДК 681.5.015.42

Е.А. ШУШЛЯПИН, докт. техн. наук, Севастоп. нац. техн. ун-т

## АЛГОРИТМ СИГНАЛЬНОЙ САМОНАСТРОЙКИ ПО ЭТАЛОННОЙ МОДЕЛИ

Разработан алгоритм адаптивного управления нелинейными многомерными системами, реализующий свойства заданных эталонных моделей. Алгоритм получен в форме обратной связи от измеряемых фазовых координат и выходов эталонной модели на основе применения теории моделей конечного состояния.

Рассмотрим один из классов адаптивных систем – системы с сигнальной самонастройкой по эталонной модели при параллельной схеме ее включения [1]. Целью систем данного класса является воспроизведение динамических свойств эталонной модели путем формирования некоторого управляющего сигнала на входе. Сформулированная задача имеет и некоторое сходство с известной задачей приводимости, когда одна система приводится к другой, полностью или частично воспроизводя ее свойства.

В [2] сформулированная задача сигнальной самонастройки для случая одинаковых размерностей управляемой и эталонной систем решена на основе применения одного метода терминального управления, имеющего название «метод конечного состояния» [3]. В [2] сформулированы критерии приводимости систем и алгоритм самонастройки, позволяющий для многомерных нелинейных дифференциальных систем с гладкими правыми частями и аддитивным векторным управляющим воздействием приближенно воспроизводить траектории эталонной линейной системы. Там же показано, что к приведенной системе можно применять классические методы линейной коррекции.

В предлагаемой статье рассматривается модификация алгоритма сигнальной самонастройки для случая, когда приводимая и эталонная модели имеют разный порядок, причем эталонная модель в общем случае нелинейная.

Математическая формулировка задачи следующая: система в векторно-матричной записи

$$\frac{dx}{dt} = \Phi^x(t, x, f(t)) + B(t)u(t), \quad u(t) \in U(t), \quad t \in [t_0, t_f], \quad x(t_0) = x^0 \quad (1)$$

приводится к векторно-матричной эталонной системе

$$\frac{dy}{dt} = \Phi^y(t, y, f(t)), \quad f(t) \in \Omega(t), \quad t \in [t_0, t_f], \quad y(t_0) = y^0, \quad (2)$$

если можно найти такой  $r$ -мерный вектор управления  $u(t) = u(t, x(t), y(t), f(t))$ , что интеграл от нормы разности  $\Delta(t) = x''(t) - y''(t)$  не превышает наперед заданного числа  $\Delta^*$ . В (1) и (2)  $x'' \in x, y'' \in y$  -  $(n \times 1)$ - подвекторы векторов состояний  $x = n^x \times 1, y = n^y \times 1, U(t), \Omega(t)$  - ограничения на приводящее управление и внешние воздействия соответственно. В качестве нормы можно использовать квадратичную форму с неотрицательно определенной матрицей  $F$ . При этом указанное ограничение примет вид

$$J = \int_{t_0}^{t_f} \Delta(t)^T \cdot F \cdot \Delta(t) dt \leq \Delta^* .$$

Вместо последнего ограничения можно рассматривать критерий

$$J(t) = \Delta(t)^T F \Delta(t) \rightarrow \min \quad \forall t \in [t_0, t_f], \quad (3)$$

который отражает принцип локальной оптимизации и легче реализуем на практике.

Выбором элементов матрицы  $F$  можно задавать цели сигнальной самонастройки, в частности – для обеспечения приближенной эквивалентности приводимой и эталонной систем по отдельным координатам.

Следуя [2], введем переменные конечного состояния (ПКС) для систем (1) и (2), которые обозначим соответственно  $\bar{x}(J, t)$  и  $\bar{y}(J, t)$ . ПКС связаны с переменными состояниями соотношениями [3], [4]

$$\left. \begin{aligned} \frac{d\bar{x}(J, t)}{dJ} &= \Phi^x(J, \bar{x}(J, t), f(J)), \frac{d\bar{x}(t_f, t)}{dt} = W^x(t_f, t, x(t)) \cdot B(t) \cdot u(t), \\ \frac{dW^x(J, t, x(t))}{dJ} &= \left[ \frac{\nabla \Phi^x(J, x, f(J))}{\nabla x} \right]_{x=\bar{x}(J, t)} \cdot W^x(J, t, x(t)), \\ J \in [t, t_f], \bar{x}(t, t) &= x(t), W^x(t, t, x(t)) = I, t \in [t_0, t_f], \bar{x}(t_f, t_0) = \bar{x}^0. \end{aligned} \right\} (4)$$

$$\left. \begin{aligned} \frac{d\bar{y}(J, t)}{dJ} &= \Phi^y(J, \bar{y}(J, t), f(J)), \frac{d\bar{y}(t_f, t)}{dt} = 0, \\ J \in [t, t_f], \bar{y}(t, t) &= y(t), t \in [t_0, t_f], \bar{y}(t_f, t_0) = \bar{y}^0. \end{aligned} \right\} (5)$$

В соотношениях (4) и (5)  $I$  – единичная матрица,  $W^x$  – переходная матрица для системы (1),  $\bar{x}^0, \bar{y}^0$  – начальные условия по ПКС  $\bar{x}, \bar{y}$ , которые могут быть определены интегрированием первых векторно-матричных однородных уравнений из (4), (5). Дифферен-

циальное уравнение для  $\bar{y}(t_f, t)$  как функции  $t$  имеет нулевую правую часть, так как в эталонной системе (2) нет аддитивного воздействия.

Одним из основных соотношений, составляющих основу метода конечных состояний, является равенство переменных состояния и ПКС при одинаковых значениях первого и второго аргументов последних. В (4) и (5) указанное соотношение для переменных приводимой и эталонной моделей записаны дважды в виде начальных условий  $\bar{x}(t, t) = x(t)$ ,  $\bar{y}(t, t) = y(t)$ . Аналогичные выражения можно записать и для конечного момента  $t_f$ :

$$\bar{x}(t_f, t_f) = x(t_f), \bar{y}(t_f, t_f) = y(t_f). \quad (6)$$

Решим вначале задачу приводимости для конечного времени, т.е. для критерия  $J(t_f) = \Delta(t_f)^T F \Delta(t_f) \rightarrow J^*$ . Для этого запишем критериальную функцию времени  $\bar{J}(t_f, t)$ , образованную из терминального критерия, где вместо конечных значений переменных состояния подставлены ПКС. В силу (6)  $\bar{J}(t_f, t_f) \equiv J$ .

$$\begin{aligned} \bar{J}(t_f, t) &= \bar{\Delta}(t_f, t)^T \cdot F \cdot \bar{\Delta}(t_f, t), \quad \bar{J}(t_f, t_f) = J, \\ \bar{\Delta}(t_f, t) &= \bar{x}(t_f, t) - \bar{y}(t_f, t). \end{aligned} \quad (7)$$

Продифференцируем (7) по  $t$  с учетом (4) и (5).

$$\begin{aligned} \frac{d\bar{J}(t_f, t)}{dt} &= 2\bar{\Delta}(t_f, t)^T F \frac{d\bar{\Delta}(t_f, t)}{dt} = \\ &= 2\bar{\Delta}(t_f, t)^T F [W^x(t_f, t, x(t))B(t)u(t) - 0]. \end{aligned} \quad (8)$$

Потребуем, чтобы критериальная функция  $\bar{J}(t_f, t)$  изменялась по траектории, приходящей в конечный момент времени в точку, равную заданному минимально достижимому значению  $J^* \leq \Delta^*$ . Этого можно достичь, если, например,  $\bar{J}(t_f, t)$  определено дифференциальным уравнением

$$\frac{d\bar{J}(t_f, t)}{dt} = \frac{J^* - \bar{J}(t_f, t)}{T_u}, \quad (9)$$

где  $T_u = t_f - t$ .

При этом, если достижимо нулевое значение  $J^*$ , система (1) приводима к (2) по конечному времени. В противном случае можно лишь утверждать, что при выбранном законе изменения  $\bar{J}(t_f, t)$  (9) приводимость не достигается. Критерием точной приводимости при

заданных начальных условиях, внешнем воздействии  $f(t)$  и моменте  $t_f$  является достижимость  $J^* = 0$  с учетом того, что  $\Delta(t_f) = \bar{\Delta}(t_f, t_f)$ .

Приравнивая (8) и (9) и выполняя псевдообращение, получаем выражение для приводящего управления

$$\begin{aligned} u(t) &= G^+ \cdot (J^* - \bar{J}(t_f, t)) / (2T_u), \quad G^+ = G^T / (GG^T), \\ G &= (1 \times r) = \bar{D}^T(t_f, t) \cdot F \cdot W^x(t_f, t, x(t)) \cdot B(t). \end{aligned} \quad (10)$$

Полученное управление зависит от ПКС  $\bar{x}(t_f, t)$ ,  $\bar{y}(t_f, t)$ , переходной матрицы  $W^x$ , как функции второго аргумента, текущих состояний приводимой и эталонной систем  $x(t)$  и  $y(t)$ . Последние две зависимости – неявные через  $\bar{\Delta}(t_f, t) = \bar{x}(t_f, t) - \bar{y}(t_f, t)$ , где ПКС  $\bar{x}$ ,  $\bar{y}$  являются функциями  $x(t)$  и  $y(t)$  согласно их определениям из (4) и (5), как функциям первого аргумента. Отметим также, что  $\bar{x}$ ,  $\bar{y}$ ,  $W^x$  являются и функциями  $f(t)$ .

Перейдем теперь к задаче приводимости с критерием (3), т.е. приводимости на всем интервале времени. Для ее решения разобьем весь временной интервал  $[t_0, t_f]$  на малые интервалы  $[t_i, t_i + h]$ ,  $i = 1, 2, \dots, N$  длительностью  $h$  и для каждого из таких интервалов воспользуемся алгоритмом (10), считая  $t \sim t_i$ ,  $t_f \sim t_i + h \equiv t_{i+1}$ . При этом ввиду малости интервала расчет ПКС и нелинейных переходных матриц можно упростить, заменив интегрирование дифференциальных уравнений разностными уравнениями. Так, для  $\bar{x}$  и  $W^x$  имеем:

$$\begin{aligned} \bar{x}(t_{i+1}, t_i) &= \bar{x}(t_i, t_i) + \Phi^x(t_i, \bar{x}(t_i, t_i)) \cdot h, \\ W^x(t_{i+1}, t_i, x(t_i)) &= W^x(t_i, t_i, x(t_i)) + \\ &+ \left[ \frac{\mathcal{J}\Phi^x(t_i, x)}{\mathcal{J}x} \right]_{x=\bar{x}(t_i, t_i)} \cdot W^x(t_i, t_i, x(t_i)) \cdot h. \end{aligned}$$

С учетом начальных условий из (4) последние выражения приобретают более простой вид

$$\begin{aligned} \bar{x}(t_{i+1}, t_i) &= x(t_i) + \Phi^x(t_i, x(t_i)) \cdot h, \\ W^x(t_{i+1}, t_i, x(t_i)) &= I + \left[ \frac{\mathcal{J}\Phi^x(t_i, x)}{\mathcal{J}x} \right]_{x=x(t_i)} \cdot h. \end{aligned} \quad (11)$$

Аналогично для  $\bar{y}$  запишем равенство

$$\bar{y}(t_{i+1}, t_i) = y(t_i) + \Phi^y(t_i, y(t_i)) \cdot h, \quad (12)$$

Теперь управление (10), в котором необходимо заменить  $t$  на  $t_i$ ,  $t_f$  на  $t_{i+1}$ , зависит только от текущих значений переменных состояния систем (1) и (2), внешнего воздействия  $f(t)$  и моделей приводимой и эталонной систем.

Проверка алгоритма (10), (11), (12) на примерах показала, что с его помощью удастся действительно придавать нелинейным системам свойства эталонных моделей, что позволяет сделать вывод о практической значимости предлагаемого подхода к формированию алгоритмов управления. На одном из примеров показано, что рассматриваемый алгоритм обладает высокой степенью робастности по отношению к внешним возмущениям и параметрическим рассогласованиям между приводимой системой и ее моделью. Следует отметить также и то, что алгоритм расчета управления достаточно прост и может быть реализован на управляющих компьютерах в реальном времени.

Є.А.Шушляпін. Алгоритм сигнального самонастроювання по еталонній моделі

**РЕЗЮМЕ.** Розроблений алгоритм адаптивного керування нелінійними багатомірними системами, що реалізує властивості заданих еталонних моделей. Алгоритм отриманий у формі зворотного зв'язку від вимірюваних фазових координат і виходів еталонної моделі на основі застосування теорії моделей кінцевого стану.

E.A.Shushlyapin. **Algorithm of signal self-determination by a reference model**

**SUMMARY.** There was developed an algorithm of adaptive controlling nonlinear multivariate systems, which realize features of given reference models. Algorithm was derived in a form of a feedback from measured phase coordinates and outputs of reference model based on using a terminal state models theory.

#### Список использованной литературы

1. Фурасов В.Д. Устойчивость движения, оценки и стабилизация – М.:Наука, 1977.– 248с.
2. Шушляпин Е.А. Применение моделей конечного состояния в неклассической задаче приводимости систем // Вестник СевГТУ «Механика, энергетика, экология»; Севаст.гос.техн.ун-т.– Севастополь, 2002. – Вып. 38, С.25-32.
3. Алексеев В.М. Об одной оценке возмущений обыкновенных дифференциальных уравнений // Вестн. Москов. ун-та. Сер.1.Математика, механика. – 1961. – №2. – С.28 - 36.
4. Шушляпин Е.А.Канов Л.Н. Синтез терминального управления методом конечного состояния // Известия вузов «Электромеханика». – 2000. – №1. – С.72-75.

Поступила в редколлегию 16.04.03