УДК 517.92

В.Г.КОЗЫРЕВ, канд. тех. наук, Севастоп. гос. техн. ун-т

## ТЕРМИНАЛЬНАЯ ОШИБКА ПОЧТИ ТОЧНОГО ОПТИМАЛЬНОГО ПРИВЕДЕНИЯ В НОЛЬ

Для нестационарной линейно–квадратичной задачи получено соотношение, связывающее в явном виде терминальную ошибку и терминальную матрицу критерия качества и позволяющее путем подбора последней добиться необходимой точности приведения в ноль выхода системы.

Рассмотрим задачу приведения в нулевое состояние выхода линейной системы. Динамика системы задана уравнением пространства состояний на фиксированном отрезке времени  $0 \ \pounds \ t \ \pounds \ T$  с произвольным начальным условием и нулевым конечным условием на выход системы вида:

$$\frac{dx}{dt} = A(t)x + B(t)u(t), x(0) = x^0, Hx(T) = 0. (1)$$

Приведение осуществляется оптимально в смысле минимизации функционала

$$I[u(t)] = \int_{0}^{T} [x'(t)Q(t)x(t) + u'(t)R(t)u(t)]dt.$$
 (2)

В выражениях (1), (2):  $x \in E^n$  - вектор состояния;  $u \in E^r$  - вектор управления; матрицы A(t), B(t), Q(t) и R(t) являются непрерывными функциями времени t для всех  $t \in [0,T]$ ; Q(t) - неотрицательно определенная, R(t) - положительно определенная на отрезке [0,T]; H -постоянная матрица размера  $m \times n$ , m < n; размеры остальных матриц соответствующие; штрих означает транспонирование.

К задаче (1), (2) относится задача управления выходом y = C(t)x

рассматриваемой системы (1), в которой минимизируется функционал

$$I[u(t)] = \int_{0}^{T} [y'(t)D(t)y(t) + u'(t)R(t)u(t)]dt,$$

где матрицы C(t) и D(t) непрерывны, а D(t) неотрицательно определена на [0,T]. Это верно, если принять  $H = C(T), \ Q(t) = C'(t)D(t)C(t)$  и записать с учетом последнего данный функционал в виде (2).

Решение задачи (1), (2) хорошо известно [1] и имеет вид:

$$u(t) = -R^{-1}(t)B'(t)K(t)x(t), (3)$$

где для матрицы K = K(t) можно получить с учетом [1, 2] следующее представление (аргумент t в выражениях для простоты опускаем):

$$K = P + W'H'M^{-1}HW, (4)$$

в котором матрицы P = P(t), W = W(t) и M = M(t) – решения матричных дифференциальных уравнений

$$\frac{dP}{dt} = -PA(t) - A'(t)P + PS(t)P - Q(t), \qquad P(T) = 0,$$

$$\frac{dW}{dt} = -W(A(t) - S(t)P), \qquad W(T) = E,$$

$$\frac{dM}{dt} = -HWS(t)W'H', \qquad M(T) = 0,$$
(5)

 $S(t) = B(t)R^{-1}(t)B'(t)$ ; E - единичная матрица.

Для существования решения требуется невырожденность (а более точно, в силу структуры последнего уравнения (5), положительная определенность) матрицы M(t) на промежутке управления [0, T). Нетрудно показать, по аналогии с [3], что необходимым и достаточным условием для положительной определенности M(t) является полная управляемость системы (1) по выходу y = C(t)x, C(T) = H на любом отрезке  $[t_0, T] \subseteq [0, T]$ .

Из (4), (5) видно, что при стремлении  $t \to T$  значения коэффициентов усиления в цепи обратной связи должны неограниченно возрастать. Это неосуществимо, и на практике коэффициенты усиления, в соответствии с законом (4), (5), нужно делать как можно большими, что тоже не очень хорошо, так как тогда система будет очень чувствительной к различного рода помехам. Кроме того, неясно насколько большими необходимо сделать коэффициенты в цепи обратной связи для удовлетворительного выполнения цели управления. Удовлетворительным, очевидно, считается управление, приводящее выход системы достаточно близко к нулю.

Таким образом, более естественной, с практической точки зрения, представляется задача оптимального приведения объекта в нулевое состояние с заданной точностью. Математически эту задачу можно сформулировать как задачу управления системой

$$\frac{dx}{dt} = A(t)x + B(t)u(t), \qquad x(0) = x^0, \tag{6}$$

для которой минимизируется другой функционал:

$$I_{I}[u(t)] = \frac{1}{I}x'(T)H'FHx(T) + \int_{0}^{T} [x'(t)Q(t)x(t) + u'(t)R(t)u(t)]dt, \quad (7)$$

где F- постоянная положительно определенная матрица, определяющая относительные веса штрафа для каждой компоненты выхода. Величина 1/I определяет порядок штрафа. Малый параметр I есть конкретное выражение достаточной для данной задачи точности приведения.

Пусть  $x_0(t)$  – оптимальная траектория системы (1), (2), а  $x_1(t)$  – оптимальная траектория системы (6), (7). Имеет место следующая оценка [2]:  $\|x_0(t) - x_1(t)\| < IO(1)$  при  $I \to 0$  равномерно на отрезке  $0 \le t \le T$ .

В частности для t = T  $x_0(T) = 0$ , и имеет место оценка терминальной ошибки оптимального приведения в задаче (6), (7)

$$||x_{I}(T)|| < IO(1), \qquad I \to 0.$$
 (8)

Вместо оценки (8) получим точную формулу для терминальной ошибки.

Оптимальное управление для задачи (6), (7) определяется соотношением

$$u_{1}(t) = -R^{-1}(t)B'(t)K_{1}(t)x(t), (9)$$

где матрица Риккати  $K_{\lambda} = K_{\lambda}(t)$  выражается, аналогично (4), представлением (аргумент t здесь и ниже тоже опускаем)

$$K_I = P + W'H'(M + lF^{-1})^{-1}HW,$$
 (10)

а матрицы P = P(t), W = W(t) и M = M(t) удовлетворяют тем же уравнениям (5).

Запишем уравнение оптимального движения системы:

$$\mathbf{\mathcal{L}} = Ax - BR^{-1}B'K_{\lambda}x \equiv (A - SK_{\lambda})x. \tag{11}$$

Подставляя выражение для матрицы Риккати  $K_I$  , получим:

$$\mathcal{L} = (A - SP)x - SW'H'(M + IF^{-1})^{-1}HWx.$$
 (12)

Обозначим

$$f(t) = (M + 1F^{-1})^{-1}HWx. (13)$$

Легко убедиться, что  $\frac{d}{dt}f(t)\equiv 0$ , т.е.  $f(t)\equiv const$ . В самом деле, про-

дифференцируем f(t) как произведение функций:

$$\frac{d}{dt}f(t) = -(M + IF^{-1})^{-1}\frac{dM}{dt}(M + IF^{-1})^{-1}HWx + + (M + IF^{-1})^{-1}H\frac{dW}{dt}x + (M + IF^{-1})^{-1}HW\frac{dx}{dt}.$$

В силу уравнений (5) и (11) имеем:

$$\frac{d}{dt}f(t) = (M + IF^{-1})^{-1}HWSW'H'(M + IF^{-1})^{-1}HWx -$$

$$-(M + IF^{-1})^{-1}HW(A - SP)x + (M + IF^{-1})^{-1}HW(A - SK_I)x$$

Перегруппируя члены и приводя подобные в этом выражении с учетом (10), получаем:

$$\frac{d}{dt}f(t) = (M + 1F^{-1})^{-1}HWSW'H'(M + 1F^{-1})^{-1}HWx + \\ + (M + 1F^{-1})^{-1}HWSPx - (M + 1F^{-1})^{-1}HWSK_{1}x = \\ = (M + 1F^{-1})^{-1}HWSW'H'(M + 1F^{-1})^{-1}HWx + \\ + (M + 1F^{-1})^{-1}HWSPx - (M + 1F^{-1})^{-1}HWS \times \\ \times (P + W'H'(M + 1F^{-1})^{-1}HW)x = \\ = (M + 1F^{-1})^{-1}HWSW'H'(M + 1F^{-1})^{-1} - \\ - (M + 1F^{-1})^{-1}HWSW'H'(M + 1F^{-1})^{-1} = 0$$

Используя это соотношение, можно получить формулу для ошибки приведения. Действительно: f(0) = f(T), откуда, используя выражение (13) и граничные условия (1), (5), имеем:

$$(M(0) + 1F^{-1})^{-1}HW(0)x(0) = (M(T) + 1F^{-1})^{-1}HW(T)x(T),$$
  
 $(M(0) + 1F^{-1})^{-1}HW(0)x^{0} = I^{-1}FHx(T),$   
 $Hx(T) = IF^{-1}(M(0) + IF^{-1})^{-1}HW(0)x^{0}$  и, наконец,  
 $y(T) = Hx(T) = I(M(0)F + IE)^{-1}HW(0)x^{0}.$  (14)

Соотношение (14) является точной формулой терминальной ошибки. При достаточно малом  $\boldsymbol{l}$  можно записать приближенное выражение для ошибки с точностью до членов более высокого порядка малости:

$$y(T) = Hx(T) = IF^{-1}M^{-1}(0)HW(0)x^{0}.$$
 (15)

Соотношение (14) или приближенное соотношение (15) дают величину терминальной ошибки для общего случая, когда эта ошибка контролируется путем введения в критерий качества штрафной матрицы (1/I)F. При F=0 получаем известную частную формулу из [1] для неконтролируемой, «свободной» терминальной ошибки (случай свободного конца траектории, когда в функционале качества отсутствует терминальный член с матрицей F):

$$y(T) = Hx(T) = HW(0)x^{0}$$
. (16)

Выражение (16), однако, не позволяет рассчитывать ошибку для терминального регулятора задачи (6), (7), в частности для задачи приведения выхода системы в малую окрестность ноля.

Заметим, что в постановке задачи (6), (7) требуется положительная определенность матрицы M(t) лишь в момент времени t=0. Достаточно, чтобы система была вполне управляемой на отрезке управления [0, T], т.е. требования по управляемости к системе в случае почти точного приведения ниже.

Формулы (14) и (15) представляют собой выражения для расчета терминальной ошибки приведения на заданном отрезке управления при заданных начальных условиях и критерии качества. Один раз проинтегрировав уравнения (5) и получив M(0) и W(0), можно подбором малого параметра I и матрицы F добиться приемлемой точности приведения на заданном отрезке управления, добиваясь, таким образом, компромисса между точностью и величиной коэффициентов усиления в цепи обратной связи.

Кроме того, для автономных систем (если матрицы A,B,Q и R – постоянны) формулы (14) и (15) позволяют легко осуществить совместный выбор штрафного малого параметра I и продолжительности отрезка управления T для успешной реализации приведения в ноль с заданной точностью. Для этого уравнения (5) решаются в обратном времени на отрезке  $[0,\bar{T}]$  при достаточно большом  $\bar{T}$ . Затем, по формуле (14) для всех  $t \in [0,\bar{T}]$  рассчитывается значение ошибки приведения  $y(\bar{T}-t)=I(M(t)F+IE)^{-1}HW(t)x^0$ , которая будет иметь место если процесс управления начнется в момент t. В результате можно построить зависимость ошибки приведения от длины отрезка управления  $\bar{T}-t$  при фиксированном I и выбрать I исходя из продолжительности отрезка управления.

## Список использованной литературы

- 1. Брайсон А. Прикладная теория оптимального управления / А.Брайсон, Хо Ю-Ши. М.: Мир, 1972. 544 с.
- 2. Козырев В.Г. Оптимальный регулятор почти точного приведения в ноль.// Вестник СевГТУ. Сер. Автоматизация процессов и управление. Севастополь: изд. СевГТУ, 1998. Вып. 14. С.72-76.
- 3. Глизер В.Я. Асимптотика решения одной сингулярно возмущенной задачи, связанной с методом штрафных функций / В.Я.Глизер, М.Г.Дмитриев // Дифференц. уравнения. 1981. Т.XVII. N96. C.1574 1580.

Поступила в редколлегию 02.08.2001 г.