

РЕШЕНИЕ ОДНОЙ ЗАДАЧИ ОПТИМАЛЬНОГО ПЕРЕХВАТА ДВИЖУЩЕЙСЯ ЦЕЛИ

Л. Н. Сотиров, Д. С. Тянев

Движение цели по одной из координат, например азимуту, заданно уравнением

$$y^*(t) = c_0 + c_1 t, \quad c_0 = \text{const.}; \quad c_1 = \text{const.} \quad (1)$$

Требуется поразить (за конечное время) эту движущуюся цель. Для выполнения сформулированной задачи необходимо оптимальным образом управлять снарядом, уравнение движения которого имеет следующий вид:

$$\ddot{y} + \alpha_1 \dot{y} = \beta_0 u \quad (2)$$

где y - управляемая координата;
 u - управляющее воздействие;
 α_1, β_0 - постоянные во времени коэффициенты.

В начальном моменте времени $t = 0$, $y(0) = 0$, $\dot{y}(0) = 0$.

Учитывая ограниченную мощность рулевой установки, введем следующее ограничение на управляющее воздействие по модулю

$$|u| \leq 1. \quad (3)$$

В [1] управляющее воздействие выбрано таким образом, чтобы встреча с целью произошла за минимально возможное время.

В настоящей работе требуется лишь конечность времени поражения цели и применяется совершенно иной подход к решению задачи оптимального перехвата движущейся цели.

Задачу оптимального перехвата переформулируем как задачу перевода изображающей точки на фазовой плоскости с начальным ненулевым состоянием $\{c_0, c_1\}$ в нулевую точку за конечное время \hat{t}^* .

Для этого введем в рассмотрение координату рассогласования траекторий движения цели и снаряда-перехватчика

$$\varepsilon(t) = y^*(t) - y(t) \quad (4)$$

откуда, с учетом уравнений (1) и (2), получаем следующее уравнение для координаты отклонения $\varepsilon(t)$, а именно:

$$\ddot{\varepsilon} + \alpha_1 \dot{\varepsilon} = -\beta_0 u + \alpha_1 c_1 \quad (5)$$

при чем $\varepsilon(0) = c_0$, $\dot{\varepsilon}(0) = c_1$. (6)

С помощью постановок $\varepsilon = e_1$, $\dot{\varepsilon} = e_2$ получим математическую модель в пространстве состояний вида

$$\begin{bmatrix} \dot{e}_1 \\ \dot{e}_2 \end{bmatrix} = \begin{bmatrix} 0 & 1 \\ 0 & -\alpha_1 \end{bmatrix} \begin{bmatrix} e_1 \\ e_2 \end{bmatrix} - \begin{bmatrix} 0 \\ \beta_0 \end{bmatrix} u + \begin{bmatrix} 0 \\ \alpha_1 c_1 \end{bmatrix}, \quad \begin{bmatrix} e_1(0) \\ e_2(0) \end{bmatrix} = \begin{bmatrix} c_0 \\ c_1 \end{bmatrix}, \quad (7)$$

$$\varepsilon = \begin{bmatrix} 1 & 0 \end{bmatrix} \begin{bmatrix} e_1 \\ e_2 \end{bmatrix}. \quad (8)$$

Продифференцируем уравнения (7), вводя новую переменную

$$\dot{i} = v \quad (9)$$

тогда получим

$$\begin{bmatrix} \dot{e}_1 \\ \dot{e}_2 \\ \dot{e}_3 \end{bmatrix} = \begin{bmatrix} 0 & 1 & 0 \\ 0 & 0 & 1 \\ 0 & 0 & -\alpha_1 \end{bmatrix} \begin{bmatrix} e_1 \\ e_2 \\ e_3 \end{bmatrix} - \begin{bmatrix} 0 \\ 0 \\ \beta_0 \end{bmatrix} \cdot v \quad (10)$$

Для системы (10) сформулируем задачу аналитического конструирования и для ее решения воспользуемся методом предложенном в [2].

Введем оптимизирующий функционал

$$J(v) = \frac{1}{2} \int_0^t (\tilde{e}^T \cdot Q \cdot \tilde{e} + g \cdot v^2) dt, \quad \tilde{e}^T = [e_1 \quad e_2 \quad e_3], \quad (11)$$

где g - произвольно выбираемая весовая положительная константа, в то время как весовая матрица Q назначается в форме

$$Q = q \cdot q^T \quad (12)$$

где весовой вектор q имеет вид [2]:

$$q^T = [0 \quad 1 \quad \alpha_1^{-1}]. \quad (13)$$

Применяя к задаче указанный выше метод, находим

$$v^*(\tilde{e}, t) = \mu(t) \cdot g^{-1} \cdot \beta_0 \cdot \alpha_1^{-1} \cdot (e_2 + \alpha_1^{-1} \cdot e_3) \quad (14)$$

где

$$\mu(t) = -\alpha_1 \cdot g^{0,5} \cdot \beta_0^{-1} \frac{\exp\left[2\beta_0 \cdot \alpha_1^{-1} \cdot g^{-0,5} \cdot t\right] - \exp\left[2\beta_0 \cdot \alpha_1^{-1} \cdot g^{-0,5} \cdot t\right]^*}{\exp\left[2\beta_0 \cdot \alpha_1^{-1} \cdot g^{-0,5} \cdot t\right]^* + \exp\left[2\beta_0 \cdot \alpha_1^{-1} \cdot g^{-0,5} \cdot t\right]} \quad (15)$$

Однократное интегрирование закона (14), с учетом (10), даст уравнение управляющего устройства

$$u^*(e, t) = g^{-1} \cdot \beta_0 \cdot \alpha_1^{-1} \cdot \mu(t) \cdot e_1 + g^{-1} \cdot \beta_0 \cdot \alpha_1^{-1} \cdot \mu(t) \cdot e_2 + c, \quad (16)$$

где

$$c = \beta_0^{-1} \cdot \alpha_1 \cdot c_1 \quad (17)$$

Очевидно, соответствующим назначением весовой константы g квадратичного функционала, можно добиться удовлетворения условия (3) в любой момент времени функционирования замкнутой системы. Если однако, весовой коэффициент g принимает значения на интервале (0,1], то при некоторой совокупности начальных условий, рулевая установка может быть доведена до упора. При этом, с нарастанием времени функционирования системы, неравенство (3) становится строгим.

Тем самым алгоритм управления можно представить следующим образом:

$$u^*(e, t) = sat \left[g^{-1} \cdot \beta_0 \cdot \alpha_1^{-1} \cdot \mu(t) \cdot e_1 + g^{-1} \cdot \beta_0 \cdot \alpha_1^{-1} \cdot \mu(t) \cdot e_2 + c \right] \quad (18)$$

где

$$sat(\theta) = \begin{cases} \theta, & |\theta| < 1; \\ sign(\theta), & |\theta| \geq 1. \end{cases}$$

С помощью невырожденных преобразований [3], можно представить систему (10) следующим образом

$$\begin{bmatrix} \dot{e}_1 \\ \dot{e}_2 \\ \dot{s} \end{bmatrix} = \begin{bmatrix} 0 & 1 & 0 \\ 0 & -\alpha_1 & \alpha_1 \\ 0 & 0 & 0 \end{bmatrix} \begin{bmatrix} e_1 \\ e_2 \\ s \end{bmatrix} - \begin{bmatrix} 0 \\ 0 \\ \beta_0 \cdot \alpha_1^{-1} \end{bmatrix} \cdot v, \quad (19)$$

где
$$s(t) = \mathbf{q}^T \cdot \tilde{\mathbf{e}}(t) \quad (20)$$

Тогда (14) запишется как следует

$$v^*(s, t) = \mu(t) \cdot g^{-1} \cdot \beta_0 \cdot \alpha_1^{-1} \cdot s(t) \quad (21)$$

и последнее из уравнений (19) примет, после замыкания системы (19) управлением (21), следующий вид:

$$\dot{s} = -\mu(t) \cdot g^{-1} \cdot \beta_0^2 \cdot \alpha_1^{-2} \cdot s(t) \quad (22)$$

Тем самым, конечное состояние $s(t)$, при известном фиксированном t , может быть прогнозировано с помощью выражения

$$s(t) = \left[\exp \left(-g^{-1} \cdot \beta_0^2 \cdot \alpha_1^{-2} \cdot \int_0^t \mu(\lambda) d\lambda \right) \right] \cdot s(0) . \quad (23)$$

Значение конечного времени $t^* = \hat{t}^*$ для поражения цели определим, исходя с необходимостью из требования

$$\varepsilon(\hat{t}^*) = 0 \quad (24)$$

Для этого запишем решение укороченной системы уравнений

$$\begin{bmatrix} \dot{e}_1 \\ \dot{e}_2 \end{bmatrix} = \begin{bmatrix} 0 & 1 \\ 0 & -\alpha_1 \end{bmatrix} \begin{bmatrix} e_1 \\ e_2 \end{bmatrix} + \begin{bmatrix} 0 \\ \alpha_1 \end{bmatrix} s(t) \quad (25)$$

как следует:

$$\begin{bmatrix} e_1(t) \\ e_2(t) \end{bmatrix} = \begin{bmatrix} e_1(0) + \alpha_1^{-1} \cdot e_2(0) - \alpha_1^{-1} \cdot e_2(0) \cdot e^{-\alpha_1 t} \\ e_2(0) \cdot e^{-\alpha_1 t} \end{bmatrix} + \int_0^t \begin{bmatrix} 1 - e^{-\alpha_1(t-\tau)} \\ \alpha_1 \cdot e^{-\alpha_1(t-\tau)} \end{bmatrix} s(\tau) d(\tau) . \quad (26)$$

Учитывая, что $e_1(\hat{t}^*) = 0$, из первого решения (26) получим

$$e_1(0) + \alpha_1^{-1} \cdot e_2(0) - \alpha_1^{-1} \cdot e_2(0) \cdot e^{-\alpha_1 \hat{t}^*} = - \int_0^{\hat{t}^*} \left[1 - e^{-\alpha_1(\hat{t}^* - \tau)} \right] s(\tau) d\tau . \quad (27)$$

Разрешая (27) относительно неизвестного момента времени \hat{t}^* , замкнем решение задачи оптимального перехвата движущейся цели за конечное время \hat{t}^* .

Литература

- [1]. Н.М. Александровский, Элементы теории оптимальных систем автоматического управления, "Энергия", Москва, 1969.
- [2]. Л.Н. Сотиров, Решение одной задачи аналитического конструирования оптимальных регуляторов состояния линейных стационарных объектов с ограниченным временем функционирования, Юбилейна научна конференция на ВНВМУ "Н.Й.Вапцаров", Варна, XI.1981,
- [3]. Л.Н. Сотиров, Синтез иерархических оптимальных управляющих структур стационарных динамических систем, The 4-th International conference on Control systems and Computer Science, Bucharest, Romania, June 1981.