

**ЭЛЕКТРОННАЯ КОМПОНЕНТНАЯ БАЗА
И ИНТЕЛЛЕКТУАЛЬНЫЕ СИСТЕМЫ УПРАВЛЕНИЯ**

УДК 656.61.052:62.50

**ОБ ОПТИМИЗАЦИИ РЕГУЛЯТОРОВ СУДОВОГО ВЫЧИСЛИТЕЛЯ,
ОБЕСПЕЧИВАЮЩИХ АВТОНОМНОСТЬ УПРАВЛЯЮЩЕЙ СИСТЕМЕ**

© 2022 г. Г. Е. Панамарев^{1,*}, В. В. Попов², А. П. Троеклязов²

¹ Военный инновационный технополис “ЭРА”, Анапа, Россия

² Государственный морской университет им. адмирала Ф.Ф. Ушакова”, Новороссийск, Россия

*E-mail: era_lab5@mil.ru

Поступила в редакцию 15.03.2022 г.

После доработки 20.03.2022 г.

Принята к публикации 20.03.2022 г.

Показано построение обратной связи для обеспечения системе свойства автономности при работе судового вычислителя в режиме функционирования ввода управляющих воздействий при сложной обстановке движения судна на курсе.

DOI: 10.56304/S2782375X22040106

ВВЕДЕНИЕ

В современном регламенте управления судном на курсе широко применяются оптимизированные системы обработки информационных кортежей для помощи в принятии решений судоводителем и непосредственной работы с системными пакетами программного продукта с элементами искусственного интеллекта [1].

Постановка задачи. Пусть поведение объекта регулирования как сегмента управления судового вычислителя описывается системой дифференциальных уравнений вида

$$\dot{x} = \varphi(x, u); \quad y = Cx, \quad (1)$$

где x – n -мерный вектор фазовых координат системы, u – r -мерный вектор управления, y – r -мерный вектор постановки управляющей задачи, φ – n -мерная вектор-функция, C – матрица $r \times n$.

**ПРИКЛАДНЫЕ ЗАДАЧИ
УПРАВЛЯЮЩИХ ВОЗДЕЙСТВИЙ**

В ряде прикладных задач имеется возможность развязывать управляющие воздействия $(u_1, u_1, \dots, u_r) = u$. Относительно координат вектора $y = (y_1, y_1, \dots, y_r)$ построение системы предполагается так, чтобы управление u_i действовало лишь на координату y_i , не возмущая координат $y_j (j \neq i)$. В исследовании систему (1), обладающую такими свойствами, примем как автономно управляемую, где значение координаты y_i в любой момент времени t будет функционалом системы вида

$$y_i(t) = y_i(x(0), u(\tau), \bar{u}_i(\tau)); \quad (0 \leq \tau \leq t), \quad (2)$$

где $\bar{u}_i = (u_i, \dots, u_{i-1}, u_{i+1}, \dots, u_r)$.

Итак, система (1) автономно управляема по i -й координате при функционале (2), не зависящем от \bar{u}_i . Тогда система полностью автономна при управляемости по всем координатам. Примем, что объект регулирования описывается системой уравнений

$$\dot{x} = Ax + Bu; \quad y = Cx, \quad (3)$$

где A, B, C – постоянные матрицы размера $n \times n, n \times r, r \times n$. Система (3) свойствами автономности не обладает [2].

Проведем исследования вариации применимости обработки данных в различных конфигурациях постановки задач законов автономной системы и асимптотического регулирования. Проанализируем множество законов обратной связи, обеспечивающих системе заданные свойства. Примем входное воздействие в виде двух слагаемых

$$u = \vartheta + f, \quad (4)$$

где $f(t)$ – внешнее управляющее воздействие, $\vartheta(x)$ – определяющий закон обратной связи.

Условия автономного регулирования. Исследуем скалярные произведения вида

$$(c_i, A^s b^j); \quad (s = 0, 1, \dots, n-1; j = 1, 2, \dots, r), \quad (5)$$

где d^i – i -вектор столбец, d_j – j -я вектор-строка произвольной матрицы D .

Пусть n_{ij} – наименьшее значение s_i , при котором скалярное произведение (5) отличается от нуля, тогда

$$(c_i, A^s b^j) = e_i^j \neq 0; \quad (s = 0, 1, \dots, n-1; n_{ij} j = \infty).$$

Чтобы система обладала обратной связью $\vartheta(x)$, обеспечивающей системе (3), (4) автономность по i -й координате, необходимо и достаточно выполнение условий

$$n_{ii} < n_{ij}; \quad (i = 1, \dots, r; j = 1, \dots, i-1, i+1, \dots, r). \quad (6)$$

Пусть существует $\vartheta(x)$, при котором система (3) и (4) полностью автономна и условия (6) не выполнимы, тогда хотя бы для одного n_{ij} :

$$(c_i, A_{ij}^n b^j) = e_i^j \neq 0; \quad (c_i, A^s b^j) = 0 e_i^j; \quad (7)$$

$$(s = 0, 1, \dots, n-1; n_{ij} - 1).$$

Проведем в уравнениях (3) модификацию относительно замены переменных:

$$z = Dx, \quad D = |c_i, A^* c_i \dots A_{ij}^* c_i \dots l_p|^*;$$

$$(p = n - n_{ij} - 1).$$

В исследовании принято, что каждая из вектор-строк l_1, \dots, l_p матрицы D линейно независима с остальными вектор-строками. Тогда векторы $c_i, A^* c_i \dots A^{*n_{ij}} c_i$ линейно независимы, следовательно, матрица D , не особая.

Пусть существуют числа p_i , такие что

$$\sum_{i=0}^{n_{ij}} p_i A^{*i} c_i = 0,$$

где $p_i = 0$ на все величины. Тогда исследуем равенство, определяющее регулирование уровня воздействия вида

$$\left(\left(A^{*s} \sum_{i=0}^{n_{ij}} p_i A^{*i} c_i \right), b^{*j} \right) = \sum_{i=0}^{n_{ij}} p_i (c_i, A^{(i+s)} b^j) = 0,$$

последовательно при $s = 0, 1, \dots, n_{ij}$ и, учитывая (7), находим $p_{(n_{ij}-s)} e_i^j = 0$ и $p_{(n_{ij}-s)} e_i^j = 0; (s = 0, 1, \dots, n_{ij})$, следовательно, матрица D не особая [3].

Тогда в новых переменных модифицированное уравнение принимает вид

$$\dot{y}_i = \dot{z}_i = z_{z_s}, \quad \dot{z}_s = z_{s+1}; \quad (s = 2, 3, \dots, n_{ij}),$$

$$\dot{z}_{(n_{ij}+1)} = \sum_{p=1}^n h_p z_p + e_i^j u_j + k u_i,$$

$$\dot{z}_m = \sum_{p=1}^n g_{mp} z_p + \sum_{p=1}^r h_{mp} u_p, \quad (8)$$

$$k = \begin{cases} e_i^j; & n_{ii} = n_{ij} \\ 0; & n_{ii} > n_{ij}; \quad (m = (n_{ij} + 2), \dots, n) \end{cases}$$

Пусть в (8) выбран произвольный непрерывно дифференцируемый закон обратной связи $\vartheta(z)$ при условии ($u = \vartheta(z) + f(t)$), тогда вариации фазовых координат при варьировании управления описываются системой уравнений

$$(\delta \dot{y}_i) = (\delta \dot{z}_1) = \delta \dot{z}_2, \quad (\delta \dot{z}_s) = \delta \dot{z}_{s+1},$$

$$(\delta \dot{z}_{(n_{ij}+1)}) = \sum_{p=1}^n h_p \delta z_p + e_i^j \sum_{p=1}^n \frac{\partial \vartheta_i}{\partial z_p} \delta z_p +$$

$$+ k \sum_{p=1}^n \frac{\partial \vartheta_i}{\partial z_p} \delta z_p + e_i^j \delta f_j + k \delta f_j, \quad (9)$$

$$(\delta \dot{z}_m) = \sum_{p=1}^n g_{mp} \delta z_p + \sum_{p=1}^r h_{mp} \left(\sum_{s=1}^n \frac{\partial \vartheta_p}{\partial z_s} + \delta f_s \right),$$

$$(m = (n_{ij} + 2), \dots, n; s = 2, 3, \dots, n_{ij}).$$

где δ – знак варьирования.

РЕГУЛЯТОРЫ УПРАВЛЕНИЯ

Если система (3), (4) автономно управляема по i -й координате и равенство при произвольных $\delta f_i (j \neq i)$:

$$\delta f_i(t) \equiv 0, \quad \text{то} \quad \delta y_i(t) \equiv 0. \quad (10)$$

Тогда из (9), (10) следует, что $\delta z_1(t) = \delta z_2(t) = \dots = \delta z_{(n_{ij}+1)} \equiv 0$, и уравнение системы (9) дает необходимое условие автономности:

$$\sum_{p=(n_{ij}+2)}^n h_p \delta z_p + \sum_{p=(n_{ij}+2)}^n \left(e_i^j \frac{\partial \vartheta_j}{\partial z_p} + k \frac{\partial \vartheta_j}{\partial z_p} \right) \delta z_p + e_i^j \delta f_i = 0. \quad (11)$$

Поскольку $\delta z_i(t)$ непрерывная функция, а $\delta f_i(t)$ независимы и произвольны, то условие (11) может быть выполнено лишь при $e_i^j = 0$, что противоречит (7) и удовлетворяет условию оптимального управления [4].

Пусть условия (6) выполнены с оптимальным положением, тогда

$$(c_i A^s b^j) = 0 \quad \text{при} \quad s \leq n_i \quad \text{и} \quad i \neq j. \quad (12)$$

Проведем в уравнениях (3) модификацию путем замены переменных, тогда

$$z = Dx \quad \text{при} \quad D = |c_1 A^* c_1 \dots A^{*n_{11}} c_1 c_2 A^* c_2 \dots$$

$$A^{*n_{22}} c_2 \dots c_r \dots A^{*n_{rr}} c_r l_1 \dots, l_p|^*.$$

В выражении каждая из вектор-строк l_1, \dots, l_p матрицы D линейно независима с остальными вектор-строками. Исследуем и покажем, что векторы

$$c_1 \dots A^{*n_{11}} c_1, c_2, \dots, A^{*n_{22}} c_2, \dots, c_r, \dots, A^{*n_{rr}} c_r \quad (13)$$

линейно независимы, следовательно, матрица D не особая.

Пусть существуют числа p_{is} , такие что

$$\sum_{i=1}^r \sum_{s=0}^{n_{ii}} p_{is} A^{*s} c_i = 0,$$

где $p_{is} = 0$ при $n_{11} \geq n_{22} \dots \geq n_{rr}$.

Тогда имеем

$$\sum_{i=1}^r \sum_{s=0}^{n_{ii}} p_{is} (A^{*s} c_i b^j) = 0; \quad (j = 1, 2, \dots, r).$$

Отсюда при $j = 1$ с учетом (12) находим $p_{1n_{11}} e_1^1 = 0$ и $p_{1n_{11}} = 0$. Если при $n_{11} = n_{22}$ $j = 2$, получаем $p_{2n_{22}} e_2^2 = 0$ и $p_{2n_{22}} = 0$.

Исследуем выражения

$$\left(\left(A^{*k} \sum_{i=1}^r \sum_{s=0}^{n_{ii}} p_{is} A^{*s} c_i \right), b^j \right) = \sum_{i=1}^r \sum_{s=0}^{n_{ii}} p_{is} (c_i A^{k+s} b^j) = 0; \quad (j = 1, 2, \dots, r)$$

последовательно при $k = 1, 2, \dots, n_{11}$ и, учитывая (12), обнаруживаем, что все $p_{ij} = 0$, следовательно, векторы (13) линейно независимы, а матрица D не особая.

В новых условиях переменные величины уравнения объекта примут вид

$$\dot{z} = \bar{A}z + \bar{B}u; \quad y = \bar{C}z. \quad (14)$$

Выражения представим как совокупность связанных подсистем уравнений

$$\dot{z}^i = \bar{A}_i z^i + \bar{B}_i^i u_i; \quad \dot{z}^0 = \bar{A}_0 z + \bar{B}_0 u_i; \quad (15)$$

$$y^i = z_i^i, \quad z^i = (z_1^i, z_2^i, \dots, z_{(n_{ii}+1)}^i); \quad (i = 1, 2, \dots, r).$$

Здесь первая подсистема состоит из первых $n_{ii} + 1$ уравнений (14), а вторая из следующих $n_{22} + 1$ и так далее, последняя – из оставшихся $s = n - \sum_{i=1}^r n_{ii} - r$ уравнений (14).

Матрицы \bar{A}_i и векторы \bar{b}_i имеют вид

$$\bar{A}_i = \begin{vmatrix} 0 & 1 & \dots & \dots & \dots & \dots & \dots \\ \dots & 0 & 1 & \dots & 0 & \dots & 0 \\ \dots & \dots & \dots & \dots & \dots & \dots & \dots \\ \dots & \dots & \dots & \dots & \dots & \dots & \dots \\ \dots & \dots & \dots & 0 & 1 & \dots & \dots \\ \dots & \dots & \dots & \dots & 0 & 1 & \dots \\ \bar{a}_{k_1} & \dots & \dots & \dots & \bar{a}_{k_s} & \dots & \bar{a}_{k_n} \end{vmatrix}; \quad \bar{b}^i = \begin{vmatrix} 0 \\ 0 \\ \vdots \\ 0 \\ e_i^j \end{vmatrix},$$

$$\left(s_i = n_{ii} + 1, k_i = i + \sum_{j=1}^i n_{jj} \right)$$

где \bar{a}_{ij} – элементы матрицы \bar{A} .

Последняя строка матрицы \bar{A} состоит из коэффициентов разложения вектора $A^{*(n_{ii}+1)}$ по вектор-строкам матрицы D [5]. Выберем для объекта исследования (15) законы обратной связи вида

$$\vartheta_i = -\frac{1}{e_i} \sum_{j=1}^n \bar{a}_{k_{ij}} z_j + \bar{\vartheta}_i(z^i) = -\frac{1}{e_i} (c_i, A^{*(n_{ii}+1)} x) + \bar{\vartheta}_i \left(y_i, \dots, \frac{d^{n_{ii}} y_i}{dt^{n_{ii}}} \right), \quad (16)$$

где $\bar{\vartheta}_i$ – произвольная непрерывная функция z^i . Тогда система (15)–(16) распадается на r независимых подсистем и одну связанную:

$$\dot{z}_j^i = z_{j+1}^i, \dot{z}_{(n_{ii}+1)}^i = e_i \bar{\vartheta}_i + e_i f_i; \quad (j = 1, 2, \dots, n_{ii}),$$

$$\dot{z}^0 = \bar{A}^0 z + \bar{B}^0 \bar{\vartheta} + \bar{B}_0 f; \quad (i = 1, 2, \dots, r), \quad (17)$$

$$y_i = z_i^i,$$

где $f = (f_1, \dots, f_r); \bar{\vartheta} = (\bar{\vartheta}_1, \dots, \bar{\vartheta}_r)$.

Функционалы (2) для системы (17) имеют вид

$$y_i(t) = z_1^i(t) = z_1^i(z^i(0), f_i(\tau)) = y_i(x(0), f_i(\tau)); \quad (18)$$

$$(0 \leq \tau \leq t; i = 1, 2, \dots, r),$$

следовательно, регуляторы (16) при любой непрерывной функции $\vartheta_i \left(y_i, \dots, \frac{d^{n_{ii}} y_i}{dt^{n_{ii}}} \right)$ обеспечивают полную автономность системе (3)–(4), система (14) полностью автономна по Вознесенскому, если $\delta y_i(t) \equiv 0$ при любых $\delta y_i(0) = \delta z_i^i(0)$, где $i = 1, 2, \dots, r$ и $j \neq i$. Из (18) следует, что система (14) с регуляторами (16) полностью автономна [6].

АВТОНОМНЫЕ РЕГУЛЯТОРЫ И ОПТИМАЛЬНОСТЬ

Пусть выполнены условия (6), тогда класс регуляторов будет вида

$$\vartheta_i = \frac{1}{(c_i, A^{n_i} b^i)} (c_i, A^{(n_i+1)} x) + \bar{\vartheta}_i; \quad (i = 1, 2, \dots, r), \quad (19)$$

где $\bar{\vartheta}_i$ – произвольная непрерывная функция $y_i, \dots, \frac{d^{n_i} y_i}{dt^{n_i}}$, обеспечивающая полную автономность системе (3)–(4).

Асимптотическая устойчивость и автономность. В прикладных задачах требуется асимптотическая устойчивость системы (3)–(4) при $f(t) \equiv 0$. Автономные регуляторы (19) не обладают данными свойствами, хотя устойчивы по координатам y_1, y_2, \dots, y_r при выполнении условий (6). Исследуем при отсутствии внешнего воздействия $f(t) \equiv 0$, тогда в системе (17) получим

$$\begin{aligned} \dot{z}^0 &= A_0 z^0 + A_{01} \bar{z} + \bar{B}_0 \bar{\vartheta}(\bar{z}), \\ \text{при } \bar{z} &= (z^1, z^2, \dots, z^r). \end{aligned} \quad (20)$$

Выбор линейных регуляторов $\bar{\vartheta}_i(z^i)$. Первые r блоков системы (17) можно принять асимптотически устойчивыми при любом значении $\bar{z}(0)$, модифицировав

$$\bar{z}(t) \xrightarrow{t \rightarrow \infty} 0; \quad \bar{\vartheta}(\bar{z}(t)) \xrightarrow{t \rightarrow \infty} 0.$$

Тогда система асимптотически устойчива при устойчивости уравнения

$$\dot{z}^0 = A_0 z^0. \quad (21)$$

Следовательно, для существования регуляторов, обеспечивающих системе (14) и (16) и одновременно системе (3) и (4) полную автономность и асимптотическую устойчивость при $f(t) \equiv 0$, достаточным условием можно считать модерацию (21) [7].

Находим уравнения в переменных значениях уравнения управления:

$$u_i = \frac{1}{(c_i, A^{n_i} b^i)} (c_i, A^{(n_i+1)} x) + \bar{\vartheta}_i.$$

Модифицируем и получаем систему уравнений

$$\begin{aligned} \dot{x} &= (A + BK)x + B\bar{\vartheta} \\ K &= \begin{pmatrix} A^{*(n_i+1)} c_1 / e_1^1 \\ \dots \\ A^{*(n_r+1)} c_r / e_r^r \end{pmatrix}. \end{aligned} \quad (22)$$

Выбором $\bar{\vartheta}_i \left(y_i, \dots, \frac{d^{n_i} y_i}{dt^{n_i}} \right)$ в виде линейной функции можно обеспечить устойчивость первых r блоков в (17) в равновесном состоянии:

$$\begin{aligned} y_i &= (c_i, x) = 0; \quad \bar{\vartheta}_i = 0, \\ \frac{dy_i}{dt^{(n_i+1)}} &= (A^* c_i, x) = 0, \end{aligned} \quad (23)$$

$$\frac{d^{n_i} y_i}{dt^{(n_i+1)}} = (A^{*n_i} c_i, x) = 0; \quad (i = 1, 2, \dots, r)$$

или в векторном виде

$$Px = 0; \quad \bar{\vartheta} = 0,$$

где $P = |c_1 \dots A^{*n_1} c_1 c_2 \dots A^{*n_2} c_2 \dots c_r \dots A^{*n_r} c_r|^*$ соответствует условиям $z^i = 0; \vartheta_i(z^i) = 0$.

Исследуем систему алгебраических уравнений (23), поскольку система $rank _ P = s = \sum_{i=1}^r n_i + r$, тогда система может быть разрешена относительно s координат вектора $x = (x_1, x_2, \dots, x_n)$ с помощью обозначения совокупности координат вектором \bar{x} , остальные x_0 получим:

$$\bar{x} = P_0 x_0. \quad (24)$$

В исследовании примем $\bar{\vartheta} = 0$, уберем строки, соответствующие \bar{x} , и перейдем к системе дифференциальных уравнений порядка $(n - s)$:

$$\dot{x}_0 = Nx_0. \quad (25)$$

Регуляторы класса (16) обладают свойством устойчивости при $\bar{\vartheta}_i$, как линейный регулятор, обеспечивающий асимптотическую устойчивость дифференциальному уравнению

$$\frac{d^{n_i} y_i}{dt^{(n_i+1)}} = e_i^i \bar{\vartheta}_i; \quad (i = 1, 2, \dots, r).$$

Групповая автономность. Пусть поведение объекта описывается системой дифференциальных уравнений

$$\dot{x} = Ax + Bu. \quad (26)$$

Примем матрицы A, B постоянными размером $n \times n$ и $n \times r$, наблюдаемые координаты разобьем на r групп:

$$y^i = C_i x; \quad (i = 1, 2, \dots, r), \quad (27)$$

где C_i – постоянные матрицы размером $m_i \times n$ и $y^i = (y_1^i, y_2^i, \dots, y_{m_i}^i)$, тогда функционалы (2) для системы (26)–(27) имеют вид

$$\begin{aligned} y_k^i &= y_k^i(x(0), u_i(\tau), \bar{u}_i(\tau)); \\ (0 \leq \tau \leq t, k &= 1, 2, \dots, m_i; i = 1, 2, \dots, r). \end{aligned} \quad (28)$$

Для существования регуляторов, обеспечивающих системе полную групповую автономность, достаточно выполнить условия:

$$\begin{aligned} n_{iki} < n_{ikj}; \quad \bar{c}_{ik} = \bar{c}_{il}; \\ (i = 1, 2, \dots, r; j = 1, 2, \dots, i-1, i+1, \dots, r; \\ k, l = 1, 2, \dots, m_i). \end{aligned}$$

Тогда законы управления примут вид

$$u_i = -\frac{1}{e_{ik}^i} (\bar{c}_{ik}, x) + \bar{\vartheta}_i(z^i) + f_i,$$

где $\bar{\vartheta}_i$ – произвольная непрерывная функция z^i , обеспечивающая групповую автономность системе (26)–(27) относительно управления f [8].

ЗАКЛЮЧЕНИЕ

Таким образом, с помощью достаточных условий оптимального управленческого воздействия на исполнительные системы выведены дифференциальные уравнения для нахождения синтезирующего функционала и оптимального управления с обратной связью. Оптимальное управление динамической частью системы реализуется линейным регулятором по Вознесенскому, а оптимальное управление логической частью опре-

деляется рекуррентным уравнением. Исследована применимость оптимального процесса управления судовым вычислителем при управлении судном на курсе, в том числе со счетным множеством переключений логической части системы, которые происходят в фиксированный момент времени.

СПИСОК ЛИТЕРАТУРЫ

1. Лицкевич А.П., Старжинская Н.В., Попов В.В. Математические методы в электродинамике. Новороссийск: ГМУ им. адм. Ф.Ф. Ушакова, 2019. 212 с.
2. Долматов Б.М., Попов В.В. Информатика. Новороссийск: ГМУ им. адм. Ф.Ф. Ушакова, 2017. 60 с.
3. Гантмахер Ф.Р. Теория матриц. М.: Наука, 2019. 576 с.
4. Колмогоров А.Н., Фомин С.В. Элементы теории функций и функционального анализа. 3-е изд. М.: Наука, 2018. 496 с.
5. Стренг Г. Линейная алгебра и ее применение. М.: Мир, 2020. 456 с.
6. Райфа Х. Анализ решения. М.: Наука, 2017. 405 с.
7. Аблязов К.А., Катрюк И.С., Попов В.В. Основы теории надежности и диагностики. Новороссийск: ГМУ им. адм. Ф.Ф. Ушакова, 2018. 212 с.
8. Малкин И.Г. Теория устойчивости движения. М.: Наука, 2019. 345 с.