

ДИФФЕРЕНЦИАЛЬНЫЕ
УРАВНЕНИЯ
И
ПРОЦЕССЫ УПРАВЛЕНИЯ

№ 2, 2025

Электронный журнал,
рег. Эл № ФС77-39410 от 15.04.2010
ISSN 1817-2172

<http://diffjournal.spbu.ru/>
e-mail: jodiff@mail.ru

Общая теория управления

О полной управляемости по выходу линейных стационарных систем

Кондратьева Н. В.^{1,*}, Потапов А. П.^{2,**}

¹Санкт-Петербургский Политехнический университет Петра Великого

²Санкт-Петербургский Политехнический университет Петра Великого

*knat0202@mail.ru

**potalpan@yandex.ru

Аннотация. В рамках задачи оптимального управления «по выходу», впервые сформулированной и исследованной В. А. Якубовичем, возникла проблема получения условий полной управляемости линейной стационарной системы с помощью управления, являющегося функцией выхода. В статье вводится понятие управляемости линейной системы по заданному «выходу». На основе «частотной» теоремы Якубовича-Калмана доказывается теорема о необходимом условии управляемости по «выходу» линейных стационарных систем. Показано, что для систем второго порядка полученное условие является также и достаточным. Приведены примеры построения областей управляемости по «выходу» при наличии ограничений на управление.

Ключевые слова: полная управляемость, полная наблюдаемость, управляемость по выходу, передаточная функция, частотная характеристика.

Введение. Постановка задачи.

В задаче оптимального управления «по выходу», впервые сформулированной и исследованной В. А. Якубовичем [8, 9], в частности, рассматривается линейная стационарная система вида:

$$\begin{cases} \frac{dx}{dt} = Ax + Bu, t \in [0; T], u = u(\sigma) \\ \sigma = c^*x \end{cases} \quad (1)$$

с дополнительными ограничениями: $x(0) = a$, $x(T) = b$, для которой требуется найти оптимальное управление $u = u(\sigma)$ из условия: $\int_0^T \varphi(t, x, u) dt \rightarrow \min$.

При подходах к решению этой задачи возникла проблема нахождения условий, при которых система (1) может быть переведена из произвольного начального состояния a в произвольное конечное состояние b с помощью управления $u = u(\sigma)$, которое является функцией выхода σ , а также связанная с ней задача построения областей управляемости (областей достижимости) по «выходу» при наличии ограничений на управление.

Рассмотрим линейную стационарную систему (1) управления «по выходу», где $x = (x_1, x_2, \dots, x_n)^T \in R^n$, $u = (u_1, u_2, \dots, u_m)^T \in R^m$, $\sigma \in R^1$, $\sigma = c_1x_1 + c_2x_2 + \dots + c_nx_n$, $x = x(t)$ – «состояние» системы в момент времени t , $\sigma = \sigma(t)$ – скалярный «выход» в момент времени t , $u = u(\sigma)$ – управление «по выходу», A, B, c^* – матрицы размерностей соответственно $n \times n$, $n \times m$ и $1 \times n$.

Определение. Система (1) называется *полностью управляемой* «по выходу», если для любых «состояний» $x', x'' \in R^n$ существуют $T > 0$ и управление $u = u(\sigma)$ такие, что соответствующее решение $x = x(t)$ системы (1) удовлетворяет условиям: $x(0) = x'$, $x(T) = x''$ (т.е. управление $u = u(\sigma)$ переводит систему за время T из состояния x' в состояние x'').

Замечание. Данное определение отличается от обычного определения полной управляемости [2, 3] тем, что здесь накладываются дополнительные ограничения на управление $u = u(t) = u[\sigma(t)]$. А именно: если для каких-нибудь значений $t_1, t_2 \in [0; T]$ выполняется равенство $\sigma(t_1) = \sigma(t_2)$, то должно выполняться и равенство $u(t_1) = u(t_2)$.

Если система является *полностью управляемой* «по выходу», то она, очевидно, будет и полностью управляемой в обычном смысле. В данной статье показано, что обратное утверждение неверно.

Известны разные критерии полной управляемости в обычном смысле [2, 3] для этих систем, например, условие $rg \{B, AB, \dots, A^{n-1}B\} = n$. Но эти критерии не гарантируют полной управляемости «по выходу».

Задача состоит в том, чтобы для системы (1) получить необходимые и достаточные условия полной управляемости «по выходу»

В качестве *допустимых* управлений здесь рассматривается класс *кусочно-непрерывных* функций $u(\sigma)$. Решение системы дифференциальных уравнений, соответствующее кусочно-непрерывному управлению $u = u(\sigma)$, понимается по А. Ф. Филиппову [7].

Введём обозначения:

$W(p) = c^*(pI - A)^{-1}B$ – передаточная функция, $W(i\omega) = c^*(i\omega I - A)^{-1}B$ – частотная характеристика.

Здесь I – единичная матрица $n \times n$, $p \in C$ – комплексная переменная, $p \neq \lambda_j$, где λ_j – собственные значения матрицы A , i – мнимая единица, $\omega \in R$, $\omega \neq \omega_j$, где $i\omega_j$ – чисто мнимые собственные значения матрицы A .

Для решения поставленной задачи используем одну из «частотных теорем» Якубовича-Калмана. Приведём её формулировку [2, 4].

Частотная теорема. Пусть пара (A, B) – полностью управляема (в обычном смысле), а $F(x, u)$ – эрмитова (квадратичная) форма переменных x, u .

Для существования вещественной матрицы $H = H^*$, удовлетворяющей неравенству:

$$2\operatorname{Re} x^*H(Ax + Bu) - F(x, u) \leq 0 \quad \forall x \in C^n, u \in C^m \quad (2)$$

необходимо и достаточно, чтобы

$$F((i\omega I - A)^{-1}Bu, u) \geq 0 \quad \forall \omega \in (-\infty, +\infty), \det(i\omega I - A) \neq 0 \text{ и } \forall u \in R^m. \quad (3)$$

Замечание. Если условие (2) записано в виде: $\operatorname{Re} x^* H(Ax + Bu) + F(x, u) \leq 0$, то условие (3) запишется в виде: $F((i\omega I - A)^{-1}Bu, u) \leq 0$.

Часть 1. Основная теорема.

Рассмотрим линейную стационарную систему управления «по выходу» второго порядка

$$\begin{cases} \frac{dx}{dt} = Ax + Bu, & u = u(\sigma). \\ \sigma = c^*x \end{cases} \quad (1.1)$$

Здесь: $x = (x_1, x_2)^T \in R^2$, x – вектор состояния системы, $\sigma \in R^1$, σ – скалярный «выход», $u \in R^1$, $u = u(\sigma)$ – скалярное управление «по выходу», $A = \|a_{ij}\|_{2 \times 2}$, $B = (b_1, b_2)^T$, $c^T = (c_1; c_2)$.

Система (1.1) называется полностью управляемой (сокращённо: П/У) «по выходу», если для любых «состояний» $x', x'' \in R^2$ существуют $T > 0$ и управление $u = u(\sigma)$ такие, что соответствующее решение $x = x(t)$ системы (1) удовлетворяет условиям: $x(0) = x'$, $x(T) = x''$ (т. е. управление $u(\sigma)$ переводит систему за время T из состояния x' в состояние x'').

Для эрмитовой формы вида $F(x, u) = \operatorname{Re} u \cdot c^* \cdot (Ax + Bu)$ условие (2) частотной теоремы означает:

$$\operatorname{Re} (2x^*H - uc^*) \cdot (Ax + Bu) \leq 0 \quad \forall x \in C^n, u \in C^1.$$

Тогда для $x = (i\omega I - A)^{-1}Bu$ имеем:

$$\begin{aligned} (i\omega I - A)x &= Bu \Rightarrow Ax + Bu = i\omega Ix = i\omega x \Rightarrow G((i\omega I - A)^{-1}Bu, u) = \\ &= \operatorname{Re} u \cdot c^* \cdot (i\omega x) = \operatorname{Re} i\omega \cdot u \cdot c^* x = \operatorname{Re} i\omega \cdot u \cdot c^* (i\omega I - A)^{-1}Bu = \\ &= \operatorname{Re} i\omega \cdot u \cdot W(i\omega) \cdot u = \operatorname{Re}[i\omega \cdot W(i\omega)] \cdot u^2. \end{aligned}$$

В этом случае условие (3) частотной теоремы означает:

$$\operatorname{Re}[i\omega \cdot W(i\omega)] \cdot u^2 \geq 0 \quad \forall \omega \in (-\infty, +\infty), \det(i\omega I - A) \neq 0 \text{ и } \forall u \in R^1,$$

или:

$$\operatorname{Re}[i\omega \cdot W(i\omega)] \geq 0 \quad \forall \omega \in (-\infty, +\infty), \det(i\omega I - A) \neq 0.$$

Если $F(x, u) = -\operatorname{Re} u \cdot c^* \cdot (Ax + Bu)$, то получим:

$$\operatorname{Re}[i\omega \cdot W(i\omega)] \leq 0 \quad \forall \omega \in (-\infty, +\infty), \det(i\omega I - A) \neq 0.$$

Таким образом, из частотной теоремы для данной эрмитовой формы получаем утверждение.

Утверждение. Для существования вещественной матрицы $H = H^*$, удовлетворяющей неравенству:

$$\operatorname{Re} [2x^*H(Ax + Bu) - uc^*(Ax + Bu)] \leq 0 \quad \forall x \in C^n, u \in C^1 \quad (1.2)$$

необходимо и достаточно, чтобы

$$\operatorname{Re}[i\omega \cdot W(i\omega)] \geq 0 \quad \forall \omega \in (-\infty, +\infty), \det(i\omega I - A) \neq 0, \quad (1.3)$$

или:

$$\begin{aligned} \operatorname{Re} [2x^*H(Ax + Bu) + uc^*(Ax + Bu)] &\leq 0 \quad \forall x \in C^n, u \in C^1 \Leftrightarrow \\ \Leftrightarrow \operatorname{Re}[i\omega \cdot W(i\omega)] &\leq 0 \quad \forall \omega \in (-\infty, +\infty), \det(i\omega I - A) \neq 0. \end{aligned}$$

Воспользуемся данным следствием для получения необходимого и достаточного условия полной управляемости «по выходу».

Пусть система (1.1) полностью управляема (в обычном смысле) и полностью наблюдаема. Рассмотрим квадратичную форму $V(x) = x^*Hx$, где матрица $H = H^*$ - из условия (1.2). Покажем, что $H \neq kc \cdot c^*$ ни при каких $k \in R$.

Действительно, если $H = kc \cdot c^*$, то из (1.2) получим:

$$\begin{aligned} 2x^*H(Ax + Bu) - uc^*(Ax + Bu) &= 2x^*kc \cdot c^*(Ax + Bu) - uc^*(Ax + Bu) = \\ &= (2x^*kc - u)c^*(Ax + Bu) = (2kc^*x - u) \cdot (c^*Ax + c^*Bu) \leq 0 \quad \forall x \in R^2, u \in R. \end{aligned}$$

Но выполнение последнего неравенства $\forall x \in R^2$ и $\forall u \in R$ — невозможно, т. к. система (1.1) полностью наблюдаема и, следовательно, векторы c^* и c^*A линейно независимы.

Выберем точки $x', x'' \in R^2$ — так, чтобы $c^*x' = c^*x''$, а $V(x') \neq V(x'')$. Это возможно, поскольку в противном случае:

$$\begin{aligned} \{\forall x', x'' \in R^2, c^*x' = c^*x'' \Rightarrow V(x') = V(x'')\} &\Leftrightarrow V(x) = V(c^*x) \Leftrightarrow \\ \Leftrightarrow V(x) &= k(c^*x)^2 = kx^*c \cdot c^*x = x^*Hx \Rightarrow H = kc \cdot c^*, \end{aligned}$$

а это невозможно, как показано выше.

Очевидно, что среди точек $x', x'' \in R^2$, для которых $c^*x' = c^*x''$, всегда можно выбрать такие точки, для которых $V(x'') > V(x')$ и точки, для которых $V(x'') < V(x')$.

Введем обозначение: $\varphi(\omega) = \operatorname{Re}[i\omega \cdot W(i\omega)] = -\operatorname{Im}[\omega \cdot W(i\omega)]$.

Основная теорема (Необходимое и достаточное условие полной управляемости «по выходу»).

Пусть система (1.1) П/У (в обычном смысле) и полностью наблюдаема. Для того, чтобы эта система была П/У «по выходу», необходимо и достаточно, чтобы функция $\varphi(\omega)$ меняла знак при $\omega \in (-\infty, +\infty)$.

Доказательство. Необходимость. Пусть система (1.1) П/У «по выходу». Тогда существует управление $u = u(\sigma)$, переводящее эту систему из любого состояния x' в любое состояние x'' за некоторое время $T > 0$.

Предположим, что функция $\varphi(\omega)$ не меняет знак при $\omega \in (-\infty, +\infty)$. Если $\varphi(\omega) \geq 0 \quad \forall \omega \in (-\infty, +\infty)$, то по частотной теореме существует вещественная матрица $H = H^*$, удовлетворяющая неравенству:

$$2x^*H(Ax + Bu) - uc^*(Ax + Bu) \leq 0 \quad \forall x \in R^n, u \in R^1.$$

Если $\varphi(\omega) \leq 0 \quad \forall \omega \in (-\infty, +\infty)$, то по частотной теореме существует вещественная матрица $H = H^*$, удовлетворяющая неравенству:

$$2x^*H(Ax + Bu) + uc^*(Ax + Bu) \leq 0 \quad \forall x \in R^n, u \in R^1.$$

Таким образом, если функция $\varphi(\omega)$ не меняет знак при $\omega \in (-\infty, +\infty)$, то существует вещественная матрица $H = H^*$, удовлетворяющая неравенству:

$$2x^*H(Ax + Bu) \pm uc^*(Ax + Bu) \leq 0 \quad \forall x \in R^n, u \in R^1.$$

Пусть $V(x) = x^*Hx$. Выберем точки x' и x'' - так, чтобы $c^*x' = c^*x''$, а $V(x'') > V(x')$. Пусть управление $u = u(\sigma)$ переводит систему (1.1) из состояния x' в состояние x'' за некоторое время $T > 0$: $x(0) = x', x(T) = x''$.

Тогда имеем: $\sigma(0) = \sigma(T)$, $\dot{\sigma}(t) = c^*[Ax(t) + Bu(\sigma(t))]$ и

$$\begin{aligned} \int_0^T uc^*(Ax + Bu) dt &= \int_0^T u(\sigma(t)) \cdot c^*[Ax(t) + Bu(\sigma(t))] dt = \\ &= \int_0^T u(\sigma(t)) \cdot \dot{\sigma}(t) dt = \int_{\sigma(0)}^{\sigma(T)} u(\sigma) d\sigma = 0 \quad (\text{т. к. } \sigma(0) = \sigma(T)). \end{aligned}$$

Заметим, что если на некотором участке $[t_1; t_2] \subset [0; T]$ возникает скользящий режим, то равенство сохраняется, т. к. в этом случае $\dot{\sigma}(t) = 0$ на $[t_1; t_2]$ и, следовательно:

$$\begin{aligned} \int_{t_1}^{t_2} uc^*(Ax + Bu) dt &= 0. \text{ Далее:} \\ V(x'') - V(x') &= V(x(t)) \Big|_0^T = \int_0^T \dot{V}(x(t)) dt = \int_0^T 2x^*H(Ax + Bu) dt = \\ &= \int_0^T 2x^*H(Ax + Bu) dt \pm \int_0^T uc^*(Ax + Bu) dt = \\ &= \int_0^T [2x^*H(Ax + Bu) \pm uc^*(Ax + Bu)] dt \leq 0. \end{aligned}$$

Следовательно, $V(x'') \leq V(x')$, а это противоречит условию: $V(x'') > V(x')$.

Это противоречие показывает, что функция $\varphi(\omega)$ должна менять знак при $\omega \in (-\infty, +\infty)$. Необходимость доказана.

Обсудим полученный результат прежде, чем перейдём к доказательству достаточности,

В силу П/У система (1.1) может быть записана в следующем виде:

$$\ddot{x} + \delta_1 \dot{x} + \delta_0 x = u(\sigma), \quad \sigma = c_1 x + c_2 \dot{x}. \quad (1.4)$$

Или, если $x_1 = x$, $x_2 = \dot{x}$, то

$$\begin{cases} \dot{x}_1 = x_2 \\ \dot{x}_2 = -\delta_0 x_1 - \delta_1 x_2 + u(\sigma), \end{cases} \quad \sigma = c_1 x_1 + c_2 x_2. \quad (1.5)$$

В этих обозначениях функции $W(i\omega)$ и $\varphi(\omega)$ имеют следующий вид:

$$\begin{aligned} W(i\omega) &= \frac{1}{(\delta_0 - \omega^2)^2 + \delta_1^2 \omega^2} [c_1(\delta_0 - \omega^2) + c_2 \delta_1 \omega^2 + i\omega(c_2 \delta_0 - c_2 \omega^2 - c_1 \delta_1)], \\ \varphi(\omega) &= \frac{\omega^2}{(\delta_0 - \omega^2)^2 + \delta_1^2 \omega^2} (c_2 \omega^2 + c_1 \delta_1 - c_2 \delta_0). \end{aligned}$$

Тогда условие теоремы: «функция $\varphi(\omega)$ меняет знак при $\omega \in (-\infty, +\infty)$ » равносильно выполнению неравенства:

$$c_2 \cdot (c_1 \delta_1 - c_2 \delta_0) < 0. \quad (1.6)$$

Из условия (1.6) в частности следует, что при $c_2 = 0$ (т. е. когда $\sigma = x_1$, $u = u(x_1)$) система (1.1) не является П/У «по выходу». Иными словами, уравнение $\ddot{x} + \delta_1 \dot{x} + \delta_0 x = u(x)$ ни при каких значениях δ_0, δ_1 не является П/У «по выходу».

При $c_1 = 0$ (т. е. когда $\sigma = x_2$, $u = u(x_2)$) из условия (1.6) следует, что $\delta_0 > 0$. Это означает, что уравнение $\ddot{x} + \delta_1 \dot{x} + \delta_0 x = u(\dot{x})$ может быть П/У «по выходу» только при $\delta_0 > 0$. Далее будет доказано, что при этом условии система будет П/У «по выходу».

Достаточность. Поскольку система (1.1) П/У в обычном смысле, то её можно привести к виду (1.5). Пусть функция $\varphi(\omega)$ меняет знак при $\omega \in (-\infty, +\infty)$. Это означает, что выполнено неравенство (1.6), из которого следует, что $c_2 \neq 0$. Следовательно, можно считать, что $c_2 = 1$ и $c_1 = c$, т. е. $\sigma = cx_1 + x_2$, а условие (1.6) запишется в виде: $c\delta_1 - \delta_0 < 0$.

Таким образом, рассматривается система:

$$\begin{cases} \dot{x}_1 = x_2 \\ \dot{x}_2 = -\delta_0 x_1 - \delta_1 x_2 + u(\sigma), \quad \sigma = cx_1 + x_2 \end{cases} \quad (1.5a)$$

при условии:

$$c\delta_1 - \delta_0 < 0. \quad (1.6a)$$

Докажем, что система (1.5a) при выполнении условия (1.6a) является П/У «по выходу».

Пусть $x' = (a_1, a_2)^T$, $x'' = (b_1, b_2)^T$. Требуется найти управление $u = u(\sigma)$, переводящее систему (1.5a) из точки x' в точку x'' . Управление будем искать в следующем виде:

$$u(\sigma) = \delta_1 \cdot \sigma + u_0, \quad u_0 = const. \quad (1.7)$$

Подставляя управление (1.7) в систему (1.5a), получим:

$$\begin{cases} \dot{x}_1 = x_2 \\ \dot{x}_2 = -\delta_0 x_1 - \delta_1 x_2 + \delta_1 \sigma + u_0 \end{cases} \Leftrightarrow \begin{cases} \dot{x}_1 = x_2 \\ \dot{x}_2 = -\delta_0 x_1 + \delta_1(\sigma - x_2) + u_0 \end{cases} \Leftrightarrow$$

$$\begin{cases} \dot{x}_1 = x_2 \\ \dot{x}_2 = -\delta_0 x_1 + \delta_1 cx_1 + u_0 \end{cases} \Leftrightarrow \begin{cases} \dot{x}_1 = x_2 \\ \dot{x}_2 = -(\delta_0 - c\delta_1)x_1 + u_0 \end{cases} \Leftrightarrow \begin{cases} \dot{x}_1 = x_2 \\ \dot{x}_2 = -\gamma^2 x_1 + u_0 \end{cases},$$

где $\gamma^2 = \delta_0 - c\delta_1 > 0$.

Решение последней системы с учётом начальных данных: $x_1(0) = a_1$, $x_2(0) = a_2$ имеет вид:

$$\begin{cases} x_1(t) = \frac{a_2}{\gamma} \sin(\gamma t) + a_1 \cos(\gamma t) + \frac{2u_0}{\gamma^2} \sin^2\left(\frac{\gamma t}{2}\right) \\ x_2(t) = a_2 \cos(\gamma t) - \gamma a_1 \sin(\gamma t) + \frac{u_0}{\gamma} \sin(\gamma t) \end{cases}.$$

Требуется подобрать константу u_0 так, чтобы существовало $T > 0$ такое, что $x_1(T) = b_1$, $x_2(T) = b_2$. Введя обозначение $\tau = \gamma \cdot T$ ($\gamma > 0$), получим систему уравнений относительно переменных τ, u_0 :

$$\begin{cases} \frac{2u_0}{\gamma^2} \sin^2\left(\frac{\tau}{2}\right) = b_1 - \frac{a_2}{\gamma} \sin \tau - a_1 \cos \tau \\ \frac{u_0}{\gamma} \sin \tau = b_2 - a_2 \cos \tau + \gamma a_1 \sin \tau. \end{cases} \quad (1.8)$$

Заметим, что если $a_2 + b_2 = 0$, то система (1.8) имеет решение:

$$\tau = \pi, \quad u_0 = \frac{1}{2} \gamma^2 (a_1 + b_1).$$

Далее можно считать, что $a_2 + b_2 \neq 0$. Введём обозначение: $z = \operatorname{tg}(\tau/2)$. Тогда $\sin \tau = \frac{2z}{1+z^2}$, $\cos \tau = \frac{1-z^2}{1+z^2}$, и система (1.8) запишется в виде:

$$\begin{cases} \frac{2u_0}{\gamma^2} z^2 = z^2(b_1 + a_1) - \frac{2a_2}{\gamma} z + (b_1 - a_1) \\ \frac{2u_0}{\gamma} z = z^2(b_2 + a_2) + 2\gamma a_1 z + (b_2 - a_2). \end{cases} \quad (1.8a)$$

Исключая из этой системы переменную u_0 , получим уравнение относительно z :

$$(z^2 + 1) \cdot [z(a_2 + b_2) + \gamma(a_1 - b_1)] = 0.$$

Поскольку $a_2 + b_2 \neq 0$, можно найти решение: $z_0 = \gamma \frac{b_1 - a_1}{b_2 + a_2}$.

Если $z_0 \neq 0$ ($a_1 \neq b_1$), то подставляя значение z_0 в систему (1.8a), найдём решение u_0 :

$$u_0 = \frac{1}{2} \gamma^2 (a_1 + b_1) + \frac{1}{2} \frac{b_2^2 - a_2^2}{b_1 - a_1}. \quad (1.9)$$

Таким образом, если $a_1 \neq b_1$, то система (1.8) имеет решение (1.9). При этом

$$\tau = \begin{cases} 2 \arctg z_0, & \text{если } z_0 > 0 \\ \pi + 2 \arctg z_0, & \text{если } z_0 < 0 \end{cases}, \quad \text{где } z_0 = \gamma \frac{b_1 - a_1}{b_2 + a_2}, \quad \text{т. е. } 0 < \tau \leq \pi$$

($\tau = \pi$, если $a_2 + b_2 = 0$).

Это означает, что управление (1.7) переводит систему (1.5a) из точки x' в точку x'' за время T , где $0 < \gamma \cdot T \leq \pi$. Заметим, что при этом производная $\dot{\sigma}(t)$ обращается в ноль не более одного раза,

т. к. функция $\sigma(t)$ имеет вид:

$$\sigma(t) = k_1 \sin(\gamma t) + k_2 \cos(\gamma t) + k_3, \quad \text{где } k_i = \text{const}, \quad 0 < \gamma \cdot T \leq \pi.$$

Отметим следующее равенство:

$$\dot{\sigma}(0) = u_0 + c \cdot a_2 - \gamma^2 \cdot a_1, \quad (1.10)$$

где u_0 вычисляется по формуле (1.9).

Рассмотрим случай, когда $a_1 = b_1$ ($z_0 = 0$). Введём обозначения:

$$\sigma' = \sigma(0) = c a_1 + a_2, \quad \sigma'' = \sigma(T) = c b_1 + b_2.$$

Заметим, что $\sigma'' - \sigma' = b_2 - a_2$, т. к. $a_1 = b_1$. Выберем на прямой $\sigma = \sigma'$ точку $M(s, c(a_1 - s) + a_2)$, $s \neq a_1$. Покажем, что промежуточную точку M можно выбрать так, чтобы можно было

осуществить движение из x' в x'' , проходя через эту точку M с помощью управления, которое является управлением по «по выходу».

Так как $s \neq a_1$, то, как показано выше, существует управление вида $u(\sigma) = \delta_1 \cdot \sigma + u_1$, $u_1 = \text{const}$, которое переводит систему из точки x' в точку M за некоторый промежуток $[0; T_1]$. Величина u_1 вычисляется по формуле (1.9) с заменой b_1 на s , b_2 на $c(a_1 - s) + a_2$:

$$u_1 = \frac{1}{2}s(\gamma^2 + c^2) + \frac{1}{2}a_1(\gamma^2 - c^2) - a_2c. \quad (1.9a)$$

Поскольку $s \neq b_1$, существует также управление вида $u(\sigma) = \delta_1 \cdot \sigma + u_2$, $u_2 = \text{const}$, которое переводит эту систему из точки M в точку x'' за некоторый промежуток $[T_1; T_2]$. Величина u_2 вычисляется по формуле (1.9) с заменой a_1 на s , a_2 на $c(a_1 - s) + a_2$, b_1 на a_1 :

$$u_2 = \frac{1}{2}s(\gamma^2 + c^2) + \frac{1}{2}a_1(\gamma^2 - c^2) - a_2c - \frac{1}{2} \frac{b_2^2 - a_2^2}{s - a_1}. \quad (1.9б)$$

Тогда «сквозное» управление:

$$u(t) = \begin{cases} \delta_1 \cdot \sigma(t) + u_1, & 0 \leq t < T_1 \\ \delta_1 \cdot \sigma(t) + u_2, & T_1 \leq t \leq T_2. \end{cases} \quad (1.11)$$

переведёт систему (1.5а) из точки x' в точку x'' . Остаётся лишь доказать, что промежуточную точку M (т. е. координату s) можно подобрать так, чтобы управление (1.11) было функцией «выхода»: $u = u(\sigma)$.

Из формул (1.9), (1.9а), (1.9б) и (1.10) для управления (1.11) можно получить следующие равенства:

$$\dot{\sigma}(0) = \frac{1}{2}(\gamma^2 + c^2)(s - a_1); \quad \dot{\sigma}(T_1) = -\frac{1}{2} \left[(\gamma^2 + c^2)(s - a_1) + \frac{b_2^2 - a_2^2}{s - a_1} \right]. \quad (1.12)$$

Производная $\dot{\sigma}(t)$ обращается в ноль, как отмечено выше, не более одного раза на каждом из промежутков $[0; T_1]$ и $[T_1; T_2]$. Следовательно, для того, чтобы управление (1.11) являлось функцией «выхода», достаточно потребовать выполнения следующих условий:

$$\text{если } \sigma' > \sigma'', \text{ то } \begin{cases} \dot{\sigma}(0) > 0 \\ \dot{\sigma}(T_1) < 0 \end{cases}; \quad \text{если } \sigma' < \sigma'', \text{ то } \begin{cases} \dot{\sigma}(0) < 0 \\ \dot{\sigma}(T_1) > 0 \end{cases} \quad (\text{рис. 1}).$$

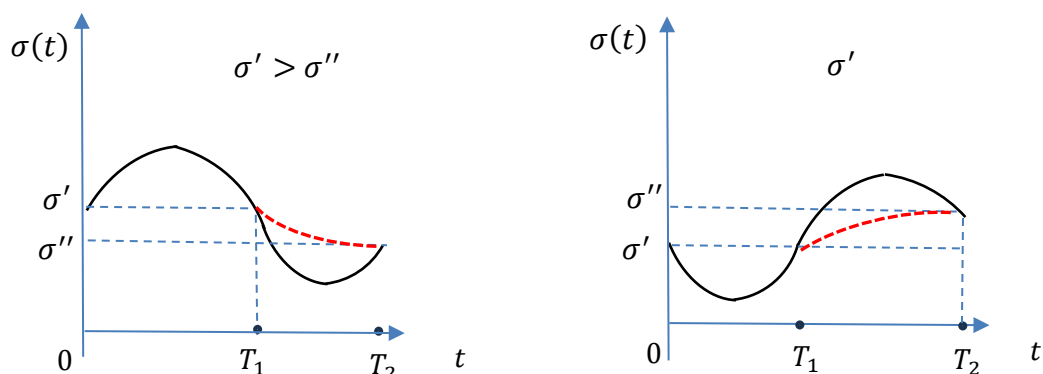


Рис. 1.

Из этих условий и формул (1.12) получим систему неравенств относительно переменной s .

$$\begin{aligned} & \begin{cases} (\gamma^2 + c^2)(s - a_1) > 0 \\ (\gamma^2 + c^2)(s - a_1) + \frac{b_2^2 - a_2^2}{s - a_1} > 0 \end{cases} \Leftrightarrow \begin{cases} s - a_1 > 0 \\ (\gamma^2 + c^2)(s - a_1)^2 > a_2^2 - b_2^2 \end{cases} \Leftrightarrow \\ & \Leftrightarrow \begin{cases} s > a_1 \\ (s - a_1)^2 > \frac{a_2^2 - b_2^2}{\gamma^2 + c^2} \text{ при } \sigma' > \sigma'' \end{cases} \\ & \begin{cases} (\gamma^2 + c^2)(s - a_1) < 0 \\ (\gamma^2 + c^2)(s - a_1) + \frac{b_2^2 - a_2^2}{s - a_1} < 0 \end{cases} \Leftrightarrow \begin{cases} s - a_1 < 0 \\ (\gamma^2 + c^2)(s - a_1)^2 > a_2^2 - b_2^2 \end{cases} \Leftrightarrow \\ & \begin{cases} s < a_1 \\ (s - a_1)^2 > \frac{a_2^2 - b_2^2}{\gamma^2 + c^2} \text{ при } \sigma' < \sigma'' \end{cases} \end{aligned}$$

Следовательно, переменную s выбираем следующим образом:

$$\begin{cases} s > a_1, & \text{при } \sigma' > \sigma'' \\ s < a_1, & \text{при } \sigma' < \sigma'' \end{cases} \text{ если } |a_2| \leq |b_2|;$$

$$\begin{cases} s > a_1 + \sqrt{\frac{a_2^2 - b_2^2}{\gamma^2 + c^2}}, & \text{при } \sigma' > \sigma'' \\ s < a_1 - \sqrt{\frac{a_2^2 - b_2^2}{\gamma^2 + c^2}}, & \text{при } \sigma' < \sigma'' \end{cases} \text{ если } |a_2| > |b_2|.$$

Выбирая таким образом промежуточную точку M с абсциссой s , можно перевести систему (1.5а) из точки $x' = (a_1, a_2)^T$ в точку $x'' = (b_1, b_2)^T$ в случае $a_1 = b_1$ с помощью кусочно-линейного управления (1.9), которое является функцией «выхода». Это управление задаётся следующим образом

$$\sigma' > \sigma'' \Rightarrow u(\sigma) = \begin{cases} \delta_1 \sigma + u_1, & \sigma > \sigma' \\ \delta_1 \sigma + u_2, & \sigma < \sigma' \end{cases}, \quad \sigma' < \sigma'' \Rightarrow u(\sigma) = \begin{cases} \delta_1 \sigma + u_1, & \sigma < \sigma' \\ \delta_1 \sigma + u_2, & \sigma > \sigma' \end{cases}.$$

Здесь u_1, u_2 вычисляются по формулам (1.9а), (1.9б).

Итак, в случае $a_1 = b_1$ система (1.5а) также управляема по «выходу». Тем самым доказано, что для любых $x', x'' \in R^2$ существует управление $u = u(\sigma)$, которое переводит систему (1.5а) за некоторое время $T > 0$ из состояния x' в состояние x'' . Теорема доказана.

Часть 2. Примеры.

Полученные выше результаты позволяют поставить вопрос о нахождении в пространстве состояний систем, не являющихся П/У «по выходу», областей управляемости $G \subset R^2$, обладающих следующим свойством: $\forall x', x'' \in G \quad \exists T > 0, \exists u = u(\sigma)$ такие, что соответствующее решение $x = x(t)$ системы удовлетворяет условиям: $x(0) = x', x(T) = x''$.

Условие П/У «по выходу» для системы (1.5):

$$\begin{cases} \frac{dx}{dt} = Ax + Bu, & u = u(\sigma), \quad A = \begin{pmatrix} 0 & 1 \\ -\delta_0 & -\delta_1 \end{pmatrix}, \quad B = \begin{pmatrix} 0 \\ 1 \end{pmatrix}, \quad c = \begin{pmatrix} c_1 \\ c_2 \end{pmatrix}, \quad c_1^2 + c_2^2 \neq 0. \\ \sigma = c^* x \end{cases}$$

имеет вид:

$$c_2 \cdot (c_1 \delta_1 - c_2 \delta_0) < 0. \quad (2.1)$$

Рассмотрим пример построения в пространстве состояний системы (1.5), не являющейся П/У «по выходу», области G_0 нуль-управляемости (или нуль-достижимости), где G_0 – это множество всех таких состояний системы (1.5), из каждого из которых эта система может быть за конечное время T переведена в состояние $(0; 0)$ с помощью управления $u(\sigma)$, являющегося функцией «выхода».

Пример 1.

$$\ddot{x} = u(\sigma), \quad \sigma = c_1 x + c_2 \dot{x} \quad (2.2)$$

$$\text{Здесь } A = \begin{pmatrix} 0 & 1 \\ 0 & 0 \end{pmatrix}, B = \begin{pmatrix} 0 \\ 1 \end{pmatrix}, c = \begin{pmatrix} c_1 \\ c_2 \end{pmatrix}, c_1^2 + c_2^2 \neq 0.$$

Система (2.2) является полностью управляемой в обычном смысле, но не является П/У «по выходу», т. к. условие (2.1) не выполнено: $\delta_0 = \delta_1 = 0$. Найдём область нуль-управляемости G_0 для этой системы для различных «выходов» σ .

1) При условии $c_1 = 0$ система (2.2) имеет вид: $\ddot{x}(t) = u(\dot{x})$. В этом случае область нуль-управляемости:

$G_0 = \{(x_1; x_2) \in R^2: x_1 x_2 < 0\}$ (рис. 2). Доказательство этого факта аналогично доказательству в [5]. Заметим, что в данном случае система *не наблюдаема* ($c^* A = 0$).

2) При условии $c_2 = 0$ система (2.2) имеет вид: $\ddot{x}(t) = u(x)$.

В этом случае $G_0 = \{(x_1; x_2) \in R^2: x_1 \neq 0\}$ – вся плоскость R^2 за исключением оси Ox_2 .

3) При условии $c_1 \cdot c_2 < 0$ имеем такую же область: $G_0 = \{(x_1; x_2) \in R^2: x_1 \neq 0\}$.

4) При условии $c_1 \cdot c_2 > 0$ имеем: $G_0 = R^2$. Доказательство утверждений 2), 3), 4) аналогично доказательству в [5, 6].

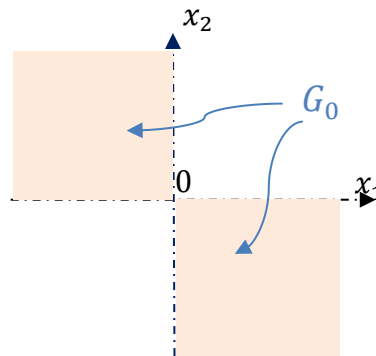


Рис. 2.

Далее рассмотрим системы, где есть ограничение на управление вида: $u(\sigma) \in \Omega \subset R^1$.

Пример 2.

$$\ddot{x} = u(\sigma), \quad \sigma = c_1 x + c_2 \dot{x}, \quad c_1^2 + c_2^2 \neq 0, \quad |u(\sigma)| \leq 1. \quad (2.3)$$

Здесь, как и в предыдущем примере $A = \begin{pmatrix} 0 & 1 \\ 0 & 0 \end{pmatrix}$, $B = \begin{pmatrix} 0 \\ 1 \end{pmatrix}$, $c = \begin{pmatrix} c_1 \\ c_2 \end{pmatrix}$, отличие лишь в наличии ограничения: $|u| \leq 1$.

Как показано в [6], области нуль-управляемости для системы (2.3) в зависимости от значений c_1, c_2 имеют вид:

1) $c_1 = 0, c_2 \neq 0 \Rightarrow G_0 = G_- \cup G_+$ (рис. 3), где

$$G_- = \left\{ (x_1; x_2): x_1 \leq -\frac{1}{2}x_2^2, x_2 > 0 \right\}, \quad G_+ = \left\{ (x_1; x_2): x_1 \geq \frac{1}{2}x_2^2, x_2 < 0 \right\};$$

2) $c_1 \neq 0, c_2 = 0 \Rightarrow G_0 = G_- \cup G_+$, где

$$G_- = \left\{ (x_1; x_2): x_1 \leq -\frac{1}{2}x_2^2 \right\}, \quad G_+ = \left\{ (x_1; x_2): x_1 \geq \frac{1}{2}x_2^2 \right\} \text{ (рис. 4);}$$

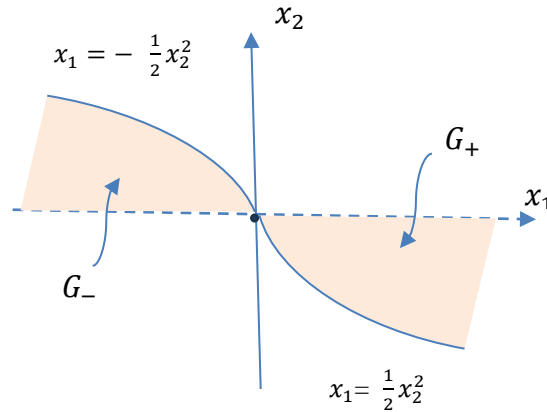


Рис. 3

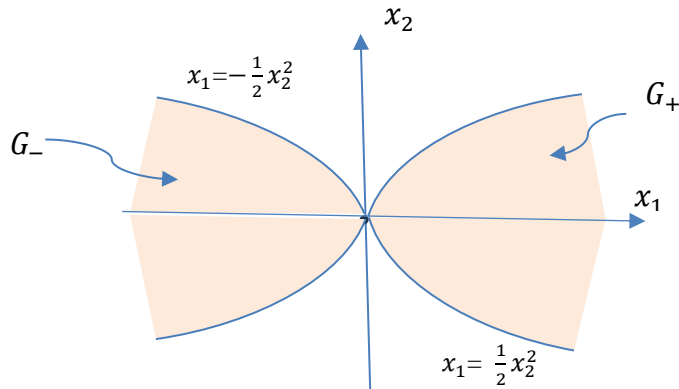


Рис. 4.

3) $c_1 \cdot c_2 < 0 \Rightarrow G_0 = G_- \cup G_+$, где

$$G_- = \left\{ (x_1; x_2): x_1 \leq -\frac{1}{2}x_2^2, x_2 \geq 0 \right\} \cup \left\{ (x_1; x_2): x_1 < -\frac{1}{2}x_2^2 - 2c_0x_2, x_2 \leq 0 \right\},$$

$$G_+ = \left\{ (x_1; x_2): x_1 \geq \frac{1}{2}x_2^2, x_2 \leq 0 \right\} \cup \left\{ (x_1; x_2): x_1 > \frac{1}{2}x_2^2 - 2c_0x_2, x_2 \geq 0 \right\}. \text{ Здесь } c_0 = \frac{c_2}{c_1}$$

(рис. 5). 4) $c_1 \cdot c_2 > 0 \Rightarrow G_0 = R^2$.

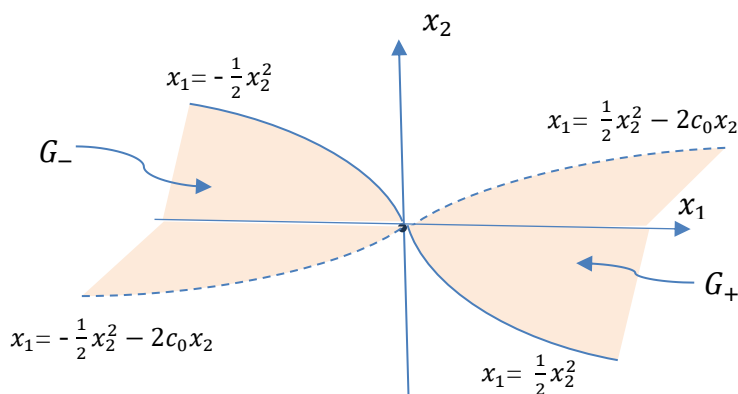


Рис. 5.

Пример 3.

$$\ddot{x} + \gamma^2 x = u(\sigma), \quad \sigma = c_1 x + c_2 \dot{x}, \quad |u(\sigma)| \leq 1. \quad (2.4)$$

$$\text{Здесь } A = \begin{pmatrix} 0 & 1 \\ -\gamma^2 & 0 \end{pmatrix}, B = \begin{pmatrix} 0 \\ 1 \end{pmatrix}, c = \begin{pmatrix} c_1 \\ c_2 \end{pmatrix}, \quad c_1^2 + c_2^2 \neq 0.$$

Система (2.4) полностью управляема в обычном смысле. Найдём G_0 для двух различных σ .

1) При условии $c_1 = 0, c_2 = 1$ ($\sigma = \dot{x}$) система (2.4) полностью наблюдаема и имеет вид:

$$\ddot{x} + \gamma^2 x = u(\dot{x}), \text{ где } |u(\dot{x})| \leq 1$$

В этом случае условие (2.1) выполнено:

$$c_1 = 0, c_2 = 1, \delta_0 = \gamma^2, \delta_1 = 0 \Rightarrow c_2 \cdot (c_1 \delta_1 - c_2 \delta_0) = 1 \cdot (0 - \gamma^2) < 0$$

Следовательно, система (2.4) является П/У «по выходу». Это значит, что в случае отсутствия ограничения: $|u(\sigma)| \leq 1$ область нуль-управляемости совпала бы с R^2 .

Покажем, что с ограничением $|u(\sigma)| \leq 1$ область G_0 тоже будет совпадать с R^2 .

Для простоты примем $\gamma = 1$. Пусть $x_0 = (a_1 \ a_2)^T$. Искомое управление, переводящее систему из точки x_0 в начало координат, представим в следующем виде:

$$u(\sigma) = -u_0 \cdot \text{sign } \sigma, \text{ где } u_0 \in (0, 1].$$

Отметим, что в случае $u(\sigma) = u_0$ траектории системы (2.4) - полуокружности:

$$(x_1 - u_0)^2 + x_2^2 = r_-^2, \text{ где } r_-^2 = (a_1 - u_0)^2 + a_2^2,$$

а в случае $u(\sigma) = -u_0$ - полуокружности:

$$(x_1 + u_0)^2 + x_2^2 = r_+^2, \text{ где } r_+^2 = (a_1 + u_0)^2 + a_2^2 \text{ (рис. 6)}$$

$$r_0 = \sqrt{a_1^2 + a_2^2};$$

$$R = \max \left\{ r_0, \sqrt{(a_1 + 1)^2 + a_2^2} \right\}, \text{ если } \begin{cases} a_2 > 0 \\ a_2 = 0 \\ a_1 < 0 \end{cases} \text{ и}$$

$$R = \max \left\{ r_0, \sqrt{(a_1 - 1)^2 + a_2^2} \right\}, \text{ если } \begin{cases} a_2 < 0 \\ a_2 = 0 \\ a_1 > 0 \end{cases}.$$

Выберем наименьшее натуральное число N такое, что $R \leq 2N + 1$. Величину u_0 найдём из условия, что расстояние R_0 от точки $x_0 = (a_1 \ a_2)^T$ до точки $(-u_0 \ 0)^T$ (это в случае $a_2 > 0$) было бы равно $(2N + 1)u_0$ (рис.6).

Получаем квадратное уравнение относительно u_0 :

$$(a_1 \pm u_0)^2 + a_2^2 = (2N + 1)^2 \cdot u_0^2,$$

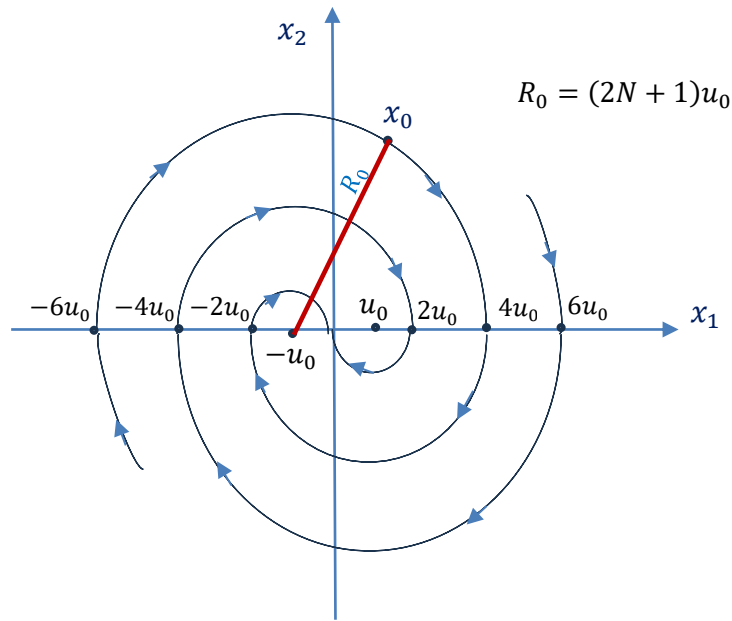


Рис. 6.

где вместо « \pm » берём знак « $+$ », если $\begin{cases} a_2 > 0 \\ a_2 = 0 \text{ и знак «} - \text{»}, \text{ если } \begin{cases} a_2 < 0 \\ a_2 = 0 \end{cases} \\ a_1 < 0 \end{cases}$

Это квадратное уравнение всегда имеет решение $u_0 \in (0, 1]$, т. к.

$$(2N + 1)u_0 = R_0 \leq R \Rightarrow u_0 \leq \frac{R}{2N+1} \leq 1.$$

Таким образом, управление $u(\sigma) = -u_0 \cdot \text{sign } \sigma$, где $u_0 \in (0, 1]$ - переводит систему из точки x_0 в начало координат. Соответствующие траектории показаны на рисунке 6.

2) При $c_1 = 1, c_2 = 0$ ($\sigma = x$) система (2.4) полностью наблюдаема и имеет вид:

$$\ddot{x} + \gamma^2 x = u(x), \text{ где } |u(x)| \leq 1.$$

В этом случае условие (2.1) не выполнено:

$$c_1 = 1, c_2 = 0, \delta_0 = \gamma^2, \delta_1 = 0 \Rightarrow c_2 \cdot (c_1 \delta_1 - c_2 \delta_0) = 0$$

Следовательно, система (2.4) не является П/У «по выходу». Покажем, что в этом случае область нуль-управляемости G_0 состоит из 2-х эллипсов: $G_0 = G_- \cup G_+$, где

$$G_- = \{(x_1; x_2) \in R^2: x_1 \leq 0, \gamma^4(x_1 + \gamma^{-2})^2 + \gamma^2 x_2^2 \leq 1\},$$

$$G_+ = \{(x_1; x_2) \in R^2: x_1 \geq 0, \gamma^4(x_1 - \gamma^{-2})^2 + \gamma^2 x_2^2 \leq 1\}.$$

В случае $\gamma = 1$ область G_0 состоит из 2-х кругов: $G_0 = G_- \cup G_+$, где

$$G_- = \{(x_1; x_2) \in R^2: x_1 \leq 0, (x_1 + 1)^2 + x_2^2 \leq 1\},$$

$$G_+ = \{(x_1; x_2) \in R^2: x_1 \geq 0, (x_1 - 1)^2 + x_2^2 \leq 1\} \text{ (рис.7).}$$

Для доказательства воспользуемся следующим равенством:

$$\begin{aligned} \frac{1}{2} x_2^2 \Big|_{t_1}^{t_2} &= \int_{t_1}^{t_2} x_2 \dot{x}_2 dt = \int_{t_1}^{t_2} x_2 [u(x_1) - x_1] dt = \int_{t_1}^{t_2} \dot{x}_1 [u(x_1) - x_1] dt = \\ &= \int_{t_1}^{t_2} \dot{\sigma}(t) [u(\sigma(t)) - \sigma(t)] dt = \int_{\sigma(t_1)}^{\sigma(t_2)} [u(\sigma) - \sigma] d\sigma. \end{aligned}$$

Если $\sigma(t_1) = \sigma(t_2)$, то $x_2^2(t_1) = x_2^2(t_2)$ и $|x_2(t_1)| = |x_2(t_2)|$.

Следовательно, если траектория пересекает ось Ox_2 не в начале координат, то эта траектория далее при том же управлении уже не может проходить через начало координат.

Рассмотрим первый случай, когда точка $x_0 = (a_1, a_2)^T$ лежит в левой полуплоскости. Пусть $x_0 \in G_-$; тогда постоянное управление $u(\sigma) = u_0$, где $u_0 = (a_1^2 + a_2^2)/2a_1$, переводит систему (2.4) из точки x_0 в начало координат, причем $|u_0| \leq 1$. При этом соответствующая траектория есть дуга окружности с центром в точке $(u_0; 0)$ и радиуса $|u_0|$ (рис. 7).

Пусть $x_0 \notin G_-$; учитывая ограничения: $-1 \leq u(x) \leq 1$ – можно утверждать, что траектория пересечёт ось Ox_2 в некоторой точке $M_0(0; x_2^0)$, где $x_2^0 \neq 0$. Следовательно, эта траектория не может пройти через начало координат. Значит, $x_0 \notin G_0$.

Случай, когда точка x_0 лежит в правой полуплоскости, рассматривается аналогично. Таким образом, $G_0 = G_- \cup G_+$.

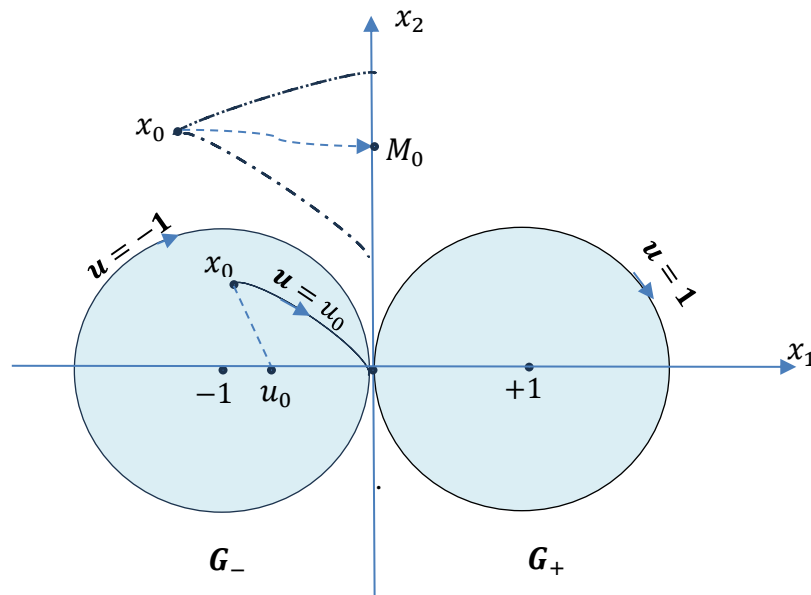


Рис. 7.

Часть 3. Система общего вида.

Рассмотрим линейную стационарную систему управления «по выходу» общего вида:

$$\begin{cases} \frac{dx}{dt} = Ax + Bu, t \in [0; T], u = u(\sigma). \\ \sigma = c^*x \end{cases} \quad (3.1)$$

Здесь $x = x(t) \in R^n$, $u = u(\sigma) \in R^m$, $\sigma \in R^1$, $\sigma = c_1x_1 + \dots + c_nx_n$, $n \geq 2$, $m \geq 1$, A, B – матрицы размерностей соответственно $n \times n$, $n \times m$, $c^T = (c_1, c_2, \dots, c_n)^T$.

Пусть система (3.1) полностью управляема в обычном смысле и полностью наблюдаема. $W(i\omega) = c^*(i\omega I - A)^{-1}B$ – частотная характеристика системы,

$\varphi(\omega) = \operatorname{Re}[i\omega \cdot W(i\omega)] = -\operatorname{Im}[\omega \cdot W(i\omega)]$ – вектор-функция скалярного аргумента ω , $\varphi(\omega) \in R^m$. В следующей теореме доказывается необходимое условие полной управляемости системы (3.1) «по выходу».

Теорема. Пусть система (3.1) – П/У «по выходу». Тогда вектор-функция $\varphi(\omega)$ меняет направление при $\omega \in (-\infty, +\infty)$. Если $m = 1$, то функция $\varphi(\omega)$ меняет знак при $\omega \in (-\infty, +\infty)$.

Доказательство. Предположим противное. Пусть существуют m -вектор $d \neq 0$ и скалярная функция $\lambda(\omega)$ – такие, что $\varphi(\omega) = \lambda(\omega) \cdot d^*$, где функция $\lambda(\omega)$ сохраняет знак при $\omega \in (-\infty, +\infty)$: $\lambda(\omega) \geq 0 \quad \forall \omega \in (-\infty, +\infty), \omega \neq \omega_j$, или $\lambda(\omega) \leq 0 \quad \forall \omega \in (-\infty, +\infty), \omega \neq \omega_j$, где $i\omega_j$ – чисто мнимые собственные значения матрицы A .

Тогда для эрмитовой формы $F(x, u) = \operatorname{Re}[u^* d c^*(Ax + Bu)]$, где $x \in C^n, u \in C^m$ имеем:

$$\begin{aligned} F((i\omega I - A)^{-1}Bu, u) &= \operatorname{Re}[u^* d c^* i\omega (i\omega I - A)^{-1}Bu] = \\ &= \operatorname{Re}[u^* d \cdot i\omega c^* (i\omega I - A)^{-1}Bu] = \operatorname{Re}[u^* d \cdot i\omega W(i\omega)u] = \\ &= u^* \cdot d \cdot \operatorname{Re}[i\omega W(i\omega)] \cdot u = u^* \cdot d \cdot \varphi(\omega) \cdot u = u^* \cdot d \cdot \lambda(\omega) \cdot d^* \cdot u = \lambda(\omega) \cdot |d^* u|^2. \end{aligned}$$

Если $\lambda(\omega) \geq 0 \quad \forall \omega \in (-\infty, +\infty), \omega \neq \omega_j$, то

$$F((i\omega I - A)^{-1}Bu, u) \geq 0 \quad \forall \omega \in (-\infty, +\infty), \det(i\omega I - A) \neq 0 \text{ и } \forall u \in R^m.$$

Если $\lambda(\omega) \leq 0 \quad \forall \omega \in (-\infty, +\infty), \omega \neq \omega_j$, то

$$F((i\omega I - A)^{-1}Bu, u) \leq 0 \quad \forall \omega \in (-\infty, +\infty), \det(i\omega I - A) \neq 0 \text{ и } \forall u \in R^m.$$

Тогда в силу частотной теоремы существует вещественная матрица $H = H^*$ такая, что:

$$2x^* H(Ax + Bu) \pm u^* d c^*(Ax + Bu) \leq 0 \quad \forall x \in R^n, u \in R^m, \quad (3.2)$$

где вместо « \pm » стоит « $-$ », если $\lambda(\omega) \geq 0$, и « $+$ », если $\lambda(\omega) \leq 0$.

Рассмотрим квадратичную форму $V(x) = x^* H x$ с матрицей $H = H^*$. Покажем, что $H \neq kc \cdot c^*$ ни при каких $k \in R$.

Действительно, если $H = kc \cdot c^*$, то из (3.2) имеем:

$$\begin{aligned} 2x^* H(Ax + Bu) \pm u^* d c^*(Ax + Bu) &= 2x^* kc \cdot c^*(Ax + Bu) \pm u^* d c^*(Ax + Bu) = \\ &= (2x^* kc \pm u^* d) c^*(Ax + Bu) = (2kc^* x \pm u^* d) \cdot (c^* Ax + c^* Bu) \leq 0. \end{aligned}$$

Но выполнение последнего неравенства $\forall x \in R^n$ и $\forall u \in R^m$ – невозможно, т. к. система (3.1) полностью наблюдаема и, следовательно, векторы c^* и $c^* A$ линейно независимы.

Итак, доказано, что $H \neq kc \cdot c^*$ ни при каких $k \in R$.

Выберем точки $x', x'' \in R^n$ так, чтобы $c^* x' = c^* x''$, а $V(x') \neq V(x'')$.

Это можно сделать, т. к. в противном случае приходим к противоречию:

$$\begin{aligned} \{\forall x', x'' \in R^n, c^* x' = c^* x'' \Rightarrow V(x') = V(x'')\} &\Leftrightarrow V(x) = V(c^* x) \Leftrightarrow \\ &\Leftrightarrow V(x) = k(c^* x)^2 = kx^* c \cdot c^* x = x^* H x \Rightarrow H = kc \cdot c^*. \end{aligned}$$

Очевидно, что среди точек $x', x'' \in R^n$, для которых $c^* x' = c^* x''$, всегда можно выбрать такие точки, для которых $V(x'') > V(x')$ и точки, для которых $V(x'') < V(x')$.

Выберем точки x' и x'' – так, чтобы $c^* x' = c^* x''$, а $V(x'') > V(x')$. Пусть управление $u = u(\sigma)$ переводит систему (3.1) из состояния x' в состояние x'' за некоторое время $T > 0$: $x(0) = x', x(T) = x''$.

Тогда имеем: $\sigma(0) = \sigma(T)$, $\dot{\sigma}(t) = c^*[Ax(t) + Bu(\sigma(t))]$ и

$$\begin{aligned} \int_0^T u^* dc^*(Ax + Bu) dt &= \int_0^T d^*u(\sigma(t)) \cdot c^*[Ax(t) + Bu(\sigma(t))] dt = \\ &= \int_0^T d^*u(\sigma(t)) \cdot \dot{\sigma}(t) dt = \int_{\sigma(0)}^{\sigma(T)} d^*u(\sigma) d\sigma = 0 \quad (\text{т. к. } \sigma(0) = \sigma(T)). \end{aligned}$$

Заметим, что если на некотором участке $[t_1; t_2] \subset [0; T]$ возникает скользящий режим, то равенство сохраняется, т. к. в этом случае $\dot{\sigma}(t) = 0$ на $[t_1; t_2]$ и, следовательно:

$$\begin{aligned} \int_{t_1}^{t_2} u^* dc^*(Ax + Bu) dt &= 0. \text{ Далее:} \\ V(x'') - V(x') &= V(x(t)) \Big|_0^T = \int_0^T \dot{V}(x(t)) dt = \int_0^T 2x^*H(Ax + Bu) dt = \\ &= \int_0^T 2x^*H(Ax + Bu) dt \pm \int_0^T u^* dc^*(Ax + Bu) dt = \\ &= \int_0^T [2x^*H(Ax + Bu) \pm u^* dc^*(Ax + Bu)] dt \leq 0. \end{aligned}$$

Следовательно, $V(x'') \leq V(x')$, а это противоречит условию: $V(x'') > V(x')$.

Это противоречие показывает, что вектор-функция $\varphi(\omega)$ должна менять направление при $\omega \in (-\infty, +\infty)$. Теорема доказана.

Замечание. В условии теоремы вместо предположения о полной наблюдаемости системы (3.1) достаточно было предположить линейную независимость векторов c^* и c^*A .

Далее приведём примеры использования теоремы в случае $m = 1$ и $n \geq 3$.

Пример 4. Рассмотрим линейное дифференциальное уравнение 3-го порядка с постоянными коэффициентами:

$$\ddot{x} + \delta_2 \dot{x} + \delta_1 \dot{x} + \delta_0 x = u(\sigma), \quad \sigma = c_1 x + c_2 \dot{x} + c_3 \ddot{x} \quad (3.3)$$

Запишем уравнение (3.3) в виде системы

$$\begin{cases} \dot{x}_1 = x_2 \\ \dot{x}_2 = x_3 \\ \dot{x}_3 = -\delta_0 x_1 - \delta_1 x_2 - \delta_2 x_3 + u(\sigma) \end{cases} \quad \sigma = c_1 x_1 + c_2 x_2 + c_3 x_3. \quad (3.4)$$

Здесь $x_1 = x$, $x_2 = \dot{x}$, $x_3 = \ddot{x}$:

$$A = \begin{pmatrix} 0 & 1 & 0 \\ 0 & 0 & 1 \\ -\delta_0 & -\delta_1 & -\delta_2 \end{pmatrix}, B = \begin{pmatrix} 0 \\ 0 \\ 1 \end{pmatrix}, c = \begin{pmatrix} c_1 \\ c_2 \\ c_3 \end{pmatrix}, c_1^2 + c_2^2 + c_3^2 \neq 0,$$

$$\varphi(\omega) = \frac{\omega^2}{|\Delta(i\omega)|^2} [c_3 \omega^4 + (c_2 \delta_2 - c_1 - c_3 \delta_1) \omega^2 + (c_1 \delta_1 - c_2 \delta_0)], \Delta(i\omega) = \det(i\omega I - A).$$

Необходимое условие П/У «по выходу» для системы (3.4) согласно теореме, означает, что функция $\varphi(\omega)$ меняет знак при $\omega \in (-\infty, +\infty)$. А это означает, что многочлен

$$P(z) = c_3 z^2 + (c_2 \delta_2 - c_1 - c_3 \delta_1) z + (c_1 \delta_1 - c_2 \delta_0)$$

имеет простой действительный положительный корень.

Рассмотрим частные случаи.

$$A) c^* = (1 \ 0 \ 0) \Rightarrow \ddot{x} + \delta_2 \dot{x} + \delta_1 \dot{x} + \delta_0 x = u(x),$$

$$\varphi(\omega) = \frac{\omega^2}{|\Delta(i\omega)|^2} (-\omega^2 + \delta_1), \quad P(z) = -z + \delta_1.$$

Необходимое условие П/У «по выходу» имеет вид: $\boxed{\delta_1 > 0}$.

$$B) c^* = (0 \ 1 \ 0) \Rightarrow \ddot{x} + \delta_2 \dot{x} + \delta_1 \dot{x} + \delta_0 x = u(\dot{x}),$$

$$\varphi(\omega) = \frac{\omega^2}{|\Delta(i\omega)|^2} (\delta_2 \omega^2 - \delta_0), \quad P(z) = \delta_2 z - \delta_0.$$

Необходимое условие П/У «по выходу» имеет вид: $\boxed{\delta_2 \delta_0 > 0}$.

$$B) c^* = (0 \ 0 \ 1) \Rightarrow \ddot{x} + \delta_2 \dot{x} + \delta_1 \dot{x} + \delta_0 x = u(\ddot{x}),$$

$$\varphi(\omega) = \frac{\omega^2}{|\Delta(i\omega)|^2} \omega^2 \cdot (\omega^2 - \delta_1), \quad P(z) = z^2 - \delta_1 z = z(z - \delta_1).$$

Необходимое условие П/У «по выходу» имеет вид: $\boxed{\delta_1 > 0}$.

Пример 5. Рассмотрим линейное дифференциальное уравнение порядка n с постоянными коэффициентами:

$$x^{(n)} + \delta_{n-1} x^{(n-1)} + \dots + \delta_1 \dot{x} + \delta_0 x = u(x).$$

Здесь $\sigma = x$, $c^* = (1 \ 0 \ \dots \ 0)$,

$$A = \begin{pmatrix} 0 & 1 & 0 & \dots & 0 & 0 \\ 0 & 0 & 1 & \dots & 0 & 0 \\ & \vdots & & \ddots & & \vdots \\ 0 & 0 & 0 & \dots & 0 & 1 \\ -\delta_0 & -\delta_1 & -\delta_2 & \dots & -\delta_{n-2} & -\delta_{n-1} \end{pmatrix}, \quad B = \begin{pmatrix} 0 \\ 0 \\ \dots \\ 0 \\ 1 \end{pmatrix},$$

$$\varphi(\omega) = \frac{\omega^2}{|\Delta(i\omega)|^2} \cdot [\delta_1 - \delta_3 \omega^2 + \delta_5 \omega^4 - \delta_7 \omega^6 + \dots + (-1)^k \delta_{2k+1} \omega^{2k}],$$

где $n = 2k$ или $n = 2k + 1$. Введём многочлен:

$$P_N(z) = \delta_1 - \delta_3 z + \delta_5 z^2 - \delta_7 z^3 + \dots + (-1)^N \delta_{2N+1} z^N.$$

Если $n = 2k$, то $N = k - 1$ и $\delta_{2N+1} = \delta_{n-1}$, а если $n = 2k + 1$, то $N = k$ и $\delta_{2N+1} = 1$.

Необходимое условие П/У «по выходу» означает, что многочлен $P_N(z)$ имеет действительный положительный корень нечётной кратности. Например:

$$n = 3 \Rightarrow N = 1 \Rightarrow P_1(z) = \delta_1 - z \Rightarrow \boxed{\delta_1 > 0},$$

$$n = 4 \Rightarrow N = 1 \Rightarrow P_1(z) = \delta_1 - \delta_3 z \Rightarrow \boxed{\delta_1 \delta_3 > 0}.$$

$$n = 5 \Rightarrow N = 2 \Rightarrow P_2(z) = \delta_1 - \delta_3 z + z^2 \Rightarrow \begin{cases} \delta_1 < 0 \\ \delta_1 \geq 0 \\ \delta_3 > 2\sqrt{\delta_1} \end{cases} \text{ (рис 8).}$$

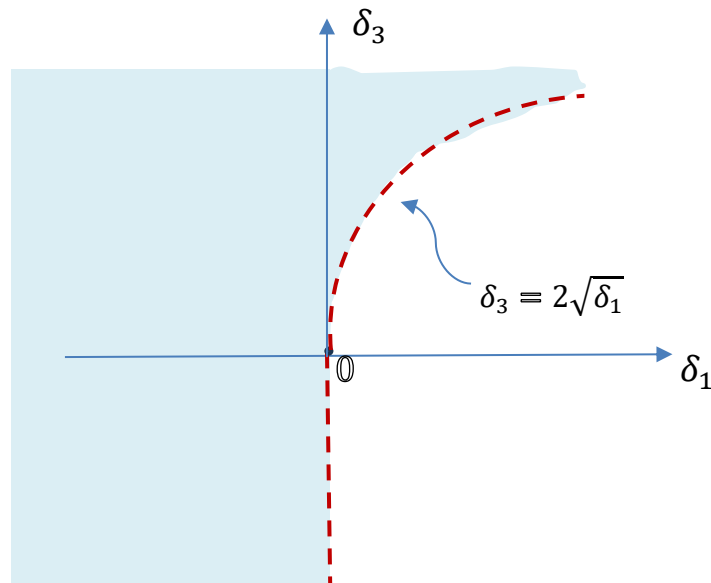


Рис. 8.

$$n = 6 \Rightarrow N = 2 \Rightarrow P_2(z) = \delta_1 - \delta_3 z + \delta_5 z^2 \Rightarrow \begin{cases} \delta_1 \delta_5 < 0 \\ \delta_1 \delta_5 \geq 0 \\ \delta_3 \delta_5 > 2\sqrt{\delta_1 \delta_5} \cdot |\delta_5| \\ \delta_5 = 0 \\ \delta_1 \delta_3 > 0. \end{cases}$$

Замечание.

Остаётся открытым вопрос о том, является ли полученное необходимое условие полной управляемости «по выходу» системы (1) в случае $n \geq 3$ и достаточным (как в случае $n = 2$).

Литература

- [1] Матвеев А. С., Якубович В. А. Абстрактная теория оптимального управления. СПб.: Изд-во С-Пб ун-та, 1994. 364 с.
- [2] Гелиг А. Х., Леонов Г. А., Якубович В. А. Устойчивость нелинейных систем с неединственным состоянием равновесия. М.: Наука, 1978. 400 с.
- [3] Леонов Г. А. Теория управления. СПб.: Изд-во С-Пб ун-та, 2006. 236 с.
- [4] Леонов Г. А., Кондратьева Н. В. Анализ устойчивости электрических машин переменного тока. СПб.: Изд-во С-Пб ун-та, 2009. 258 с.
- [5] Потапов А. П. О некоторых задачах, связанных с управлением по выходу». Вестник ЛГУ, 1979, № 13, стр. 57–63.
- [6] Потапов А. П. Области управляемости для некоторых систем с регуляторами Вестник ЛГУ, 1984, № 13, стр. 39–48.
- [7] Филиппов А. Ф. Дифференциальные уравнения с разрывной правой частью. М.: Наука, 1985. 224 с.

- [8] Якубович В. А. Некоторые варианты абстрактного принципа максимума. Доклады АН СССР. 1976. Т. 229, №4, С. 816–819.
- [9] Якубович В. А. Принцип максимума для случая, когда допустимые управления – функции заданного выхода системы. Труды III-й Всесоюзной Четаевской конференции по устойчивости движения, аналитической механике и управлению движением. Иркутск, 1979, с. 20–27.

About complete output controllability linear stationary systems

Kondratyeva N. V.^{1*}, Potapov A. P.^{2**}

¹Peter the Great St. Petersburg Polytechnic University

²Peter the Great St. Petersburg Polytechnic University

*knat0202@mail.ru

**potalpan@yandex.ru

Annotation. Within the framework of the optimal control problem “by output”, first formulated and studied by V. A. Yakubovich, the problem arose of obtaining conditions for complete controllability of a linear stationary system using control that is a function of the output. The article introduces the concept of controllability of a linear system for a given “output”. Based on the “frequency” theorem of Yakubovich-Kalman, a theorem is proved about the necessary condition for controllability by “output” of linear stationary systems. It is shown that for two-dimensional systems the obtained condition is also sufficient. Examples are given of constructing controllability regions based on the “output” in the presence of control restrictions.

Key words: complete controllability, complete observability, complete output controllability, transfer function, frequency response.