

УДК 519.6

**Калимолдаев М.Н.**

член -корр НАН РК, д.ф.м.н., проф. Институт информационных и вычислительных технологий, Алматы, Казахстан

**Дженалиев М.Т.**

д.ф.м.н., проф. Институт информационных и вычислительных технологий,

**Ахметжанов М.А.**

докторант Института информационных и вычислительных технологий

**T - УПРАВЛЯЕМОСТЬ МОДЕЛЕЙ ФАЗОВЫХ СИСТЕМ БЕЗ РЕГУЛЯТОРА**

**Аннотация:** В работе рассматриваются вопросы управляемости фазовых систем без регулятора, введено понятие T- управляемости. Авторами статьи приводится доказательство того, что уравнение возмущенного движения удовлетворяет условию T- управляемости. Авторы представили различные математические модели переходных

процессов в электрической системе, предложили управление  $v_i$  в виде:  $v_i = - \frac{\text{sign} \{S_i\}}{|S_i|}$ ,  $i = \overline{1, n}$  придерживаются мнения о том, что условия теоремы о T-управляемости

выполняются и траектория системы попадает в положение равновесия  $(\delta, S) = 0$  за время

T и остается в нем при  $t < T$ , в области D. В заключение сделан вывод, что синтезирующее управление, обеспечивающее T-устойчивость системы без регулятора примет вид  $u_i = \frac{\sin S_i}{S_i} - M(\delta), i = \overline{1, T}$ .

**Ключевые слова:** управляемость, возмущенное движение, устойчивость по Ляпунову, задача Коши, управляемый процесс.

**ВВЕДЕНИЕ**

Рассмотрим уравнение возмущенного движения вида:

$$\frac{dx}{dt} = X(x, t), X(0, t) \equiv 0, \quad (1)$$

$$x(t_0) = x_0, \quad t \in [t_0, \infty]. \quad (2)$$

где  $x \in E^n$ ,  $X(x, t)$  – n-мерная вектор-функция, удовлетворяющая условиям теоремы существования и единственности решения задачи Коши (1).

Определение 1.1. Невозмущенное движение  $x(t) \equiv 0$  системы (1) будем называть T- устойчивым (асимптотически T- устойчивым или T- устойчивым в целом), если система (1) устойчива (асимптотически устойчива или устойчива в целом) по Ляпунову и существует момент времени  $t_1$ , что

$$\lim_{t \rightarrow t_1} x(t) = 0, \quad (3)$$

где  $T = t_1 - t_0 < \infty$ .

Справедлива следующая теорема.

Теорема 1.1. Если для уравнения возмущенного движения (1) найдется определенно-положительная функция  $v(x, t)$ , полная производная которой по времени  $t$  в силу уравнений (1) удовлетворяет неравенству:

$$v(x, (t)), t) < -K(t), \quad K(t) > 0, \quad t \in [t_0, \infty], \quad (4)$$

и  $t_1$  определяется из условия

$$\int_{t_0}^{t_1} K(t) dt = v_0, \quad v_0 = v(x_0, t_0), \quad (5)$$

невозмущенное движение  $x(t) \equiv 0$  является  $T$ -устойчивым.

## 2. Постановка задачи

Рассмотрим уравнение возмущенного движения, включающие управляющие силы:

$$\frac{dx}{dt} = X(x, u, t), \quad X(0, 0, t) \equiv 0, \quad (6)$$

$$x(t_0) = x_0, \quad t \in [t_0, \infty), \quad (7)$$

где  $x \in E^n$ ,  $X(x, u, t)$  –  $n$ -мерная вектор-функция,  $u(x, t)$  –  $n$ -мерный вектор управляющих воздействий.

Управление удовлетворяет ограничению:

$$u(x, t) \in U \subseteq E^m \quad (8)$$

Определение 1.2. Управляемый процесс (6)-(7) будем называть  $T$ -управляемым (асимптотически  $T$ -управляемым или  $T$ -управляемым в целом), если найдется управление  $u(x, t) \in U$ , обеспечивающее устойчивость (асимптотическую  $T$ -устойчивость или  $T$ -устойчивость в целом)/2/ невозмущенного движения  $x(t) \equiv 0$  системы (6)-(7).

Справедлива следующая теорема.

Теорема 1.2. Если для уравнения возмущенного движения (6) найдется управление  $u^0(x, t) \in U$  и функция  $v(x, t)$ , удовлетворяющая условиям теоремы 1.1, то система (6)-(7)  $T$ -управляема (асимптотически  $T$ -управляема или  $T$ -управляема в целом).

Доказательство теоремы непосредственно следует из доказательства теоремы 1.1, так как при  $u = u^0(x, t)$  имеем снова систему (6)-(7),

$$X(x, u^0(x, t), t) \equiv \tilde{X}(x, t)$$

Рассмотрим математическую модель, которая описывает переходные процессы в электрической системе /1/:

$$\begin{aligned} \frac{d\delta_i}{dt} &= S_i, \\ H_i \frac{dS_i}{dt} &= -D_i S_i - E_j^2 Y_{ij} \sin \alpha_{ij} - P_i \sin(\delta_i - \alpha_i) - \sum_{j=1}^i P_{ij} \sin(\delta_{ij} - \alpha_{ij}) - u \\ i &= \overline{1, l}, \quad t \in [0, \infty), \quad \delta_{ij} = \delta_i - \delta_j, \quad P_i = E_i U Y_{i, n-1}, \quad P_{ij} = E_i E_j Y_{ij}, \end{aligned}$$

где  $\delta_i$  – угол поворота ротора  $i$  – го генератора относительно некоторой синхронной оси вращения;  $S_i$  – скольжение  $i$  – го генератора;  $H_i$  – постоянная инерции  $i$  – ой машины;  $u_i = P_{\pi}$  – механические мощности, которые подводятся к генератору;  $E_i$  – ЭДС  $i$  – ой синхронной машины;  $Y_{ij}$  – взаимная проводимость  $i$  – й и  $j$  – й ветвей системы;  $U = \text{const}$  – напряжение на шинах постоянного напряжения;  $Y_{i, n-1}$  – характеризует связь  $i$  – го генератора с шинами постоянного напряжения;  $D_i = \text{const} \geq 0$  – механическое демпфирование;  $\alpha_{ij}, \alpha_i, \alpha_{ij}$  – постоянные величины, учитывающие влияние активных сопротивлений в статорных цепях генераторов. Сложность анализа модели заключается в учете  $\alpha_{ij}$ , обладающих следующим свойством  $\alpha_{ij} = -\alpha_{ji}$ . Так как при этом  $\delta_{ij} = -\delta_{ji}$ , то модель не является консервативной; не удастся построить для нее функцию Ляпунова в форме первого интеграла. Систему принято называть позиционной моделью и она относится к классу неконсервативных систем.

В качестве синтезирующей (управляющей) функции  $u_i$  для данной системы возьмем непосредственно мощности турбин. Пусть переменные состояние и управление в установившемся послеаварийном режиме имеют следующие значения:

$$S_i = 0, \quad \delta_i = \delta_i^F, \quad u_i = u_i^F, \quad i = \overline{1, l}$$

Чтобы получить систему возмущенного движения, переходим к уравнениям в отклонениях, полагая  $u_i = u_i^F + \Delta u_i, \delta = \delta_i^F + \Delta \delta_i, S_i = \Delta S_i, \quad i = \overline{1, l}$

Далее, для удобства  $\Delta u_i, \Delta \delta_i, \Delta S_i$  заново обозначим через  $u_i, \delta_i, S_i$  и воспользовавшись формулой  $\sin(\delta_{ij} - \alpha_{ij}) = \cos \alpha_{ij} \sin \delta_{ij} - \sin \alpha_{ij} \cos \delta_{ij}$ , из системы получим

$$\begin{aligned} \frac{d\delta_i}{dt} &= S_i, \\ \frac{dS_i}{dt} &= \frac{1}{H_i} [-D_i S_i - f(\delta_i) - N_i(\delta) + M_i(\delta) + u_i], \\ i &= \overline{1, l} \quad t \in [0, T], \end{aligned} \quad (9)$$

где

$$\begin{aligned} f_i(\delta_i) &= P_i [\sin(\delta_i + \delta_i^f - \alpha_i) - \sin(\delta_i^f - \alpha_i)] \\ N_i(\delta) &= \sum_{j=1, j \neq i}^l N_{ij}(\delta_1, \delta_2, \dots, \delta_l) = \sum_{j=1, j \neq i}^l \Gamma_{ij}^1 [\sin(\delta_{ij} + \delta_{ij}^f) - \sin \delta_{ij}^f], \\ M_i(\delta) &= \sum_{j=1, j \neq i}^l \overline{M}_{ij}(\delta_1, \delta_2, \dots, \delta_l) = \sum_{j=1, j \neq i}^l \Gamma_{ij}^2 [\cos(\delta_{ij} + \delta_{ij}^f) - \cos \delta_{ij}^f] \\ \Gamma_{ij}^1 &= P_{ij} \cos \alpha_{ij}, \quad \Gamma_{ij}^2 = P_{ij} \sin \alpha_{ij}, \end{aligned}$$

Заметим, что так как  $P_{ij} = P_{ji}$ , то  $\Gamma_{ij}^1 = \Gamma_{ji}^1$ ,  $\Gamma_{ij}^2 = \Gamma_{ji}^2$ .

Управления  $u_i$ ,  $i = \overline{1, l}$  ограничены:

$$|u_i| \leq \overline{\gamma}_i, \quad i = \overline{1, l} \quad (10)$$

Чтобы компенсировать "неконсервативный" член  $M_i(\delta)$ ,  $i = \overline{1, l}$ , предположим

$$u_i = v_i - M_i(\delta), \quad i = \overline{1, l}, \quad (11)$$

$v_i \in R_i^1$  - неизвестная синтезирующая функция.

Таким образом, рассмотрим задачу Т-управляемости системы

$$\begin{aligned} \frac{d\delta_i}{dt} &= S_i \\ \frac{dS_i}{dt} &= \frac{1}{H_i} [-D_i S_i - f_i(\delta_i) - N_i(\delta) + v_i], \quad i = \overline{1, l} \\ \delta &= (\delta_1, \dots, \delta_l), \quad S = (S_1, \dots, S_l), \quad t \in (0, \infty), \end{aligned} \quad (12)$$

где  $f_i(\delta_i) - 2\pi$ -периодическая непрерывно дифференцируемая функция;  $N_i(\delta) - 2\pi$ -периодическая непрерывно дифференцируемая функция относительно  $\delta_i$ ; относительно слагаемой  $N_i(\delta)$  выполняется условие интегрируемости:

$$\frac{\partial N_i(\delta)}{\partial \delta_k} = \frac{\partial N_k(\delta)}{\partial \delta_i}, \quad \forall i \neq k \quad (13)$$

Заданы начальные условия

$$\delta_i(0) = \delta_{i,0}, \quad S_i(0) = S_{i,0}, \quad i = \overline{1, l}. \quad (14)$$

Будем рассматривать функцию Ляпунова вида

$$V(\delta, S) = \frac{1}{2} \sum_{i=1}^l H_i S_i^2 + \sum_{i=1}^l \int_0^{\delta_i} f_i(\delta_i) d\delta_i + \sum_{\substack{i=1 \\ j>i}}^l \int_0^{\delta_i} N_i(\delta_1, \dots, \delta_{i-1}, \delta_i, \delta_{i+1}, \dots, \delta_l) d\delta_i \quad (15)$$

в области  $D = \{(\delta, S) | f_i(\delta_i) \delta_i > 0, \text{ при } \delta_i \neq 0,$

$$\overline{N}(\delta_j) \delta_j > 0 \text{ при } \delta_j \neq 0, f_i(0) = 0, \overline{N}(0) = 0, i, j = \overline{1, l}\}, \quad (16)$$

при этом функция  $V(\delta, S)$  - определено-положительная в области D.  
Здесь

$$V_i = H_i S_i^2, \quad V_{\delta_i} = f_i(\delta_i) + N_i(\delta), \quad i = \overline{1, l}, \quad (17)$$

$$\frac{dV(\delta, S)}{dt} = -\sum_{i=1}^l D_i S_i^2,$$

в силу системы

$$\begin{aligned} \frac{d\delta_i}{dt} &= S_i, \\ \frac{dS_i}{dt} &= \frac{1}{H_i} [-D_i S_i - f_i(\delta_i) - N_i(\delta)], \quad i = \overline{1, l} \end{aligned} \quad (18)$$

без управляющих воздействий  $v_i, i = \overline{1, l}$ . Следовательно,

$$\left. \frac{dV(\delta, S)}{dt} \right|_{(4.55)} = -\sum_{i=1}^l D_i S_i^2 \leq 0 \quad (19)$$

Действительно,

$$\begin{aligned} \left. \frac{dV(\delta, S)}{dt} \right|_{(15)} &= - \sum_{i=1}^l \left[ \frac{\partial V}{\partial S_i} \dot{S}_i + \frac{\partial V}{\partial \delta_i} \dot{\delta}_i \right] = \sum_{i=1}^l \left[ (f_i(\delta_i) + N_i(\delta)) S_i + H_i S_i \frac{1}{H_i} (-D_i S_i - f_i(\delta_i) - N_i(\delta)) \right] = \\ &= - \sum_{i=1}^l D_i S_i^2. \end{aligned}$$

Вычислим полную производную от функций Ляпунова  $V(\delta, S)$  в силу системы (12):

$$\left. \frac{dV(\delta, S)}{dt} \right|_{(12)} = \left. \frac{dV(\delta, S)}{dt} \right|_{(12)} + \sum_{i=1}^l S_i v_i \leq \sum_{i=1}^l S_i v_i \quad (20)$$

Если возьмем управление  $v_i$  в виде:

$$v_i = - \frac{\text{sign}\{S_i\}}{|S_i|}, \quad i = \overline{1, l}. \quad (21)$$

то

$$\left. \frac{dV(\delta, S)}{dt} \right|_{(12)} \leq - \sum_{i=1}^l \frac{S_i \text{sign}\{S_i\}}{|S_i|} = - \sum_{i=1}^l \frac{|S_i|}{|S_i|} = -l < 0,$$

где  $k = l = 0$ .

Условия теоремы о T-управляемости выполняются и при этом

$$T = \frac{V_0}{l} = \frac{V(\delta_0, S_0)}{l} < \infty$$

и траектория системы (12) попадает в положение равновесия  $(\delta, S) = 0$  за время T и остается в нем при  $t < T$ , в области D.

Следовательно, синтезирующее управление, обеспечивающее T-устойчивость системы без регулятора примет вид:

$$u_i = \frac{\sin S_i}{|S_i|} - M_i(\delta), \quad i = \overline{1, l}. \quad (22)$$

#### Список литературы

1 Андерсон П., Фуад А. Управление энергосистемами и устойчивость. –М.: нергия, 1980. -568 С. Наука.

2 Бияров Т.Н., Калимолдаев М.Н., Кенесбаев С.М. Т-управляемость в целом нелинейных систем автоматического управления // «Деп. научные работы», КазГОСИНТИ, вып.2.№3909-Ка92, Алматы, 1992.-6С.

**Калимолдаев М.Н.**

*ҚР ҰҒА-ның корреспондент мүшесі, ф-м.ғ.д., проф., Ақпараттық және есептеуіш техногиялар институты, Алматы, Қазақстан*

**Дженалиев М.Т.**

*Ф-м.ғ.д., проф., Ақпараттық және есептеуіш техногиялар институты, Алматы, Қазақстан*

**Ахметжанов М.А.**

*Ақпараттық және есептеуіш техногиялар институты докторанты, Алматы, Қазақстан*

### ФАЗАЛЫҚ ЖҮЙЕЛЕР МОДЕЛЬДЕРІНІҢ РЕТТЕГІШСІЗ Т-БАСҚАРЫМДЫЛЫҒЫ

**Андатпа.** Мақалада реттегішсіз фазалық жүйелердің басқарымдылық мәселесі қарастырылып, Т-басқарымдылық ұғымы енгізіледі. Қобылжымалы қозғалыс теңдеуінің Т-бақарымдылық шартын қанағаттандыратыны дәлелденген.

**Кілт сөздер:** басқарымдылық, қобылжымалы қозғалыс, Ляпунов бойынша орнықтылық, Коши есебі, басқарылымды үдеріс.

**Kalimoldayev M.N.**

*Member of the National Academy of Sciences of Kazakhstan, Doctor of Physics-mathematical sciences,*

*Institute of Information and computing technologies, Almaty, Kazakhstan*

**Zhenaliyev M.T.,**

*Doctor of Physics-mathematical sciences, Institute of Information and computing technologies, Almaty, Kazakhstan*

**Akhmetzhanov M.A.**

*PhD student, Institute of Information and computing technologies, Almaty, Kazakhstan*

### T - HANDLING MODELS OF PHASE SYSTEMS WITHOUT REGULATOR

**Abstract:** The paper deals with the handling phase systems without control, the concept of T-handling. The authors provided evidence that the equation of perturbed motion satisfies T-handling. The authors have presented a variety of mathematical models of transients in the electrical system, proposed by the Office in the form of the opinion that the conditions of the theorem of T-handling are performed and the system path gets into a position of equilibrium for the time T and remains in it when  $t < T$ , in D. Finally, it was concluded that synthesizes management creating T-stability of the system without the regulator takes the form

$$u_i = \frac{\sin \varphi_i}{\varphi_i} - M_i(\varphi_i), i = \overline{1, T}.$$

**Key words:** control, the perturbed motion, Lyapunov stability, Cauchy problem, controlled process.