

## Стабилизация некоторых классов неопределенных систем\*

*М. С. Захаренков*

Санкт-Петербургский государственный университет,  
Российская Федерация, 199034, Санкт-Петербург, Университетская наб., 7–9

**Для цитирования:** Захаренков М. С. Стабилизация некоторых классов неопределенных систем // Вестник СПбГУ. Математика. Механика. Астрономия. 2018. Т. 5 (63). Вып. 1. С. 51–59. <https://doi.org/10.21638/11701/spbu01.2018.106>

Рассматривается задача синтеза стабилизирующего управления  $u$  для систем

$$\frac{dx}{dt} = Ax + Bu,$$

где  $A \in \mathbb{R}^{n \times n}$ ,  $B \in \mathbb{R}^{n \times m}$ . Элементы  $\alpha_{i,j}(\cdot)$  матрицы  $A$  являются равномерно ограниченными неупреждающими функционалами произвольной природы. В случае непрерывной системы элементы матрицы  $B$  также являются непрерывными и равномерно ограниченными функционалами. В случае импульсного уравнения элементы матрицы  $B$  — дифференцируемые равномерно ограниченные функции времени. Предполагается, что выше главной диагонали матрицы  $A(\cdot)$  имеется  $k$  изолированных равномерно ограниченных элементов  $\alpha_{i_l, j_l}(\cdot)$ , удовлетворяющих условию

$$\inf_{(\cdot)} |\alpha_{i_l, j_l}(\cdot)| \geq \alpha_- > 0, \quad l \in \overline{1, k},$$

$G_k$  — множество имеющих в системе изолированных элементов;  $J_1$  — это множество индексов строк матрицы  $A(\cdot)$ , в которых имеются изолированные элементы, а  $J_2$  — множество индексов строк матрицы  $A(\cdot)$ , в которых их нет. Предполагается, что остальные элементы, находящиеся выше главной диагонали, с индексом строки из  $J_1$  достаточно малы:

$$\sup_{(\cdot)} |\alpha_{i,j}(\cdot)| < \delta, \quad \alpha_{i,j} \notin G_k, \quad i \in J_1, \quad j > i.$$

Все остальные элементы, стоящие выше главной диагонали, равномерно ограничены.

В непрерывном случае выполняется  $u = S(\cdot)x$ , в случае импульсной системы —  $u = \xi(t)$ , где составляющие вектора  $\xi$  являются выходами синхронных импульсных элементов.

С помощью построения специальной квадратичной функции Ляпунова определяется матрица  $S(\cdot)$ , при которой в непрерывном случае замкнутая система становится глобально экспоненциально устойчивой. В импульсном случае синтезируются сигналы на входах импульсных элементов, при которых система становится глобально асимптотически устойчивой.

**Ключевые слова:** неопределенные импульсные системы, стабилизация неопределенных систем.

---

\*Работа выполнена при финансовой поддержке СПбГУ (тема 6.38.230.2015) и РФФИ (грант 17-01-00102а).

© Санкт-Петербургский государственный университет, 2018

**1. Введение.** Во многих работах по стабилизации неопределенных систем рассматриваются системы, у которых неопределенными являются вариации известных элементов матрицы объекта управления [1, 2]. В работах [3–7] неопределенными считаются сами элементы. В [3–5] предполагается, что элементы первой наддиагонали являются знакоопределенными. В [6] знакоопределенными допускались элементы, расположенные на верхней части любой наддиагонали. В работе [7] знакоопределенные элементы были разбросаны хаотично выше главной диагонали. В первой части данной работы будет рассмотрено расширение класса непрерывных неопределенных стабилизируемых систем, предложенного в [7], путем снижения требований к некоторым элементам, находящимся выше главной диагонали. Во второй части работы будет предложен основанный на реализации метода усреднения сигналов в [8] и результатах, полученных в первой части, алгоритм стабилизации импульсной неопределенной системы с матрицей объекта управления, принадлежащей классу, определенному в первой части. Метод усреднения сигналов на выходах модуляторов впервые без строгого обоснования был описан в работе [9]. Далее он был строго математически обоснован в [10].

**2. Стабилизация непрерывной системы.** Рассмотрим систему

$$\frac{dx}{dt} = A(\cdot)x + B(\cdot)u, \quad (1)$$

$$u = S^*(\cdot)x, \quad (2)$$

где  $A(\cdot) \in \mathbb{R}^{n \times n}$ ,  $B(\cdot) \in \mathbb{R}^{n \times m}$ ,  $S(\cdot) \in \mathbb{R}^{n \times m}$ ,  $*$  — знак транспонирования (все величины вещественные). Задача — построить такую матрицу  $S(\cdot)$ , при которой система (1), (2) глобально экспоненциально устойчива. Элементами матриц  $A(\cdot)$ ,  $B(\cdot)$ ,  $S(\cdot)$  являются неупреждающие функционалы произвольной природы. Элементы  $\alpha_{i,j}(\cdot)$  матрицы  $A(\cdot)$ , стоящие на главной диагонали и ниже нее, равномерно ограничены:

$$\sup_{(\cdot)} |\alpha_{i,j}(\cdot)| \leq \alpha_{+1} < \infty, \quad i \in \overline{1, n}; \quad j \in \overline{1, i}. \quad (3)$$

Назовем знакоопределенный элемент изолированным, если в строке и столбце, на пересечении которых он расположен, нет других знакоопределенных элементов. И предположим, что выше главной диагонали матрицы  $A(\cdot)$  имеется  $k$  изолированных равномерно ограниченных элементов  $\alpha_{i_i, j_i}(\cdot)$ , удовлетворяющих условию

$$\inf_{(\cdot)} |\alpha_{i_i, j_i}(\cdot)| \geq \alpha_- > 0, \quad l \in \overline{1, k}. \quad (4)$$

За  $G_k$  обозначим множество имеющих в системе изолированных элементов. Пусть  $J_1$  — это множество индексов строк матрицы  $A(\cdot)$ , в которых имеются изолированные элементы, а  $J_2$  — множество индексов строк матрицы  $A(\cdot)$ , в которых их нет. Предполагается, что остальные элементы, находящиеся выше главной диагонали, с индексом строки из  $J_1$  достаточно малы:

$$\sup_{(\cdot)} |\alpha_{i,j}(\cdot)| < \delta, \quad \alpha_{i,j} \notin G_k, \quad i \in J_1, \quad j > i. \quad (5)$$

Все остальные элементы, стоящие выше главной диагонали, равномерно ограничены:

$$\sup_{(\cdot)} |\alpha_{i,j}(\cdot)| \leq \alpha_{+2} < \infty, \quad i \in J_2, \quad j > i. \quad (6)$$

Предположим, что  $m = n - k$  и элементы  $\beta_{i,j}(\cdot)$  матрицы  $B(\cdot)$  обладают свойствами

$$\inf_{(\cdot)} |\beta_{i,s}(\cdot)| \geq \beta_0 > 0, \quad (7)$$

$$\sup_{(\cdot)} |\beta_{i,s}(\cdot)| \leq \beta_+ < \infty \quad (8)$$

при  $i_s \in \overline{1, n} \setminus \{i_1, \dots, i_k\}$ , остальные элементы матрицы  $B(\cdot)$  нулевые.

Построим функцию Ляпунова

$$V(x) = x^* H^{-1} x \quad (9)$$

с положительной матрицей  $H$  следующей структуры. На главной диагонали стоят положительные числа  $h_1, \dots, h_n$ . Элементы матрицы  $H$ , индексы которых совпадают с индексами элементов из множества  $G_k$ , а также симметричные им по отношению к главной диагонали имеют вид

$$h_{i_i, j_i} = h_{j_i, i_i} = -0.5 \sqrt{h_{i_i} h_{j_i}} \operatorname{sign} \alpha_{i_i, j_i}(\cdot). \quad (10)$$

Остальные элементы матрицы  $H$  равны нулю. Задача заключается в определении элементов  $h_i$  ( $i \in \overline{1, n}$ ) и матрицы  $S(\cdot)$ , при которых производная по времени от функции (9), взятая в силу системы (1), (2), обладает свойством

$$\frac{dV}{dt} < -\alpha x^* H^{-2} x, \quad x \neq 0, \quad \alpha > 0. \quad (11)$$

Отсюда следует глобальная экспоненциальная устойчивость рассматриваемой системы. Неравенство (11) равносильно матричному неравенству

$$A^*(\cdot)H^{-1} + H^{-1}A(\cdot) + S(\cdot)B^*(\cdot)H^{-1} + H^{-1}B(\cdot)S^*(\cdot) + \alpha H^{-2} < 0,$$

которое после умножения слева и справа на  $H$  принимает вид

$$HA^*(\cdot) + A(\cdot)H + HS(\cdot)B^*(\cdot) + B(\cdot)S^*(\cdot)H + \alpha I < 0,$$

где  $I$  — единичная матрица  $n \times n$ . Полагая в нем

$$S(\cdot) = H^{-1}\Lambda B(\cdot), \quad (12)$$

где  $\Lambda = \operatorname{diag}(\lambda_1, \dots, \lambda_n)$ , приходим к неравенству

$$Q(\cdot) = HA^*(\cdot) + A(\cdot)H + \Lambda B(\cdot)B^*(\cdot) + B(\cdot)B^*(\cdot)\Lambda + \alpha I < 0. \quad (13)$$

Представим матрицу  $A(\cdot)$  в виде  $A(\cdot) = A_1(\cdot) + A_2(\cdot)$ , где  $A_1(\cdot)$  получается из  $A(\cdot)$  обнулением всех элементов из (5). Неравенство (13) принимает следующий вид:

$$Q_1(\cdot) + Q_2(\cdot) < 0,$$

где  $Q_1(\cdot) = HA_1^*(\cdot) + A_1(\cdot)H + \Lambda B(\cdot)B^*(\cdot) + B(\cdot)B^*(\cdot)\Lambda + 2\alpha I$ ,  $Q_2(\cdot) = HA_2^*(\cdot) + A_2(\cdot)H - \alpha I$ . Определим элементы матрицы  $H$  и числа  $\lambda_i$  ( $i \in \overline{1, n}$ ) таким образом, чтобы выполнялось свойство

$$Q_1(\cdot) < 0. \quad (14)$$

Определим матрицу  $Q_1^{J_1}(\cdot)$  как матрицу, состоящую из элементов матрицы  $Q_1(\cdot)$  с индексами из  $J_1$ :

$$Q_1^{J_1}(\cdot) = (q_{1_{i,j}}(\cdot))_{i,j \in J_1}.$$

Поскольку у матрицы  $B(\cdot)$  в каждом столбце имеется ровно один ненулевой элемент, а в каждой строке — не более чем один ненулевой элемент, то для удобства пронумеруем ненулевые элементы матрицы  $B(\cdot)$  номерами строк, в которых они находятся. Далее перейдем к последовательному анализу нижних главных диагональных миноров матрицы  $Q_1(\cdot)$ . Рассмотрим первый нижний главный диагональный минор матрицы  $Q_1(\cdot)$ :

$$\Delta_1(\cdot) = T_1(\cdot) + 2\beta_n(\cdot)^2 \lambda_n,$$

где

$$T_1(\cdot) = 2\alpha + 2\alpha_{n,n}(\cdot)h_n,$$

если  $\alpha_{n-1,n}(\cdot)$  не изолированный, и

$$T_1(\cdot) = 2\alpha + 2\alpha_{n,n}(\cdot)h_n - \alpha_{n,n-1}(\cdot)\text{sign}\alpha_{n-1,n}(\cdot)\sqrt{h_{n-1}h_n},$$

если  $\alpha_{n-1,n}(\cdot)$  изолированный. Матрица  $T_1(\cdot)$  равномерно ограничена вследствие (3), (10). Таким образом, выбрав достаточно большое по модулю отрицательное число  $\lambda_n$ , можно добиться того, что  $\Delta_1(\cdot) < 0$ .

Перейдем ко второму нижнему главному диагональному минору матрицы  $Q_1(\cdot)$ . Его вид будет зависеть от того, является ли элемент  $\alpha_{n-1,n}(\cdot)$  изолированным. Если он не изолированный, то элемент  $q_{1_{n-1,n-1}}(\cdot)$  содержит внутри себя слагаемое вида  $2\beta_{n-1}(\cdot)^2 \lambda_{n-1}$ . Сгруппировав все слагаемые второго минора, получим

$$\Delta_2(\cdot) = T_2(\cdot) + \Lambda_{n-1}(\cdot) + 4\beta_{n-1}^2(\cdot)\beta_n^2(\cdot)\lambda_{n-1}\lambda_n, \quad (15)$$

где матрица  $T_2(\cdot)$  равномерно ограничена,  $\Lambda_{n-1}(\cdot)$  не зависит от  $\lambda_{n-1}$ , но зависит от  $\lambda_n$ . Здесь за счет выбора достаточно большого по модулю числа  $\lambda_{n-1}$  мы добиваемся того, что  $\Delta_2(\cdot) > 0$ . Пусть теперь  $n-1 \in J_1$ . В этом случае второй нижний главный диагональный минор матрицы  $Q_1(\cdot)$  можно записать в следующем виде:

$$\Delta_2(\cdot) = T_2(\cdot) + q_{1_{n-1,n-1}}(\cdot) \cdot 2\beta_n^2(\cdot)\lambda_n = T_2(\cdot) + 2\Delta_1^{Q_1^{J_1}}(\cdot)\beta_n^2(\cdot)\lambda_n, \quad (16)$$

где матрица  $T_2(\cdot)$  равномерно ограничена,  $\Delta_1^{Q_1^{J_1}}(\cdot)$  — первый нижний главный диагональный минор матрицы  $Q_1^{J_1}(\cdot)$ . Таким образом, имеем  $\text{sign}\Delta_2(\cdot) = -\text{sign}q_{1_{n-1,n-1}}(\cdot)$ . Ключевым внутри  $q_{1_{n-1,n-1}}(\cdot)$  является слагаемое

$$-\alpha_{n-1,n}(\cdot)\sqrt{h_{n-1}h_n}\text{sign}\alpha_{n-1,n}(\cdot),$$

где благодаря выбору достаточно большого значения  $h_n$  мы добиваемся отрицательного знака для  $q_{1_{n-1,n-1}}(\cdot)$ , и соответственно получаем  $\Delta_2(\cdot) > 0$ . Рассмотрим теперь общий вид  $i$ -го нижнего главного диагонального минора матрицы  $Q_1(\cdot)$ :

$$\Delta_i(\cdot) = T_i(\cdot) + \Lambda_{n-i+1}(\cdot) + 2^{i-j}\Delta_j^{Q_1^{J_1}}(\cdot) \prod_{l \in J_2, l > n-i} \beta_l^2(\cdot)\lambda_l, \quad (17)$$

где матрица  $T_i(\cdot)$  равномерно ограничена,  $\Lambda_{n-i+1}(\cdot)$  не зависит от  $\lambda_d$  ( $d = \min_{l \in J_2, l > n-i} l$ )  $j$  — количество строк с изолированными элементами матрицы  $A(\cdot)$ , считая снизу до

текущей строки,  $\Delta_j^{Q_1^{J_1}}(\cdot)$  —  $j$ -й нижний главный диагональный минор матрицы  $Q_1^{J_1}(\cdot)$ . Возможность записи  $i$ -го минора в таком виде доказывается по индукции и является возможной благодаря удачному выбору структур матриц  $H$  и  $\Lambda$ .

Таким образом, если в  $i$ -й строке матрицы  $A(\cdot)$  нет изолированного элемента, то мы добиваемся нужного нам знака минора  $\Delta_{n-i+1}(\cdot)$  матрицы  $Q_1(\cdot)$  за счет выбора достаточно большого по модулю числа  $\lambda_i$ . В противном случае, если существует  $\alpha_{i,j}(\cdot)$  — изолированный элемент в матрице  $A(\cdot)$ , мы добиваемся нужного знака минора  $\Delta_{n-i+1}(\cdot)$  матрицы  $Q_1(\cdot)$  за счет выбора достаточно большого значения  $h_j$ . Оставшиеся элементы матриц  $H$  и  $\Lambda$  определим единицами. Таким образом, можно добиться выполнения для матрицы  $Q_1(\cdot)$  критерия Сильвестра.

Отдельно стоит отметить то, какое влияние оказывают элементы из (6) на знак минора. Чтобы убедиться в том, что эти элементы существенно не влияют на наш алгоритм выбора коэффициентов, рассмотрим более подробно матрицы  $HA_1^*(\cdot)$  и  $A_1(\cdot)H$ . Действительно, так как элементы из (6) имеют индексы строк из множества  $J_2$ , то они будут оказывать влияние только на элементы матрицы  $A_1(\cdot)H$  с индексами строк из  $J_2$  и элементы матрицы  $HA_1^*(\cdot)$  с индексами столбцов из  $J_2$ . А тогда от них соответственно не будет зависеть  $\Delta_j^{Q_1^{J_1}}(\cdot)$ , так как матрица  $Q_1^{J_1}(\cdot)$  состоит из элементов матрицы  $Q_1(\cdot)$  с индексами строк и столбцов из  $J_1$ .

Теперь покажем, что при достаточно малых  $\delta$  выполняется

$$Q_2(\cdot) < 0. \quad (18)$$

Согласно неравенству Рэлея для выполнения (18) достаточно, чтобы собственные числа матрицы  $M(\cdot)$  удовлетворяли оценке

$$\max_i \mu_i(M(\cdot)) < \alpha, \quad (19)$$

где  $M(\cdot) = HA_2^*(\cdot) + A_2(\cdot)H$ . Ввиду симметрии матрицы  $M(\cdot)$  имеем

$$\max_i \mu_i(M(\cdot)) = \|M(\cdot)\|,$$

$\|M(\cdot)\|$  — спектральная норма матрицы  $M(\cdot)$ . Поскольку справедливы соотношения

$$\|M(\cdot)\| \leq 2\|H\|\|A_2(\cdot)\| \leq 2\mu_{\max}|A_2(\cdot)| = 2\mu_{\max}\delta\sqrt{\frac{k}{2}(2n-k-3)},$$

где  $\mu_{\max}$  — максимальное собственное число матрицы  $H$ , то неравенство (19) выполняется при

$$\delta < \frac{\alpha}{2\mu_{\max}\sqrt{\frac{k}{2}(2n-k-3)}}. \quad (20)$$

Сформулируем полученный результат.

**Теорема 1.** Пусть выполнены условия (3)–(7), (20). В этом случае существуют такие числа  $\lambda_1, \lambda_2, \dots, \lambda_n$  и матрица  $H$ , что система (1), (2), (12) глобально экспоненциально устойчива.

**3. Стабилизация импульсной системы.** Рассмотрим систему

$$\dot{x} = A(\cdot)x + B(t)\xi, \quad \eta = \eta(x), \quad t \geq t_0, \quad (21)$$

где  $\xi^* = (\xi_1, \xi_2, \dots, \xi_m)$ ,  $\eta^* = (\eta_1, \eta_2, \dots, \eta_m)$ . Сигнал  $\xi_i(t)$  на выходе  $i$ -го импульсного элемента связан с сигналом  $\eta_i(t)$  на его входе соотношением

$$\xi_i = \mathfrak{M}_i \eta_i, \quad (22)$$

где  $\mathfrak{M}_i$  — оператор, который каждую непрерывную на  $[t_0, +\infty)$  функцию  $\eta_i(t)$  отображает в последовательность  $\{t_k\}$  и функцию  $\xi_i(t)$  такие, что

$$\delta T \leq t_{k+1} - t_k \leq T, \quad \delta \in (0, 1), \quad T > 0, \quad (23)$$

$\xi_i(t)$  не зависит от значений  $\eta_i(\tau)$  при  $\tau > t$  и является кусочно-непрерывной функцией, не меняющей знака на каждом промежутке  $[t_k, t_{k+1})$ .

Пусть существует «эквивалентная нелинейность» [10]  $\phi_i(\eta)$  ( $\phi_i(0) = 0$ ) — непрерывная монотонно возрастающая функция такая, что для любого  $k$  найдется  $\tilde{t}_{ik} \in [t_k, t_{k+1})$ , при котором среднее значение  $k$ -го импульса

$$v_{ik} = \frac{1}{t_{k+1} - t_k} \int_{t_k}^{t_{k+1}} \xi_i(t) dt \quad (24)$$

соотносится с  $\eta_i(\tilde{t}_{ik})$  следующим образом:

$$v_{ik} = \phi_i(\eta_i(\tilde{t}_{ik})), \quad (25)$$

при этом

$$\phi_i(\gamma) \rightarrow \pm\infty \quad \text{при} \quad \gamma \rightarrow \pm\infty. \quad (26)$$

Кроме того, пусть элементы матрицы  $B(t)$  теперь являются дифференцируемыми функциями времени и удовлетворяют условиям

$$\sup_{t \geq t_0} |B(t)| < \infty, \quad (27)$$

$$\sup_{t \geq t_0} |\dot{B}(t)| < \infty, \quad (28)$$

а матрица  $A(\cdot)$  принадлежит к классу, определенному в предыдущем пункте. Положим в системе (21)

$$\eta_i = \phi_i^{-1}(\sigma_i), \quad \sigma_i = s_i^* x, \quad i \in \overline{1, m}, \quad (29)$$

где  $\phi_i^{-1}$  — функция, обратная к  $\phi_i$ , тогда свойство (25) примет вид

$$v_{ik} = \sigma_i(\tilde{t}_{ik}). \quad (30)$$

Пусть  $v_k$  — вектор с координатами (24),  $v(t) = v_k$  при  $t_k \leq t < t_{k+1}$ ,  $g(t) = \int_0^t (\xi(\gamma) - v(\gamma)) d\gamma$ . Сделаем замену переменных, чтобы исключить  $\xi$  из (21):

$$x = z + Bg. \quad (31)$$

Получаем

$$\begin{aligned} \dot{z} &= Az + ABg + B\xi - B\dot{g} - \dot{B}g = Az + (AB - \dot{B})g + B\xi - B(\xi - v) = \\ &= Az + BS^*(z + Bg) + (AB - \dot{B})g = Dz + w, \end{aligned} \quad (32)$$

где  $D = A + BS^*$ ,  $w = B(v - S^*z) + (AB - \dot{B})g$ . Возьмем функцию Ляпунова

$$V(z) = z^*H^{-1}z, \quad (33)$$

где  $H$  построена ранее. Из свойств оператора  $\mathfrak{M}$  следует согласно [10] неравенство

$$|g(t)| \leq T|v(t)|. \quad (34)$$

Далее, действуя аналогично [8], получаем оценку

$$V(z(t_N)) + p \int_{t_0}^{t_N} V dt \leq V(z(t_0)), \quad (35)$$

где  $p > 0$ . Отсюда следует, что  $|z(t)| \in L_2[t_0, +\infty)$ . С помощью оценок, предложенных в [10] при использовании неравенства Виртингера, получаем, что  $|v| \in L_2[t_0, +\infty)$ . Вследствие (23) имеет место асимптотика

$$v(t) \rightarrow 0 \quad \text{при} \quad t \rightarrow \infty, \quad (36)$$

из которой в силу (34) следует, что

$$g(t) \rightarrow 0 \quad \text{при} \quad t \rightarrow \infty. \quad (37)$$

Из (35) получается равномерная оценка для  $|z(t_k)|$ . Далее получаем, что функция  $|\dot{z}(t)|$  равномерно ограничена по  $t$ . А тогда  $|z(t)| \rightarrow 0$  при  $t \rightarrow +\infty$ , из чего следует, что  $x(t) \rightarrow 0$  при  $t \rightarrow +\infty$ . Сформулируем полученный результат.

**Теорема 2.** Пусть выполнены условия (3)–(6), (22), (26)–(28), тогда при достаточно малом значении  $T$  система (21), (29) глобально асимптотически устойчива.

## Литература

1. Kwon O., Park J. H. Matrix inequality approach to a novel stability criterion for time-delay systems with nonlinear uncertainties // J. Optim. Theory Appl. Vol. 126, N 3. 2005. P. 643–656.
2. Qian W., Cong S., Sun Y., Fei S. Novel robust stability criteria for uncertain systems with time-varying delay // Appl. Math. Comput. Vol. 215. 2009. P. 866–872.
3. Li Ji, Qian Ch., Ding Sh. Global finite-time stabilization by output feedback for a class of uncertain nonlinear systems // International Journal of Control. 2010. Vol. 83, N 11. P. 2241–2252.
4. Liu L., Huang J. Global robust output regulation of output feedback systems with unknown high-frequency gain sign // IEEE Trans. Autom. Control. 2006. Vol. 51, N 4. P. 625–631.
5. Zhai Ju., Li W., Fei Sh. Global output feedback stabilization for a class of uncertain non-linear systems // IET Control Theory Appl. 2013. Vol. 7. Iss. 2. P. 305–313.
6. Zakharenkov M., Zuber I., Gelig A. Stabilization of a New Classes of Uncertain Systems // IFAC Proceedings Volumes (IFAC-Papers Online). 2015. Vol. 48, N 11. P. 1034–1037.
7. Зубер И. Е., Волошинова Т. В., Гелиг А. Х. Расширенный класс неопределенных стабилизируемых систем // Вестн. С.-Петербур. ун-та. Сер. 1. Т. 3(61). Вып. 3. 2016.
8. Гелиг А. Х., Зубер И. Е. Стабилизация некоторых классов неопределенных систем с помощью прямого и непрямого управления. II. Импульсные и дискретные системы // Автоматика и телемеханика. 2012. №9. С. 72–87.
9. Andeen R. E. The principle of equivalent areas // Trans. AIEE (Application and Industry). 1960. N 79. P. 332–336.

Статья поступила в редакцию 26 мая 2017 г.; рекомендована в печать 21 сентября 2017 г.

Контактная информация:

Захаренков Максим Сергеевич — аспирант; maxxzahar@rambler.ru

## Stabilization of some class of uncertain systems

*M. S. Zakharenkov*

St. Petersburg State University, Universitetskaya nab., 7–9, St. Petersburg, 199034, Russian Federation

**For citation:** Zakharenkov M. S. Stabilization of some class of uncertain systems. *Vestnik SPbSU. Mathematics. Mechanics. Astronomy*, 2018, vol. 5 (63), issue 1, pp. 51–59. <https://doi.org/10.21638/11701/spbu01.2018.106>

Consider the problem of stabilizing control  $u$  synthesis for systems

$$\frac{dx}{dt} = Ax + Bu,$$

where  $A \in \mathbb{R}^{n \times n}$ ,  $B \in \mathbb{R}^{n \times m}$ . Elements  $\alpha_{i,j}(\cdot)$  of matrix  $A$  are uniformly bounded functionals of arbitrary nature. In case of continuous system matrix  $B$  elements are also continuous and uniformly bounded functionals. In case of pulse-modulated system matrix  $B$  elements are differentiable uniformly bounded functions of time. Assumed that  $k$  isolated uniformly bounded elements  $\alpha_{i,j_l}(\cdot)$  exist over the main diagonal of matrix  $A(\cdot)$  such as

$$\inf_{(\cdot)} |\alpha_{i,j_l}(\cdot)| \geq \alpha_- > 0, \quad l \in \overline{1, k}.$$

$G_k$  is a set of isolated elements existing in the system.  $J_1$  is a set of indexes of rows of matrix  $A(\cdot)$ , where isolated elements are located and  $J_2$  is a set of indexes of rows of matrix  $A(\cdot)$ , where isolated elements do not exist. Assumed that other elements located over the main diagonal with indexes from  $J_1$  are sufficiently small.

$$\sup_{(\cdot)} |\alpha_{i,j}(\cdot)| < \delta, \quad \alpha_{i,j} \notin G_k, \quad i \in J_1, \quad j > i.$$

Other elements located over the main diagonal are uniformly bounded.

In continuous case  $u = S(\cdot)x$ , in pulse-modulated case  $u = \xi(t)$ , where vector  $\xi$  components are outputs of synchronized pulse elements.

Using construction of special quadratic Lyapunov function one can determine  $S(\cdot)$ , such that for continuous case closed loop system is globally exponentially stable. In pulse-modulated case such output pulses are synthesised so that system is globally asymptotically stable.

*Keywords:* uncertain pulse-modulated systems, uncertain systems stabilization.

## References

1. Kwon O., Park J. H., “Matrix inequality approach to a novel stability criterion for time-delay systems with nonlinear uncertainties”, *J. Optim. Theory Appl.* **126**(3), 643–656 (2005).
2. Qian W., Cong S., Sun Y., Fei S., “Novel robust stability criteria for uncertain systems with time-varying delay”, *Appl. Math. Comput.* **215**, 866–872 (2009).



3. Li Ji, Qian Ch., Ding Sh., “Global finite-time stabilization by output feedback for a class of uncertain nonlinear systems”, *International Journal of Control* **83**(11), 2241–2252 (2010).
4. Liu L., Huang J., “Global robust output regulation of output feedback systems with unknown high-frequency gain sign”, *IEEE Trans. Autom. Control* **51**(4), 625–631 (2006).
5. Zhai Ju., Li W., Fei Sh., “Global output feedback stabilization for a class of uncertain non-linear systems”, *IET Control Theory Appl.* **7**(2), 305–313 (2013).
6. Zakharenkov M., Zuber I., Gelig A., “Stabilization of a New Classes of Uncertain Systems”, *IFAC Proceedings Volumes (IFAC-Papers Online)* **48**(11), 1034–1037 (2015).
7. Zuber I.E., Voloshinova T.V., Gelig A.Kh., “An extended class of stabilizable uncertain systems”, *Vestnik of Saint Petersburg University. Series 1* **3(61)**, issue 3, 402–407 (2016) [in Russian]. <https://doi.org/10.21638/11701/spbu01.2016.307>
8. Gelig A. Kh., Zuber I. E., “Using the direct and indirect control to stabilize some classes of uncertain systems. II. Pulse and discrete systems”, *Automation and Remote Control* **73**, issue 9, 1498–1510 (2012).
9. Andeen R. E., “The principle of equivalent areas”, *Trans. AIEE (Application and Industry)* (79), 332–336 (1960).
10. Gelig A. Kh., Churilov A. N., *Stability and Oscillations of Nonlinear Pulse-Modulated Systems* (Birkhäuser, Boston, 1998, 362 p.).

Author's information:

Zakharenkov Maksim S. — maxxzahar@rambler.ru