

# $еxtit{ДИФФЕРЕНЦИАЛЬНЫЕ УРАВНЕНИЯ}$ $extit{U}$ $extit{ПРОЦЕССЫ УПРАВЛЕНИЯ}$ $extit{N}$ $extit{4}$ , $extit{2002}$

Электронный журнал, рег. N П23275 от 07.03.97

 $http://www.neva.ru/journal\\ e-mail: diff@osipenko.stu.neva.ru$ 

Дифференциально-разностные уравнения

## ПЕРИОДИЧЕСКИЕ СИСТЕМЫ ДИФФЕРЕНЦИАЛЬНЫХ УРАВНЕНИЙ С КОНЕЧНОМЕРНЫМИ ОПЕРАТОРАМИ

В.С.Тарасян

Россия, 620034, Екатеринбург, ул. Колмогорова, д. 66, Уральский государственный университет путей сообщения, кафедра теоретической механики, e-mail:VTarasyan@tm.usart.ru

Рассматривается система дифференциальных уравнений

$$\frac{dx(t)}{dt} = (Fx)(t),\tag{0.1}$$

где  $x:R\to R^n,\,F:C(R,R^n)\to L^{loc}(R,R^n)$  — линейный оператор,  $C(R,R^n)$  — пространство непрерывных функций на R со значениями в  $R^n,\,L^{loc}(R,R^n)$  — пространство функций, интегрируемых по Лебегу на любом компакте из R.

В работе описан специальный класс периодических систем, принадлежащий классу систем дифференциальных уравнений с ограниченным последействием[1]. Рассматриваемый класс периодических систем дифференциальных уравнений с последействием и с конечномерными операторами монодромии содержит класс систем дифференциальных уравнений, изучавшихся в работах [2,3]. Для систем этого класса построены характеристические уравнения операторов монодромии, действующих в пространстве непрерывных функций. Полученные результаты могут найти приложение в исследованиях по теории устойчивости импульсных систем [4,5]. Методы построения характеристического уравнения оператора монодромии в

специальном гильбертовом пространстве для периодических систем дифференциальных уравнений с последействием общего вида предложены в работе [6]. Для периодических систем дифференциальных уравнений с запаздыванием методы построения характеристического уравнения описаны в работах [5,7,8].

# 1 Конечномерные вольтерровые операторы

Класс систем (0.1) достаточно широк. Для построения эффективных методов исследования таких систем целесообразно сузить класс операторов F. Покажем, что описание оператора  $F: C(R,R^n) \to L^{loc}(R,R^n)$  можно заменить описанием вспомогательного оператора  $\hat{F}: C([-r,\omega],R^n) \to L([0,\omega],R^n)$ , действующего в банаховых пространствах.

**Определение 1.** Линейный оператор  $F:C(R,R^n)\to L^{loc}(R,R^n)$  называется периодическим, если для любой функции  $x\in D(F)$  имеем

$$x(\omega+\cdot)\in D(F)$$
 и  $(Fx(\omega+\cdot))(t)=(Fx(\cdot))(t+\omega)$ 

при всех  $t \in R$ . Здесь D(F) - область определения оператора F.

Введение свойства периодичности позволяет свести изучение оператора F к изучению оператора  $\hat{F}:C(R,R^n)\to L([0,\omega],R^n)$  со значениями в банаховом пространстве. Действительно, при  $t=n\omega+s$  (n-целое число,  $0\leq s\leq \omega$ ) и произвольной функции  $x\in D(F)$  имеем  $(Fx(\cdot))(t)=(Fx(n\omega+\cdot))(s)=(\hat{F}\hat{x}(\cdot)),$  где  $\hat{x}(\cdot)=x(n\omega+\cdot)$  и  $D(\hat{F})=P_{\omega}D(F),$  где  $\hat{x}=P_{\omega}x,$   $x\in D(F).$ 

**Определение 2[10].** Линейный оператор  $F:C(R,R^n)\to L^{loc}(R,R^n)$  называется вольтерровым, если для любого  $t\in R$  и любой функции  $x\in D(F),\,x(s)=0$  при  $s\le t$  имеем (Fx)(t)=0.

Свойство вольтерровости позволяет поставить в соответствие оператору F однопараметрическое семейство операторов  $F_b: C((-\infty,b],R^n) \to L^{loc}((-\infty,b],R^n), b \in R$ . Если выполняются условия, что для любой функции  $x \in D(F)$  и любого числа  $b \in R$   $x_b \in D(F)$   $(x_b(t) = x(t), t \leq b,$  и  $x_b(t) = x(b), t > b)$ , то  $(Fx)(t) = (Fx_b)(t) = (F_b\hat{x})(t), t \leq b$ , где  $x_b(t) = \hat{x}(t), t \leq b$ .  $D(F_b) = P_bD(F)$ , где проектор  $P_b$  определяется формулами:  $P_bx = \hat{x}, x \in D(F)$ .

**Определение 3.** Линейный вольтерровый оператор  $F:C(R,R^n)\to L^{loc}(R,R^n)$  называется оператором с ограниченным последействием, если

существует положительное число r такое, что (Fx)(t) = 0 при всех  $x \in D(F), x(s) = 0, t - r \le s \le t, t \in R$ .

Оператору с ограниченным последействием можно поставить в соответствие двухпараметрическое семейство операторов  $F_{ab}: C([a-r,b],R^n) \to L([a,b],R^n)$ . Если выполняются условия, что для любой функции  $x \in D(F)$  и любых чисел a и b  $x_{ab} \in D(F)(x_{ab}(t)=x(a),\,t < a,\,x_{ab}(t)=x(t),\,a \le t \le b,\,x_{ab}(t)=x(b),\,t > b),\,$  то  $(Fx)(t)=(Fx_{ab})(t)=(F_{ab}\hat{x})(t),\,$  где  $\hat{x}(t)=x(t),\,a \le t \le b.$ 

Таким образом, изучение линейного периодического вольтеррова оператора с ограниченным последействием можно заменить изучением оператора  $\hat{F}: C([-r,\omega],R^n) \to L([0,\omega],R^n)$ , определяемого формулами  $(\hat{F}\hat{x})(t) = (Fx)(t), t \in [0,\omega]$  для всех  $x \in D(F)$  и  $\hat{x} \in D(\hat{F})$ , удовлетворяющих условию  $x(s) = \hat{x}(s)$  при  $s \in [-r,\omega]$ .

В дальнейшем, будем полагать, что для оператора  $\hat{F}$  область определения  $D(\hat{F}) = C([-r,\omega],R^n)$ , оператор  $\hat{F}: C([-r,\omega],R^n) \to L([0,\omega],R^n)$  непрерывен и  $0 \le r \le \omega$ . Линейный непрерывный оператор  $\hat{F}: C([-r,\omega],R^n) \to L([0,\omega],R^n)$  опишем формулой [11]

$$(\hat{F}\hat{x})(t) = \int_{-r}^{\omega} d_s \tilde{\eta}(t,s)\hat{x}(s), \tag{1.1}$$

где матричная функция  $\tilde{\eta}$  измерима по Лебегу на множестве  $[0,\omega] \times [-r,\omega]$ , при каждом фиксированном значении первого аргумента  $t \in [0,\omega]$  матричная функция  $\tilde{\eta}(t,\cdot)$  имеет ограниченную вариацию по второму аргументу s на отрезке  $[-r,\omega]$ , при каждом фиксированном значении второго аргумента  $s \in [-r,\omega]$  матричная функция  $\tilde{\eta}(\cdot,s)$  интегрируема по Лебегу по второму аргументу t на отрезке  $[0,\omega]$ ;  $\tilde{\eta}(t,\omega)=0,\,t\in[0,\omega]$ .

**Утверждение 1.1.** Для вольтерровости линейного непрерывного оператора (1.1) необходимо и достаточно, чтобы матричная функция  $\tilde{\eta}(t,s)$  принимала нулевые значения при  $s \geq t$ .

**Доказательство.** Достаточность очевидна. Для необходимости требуется, чтобы при каждом фиксированном  $0 \le t < \omega$  выполнялось условие  $\int\limits_{t+0}^{\omega} d_s \tilde{\eta}(t,s) \hat{x}(s) = 0$  при всех  $\hat{x} \in C([t,\omega],R^n), \, \hat{x}(t) = 0[10].$  Справедливость утверждения следует из [13, с.126].

Линейный непрерывный вольтерровый оператор  $\hat{F}:C([-r,\omega],R^n)\to L([0,\omega],R^n)$  определяется формулой

$$(\hat{F}\hat{x})(t) = \int_{-r}^{t} d_s \tilde{\eta}(t,s)\hat{x}(s), \quad t \in [0,\omega].$$

$$(1.2)$$

**Утверждение 1.2.** Для того, чтобы оператор (1.2) был оператором с ограниченным последействием, необходимо и достаточно, чтобы матричная функция  $\tilde{\eta}(t,s) = \tilde{\eta}(t,t-r)$  при  $-r \leq s < t-r \leq \omega - r$ .

Доказательство. Достаточность очевидна. Для необходимости требуется, чтобы при каждом фиксированном  $0 \le t < \omega$  выполнялось условие  $\int_{-r}^{t-r-0} d_s \tilde{\eta}(t,s) \hat{x}(s) = 0$  при всех  $\hat{x} \in C([t,\omega],R^n), \, \hat{x}(t) = 0$ . Справедливость утверждения следует из [13, с.126].

Линейный непрерывный вольтерровый оператор  $\hat{F}: C([-r,\omega],R^n) \to L([0,\omega],R^n)$  с ограниченным последействием определяется формулой

$$(\hat{F}\hat{x})(t) = \int_{t-r}^{t} d_s \tilde{\eta}(t,s)\hat{x}(s), \quad t \in [0,\omega].$$

$$(1.3)$$

Описываемый формулой (1.3) класс непрерывных операторов  $\hat{F}$ :  $C([-r,\omega],R^n)\to L([0,\omega],R^n)$  содержит конечномерные операторы.Для их построения оператор (1.3) запишем в следующей форме

$$(\hat{F}\hat{x})(t) = \int_{-r}^{\omega} d_s \hat{\eta}(t,s)\hat{x}(s), \quad t \in [0,\omega].$$

$$(1.4)$$

Рассмотрим разбиение отрезка  $[-\omega,\omega]$ :

$$-\omega = t_{-N} < t_{-N+1} < \dots < t_{-1} < t_0 = 0 < t_1 < \dots < t_{N-1} < t_N = \omega.$$

Пусть (-M+1) –номер ближайшей справа точки разбиения к точке t=-r. Для оператора (1.4) можно предложить следующую конечномерную реализацию

$$(\hat{F}\hat{x})(t) = \sum_{k=-M+1}^{N-1} A_k(t) \int_{t_{k-1}}^{t_k} d_s \alpha_k(s) \hat{x}(s), \quad t \in [0, \omega].$$

Эта реализация, в случае вольтеррового оператора с ограниченным последействием, имеет вид

$$(\hat{F}\hat{x})(t) = \sum_{t_k < t \le t_{k-1} + r} A_k(t) \int_{t_{k-1}}^{t_k} d\alpha_k(s) \hat{x}(s), \tag{1.5}$$

где  $\hat{x} \in C([-r,\omega), R^n)$ ,  $A_k$ ,  $0 < r \le \omega$ ,  $k = \overline{-N+1, N}$ , – интегрируемые по Лебегу на отрезке  $[0,\omega]$  матричные функции размерности  $n \times n$  функции  $\alpha_k$  – матричные функции размерности  $n \times n$  с ограниченной вариацией на отрезке  $[t_{k-1}, t_k]$ ,  $k = \overline{-N+1, N}$ ,  $N \ge 2$ .

Введём в рассмотрение функции  $\chi_{(t_k,t_{k-1}+r]}$  – индикаторы множеств  $(t_k,t_{k-1}+r]$ ,  $k=\overline{-M+1,N}$ , где (-M+1) - номер ближайшей справа точки разбиения к точке t=-r. Тогда формула (1.5) преобразуется к виду

$$(\hat{F}x)(t) = \sum_{k=-M+1}^{N-1} A_k(t) \chi_{(t_k, t_{k-1}+r]}(t) \int_{t_{k-1}}^{t_k} d\alpha_k(s) x(s), \quad t \in [0, \omega].$$
 (1.6)

Продолжим функции  $\alpha_k$ ,  $k = \overline{-M+1,N}$  с отрезков  $[t_{k-1},t_k]$ ,  $k = \overline{-M+1,N}$  соответственно, на отрезок  $[-r,\omega]$ , полагая  $\alpha_k(s) = \alpha_k(t_{k-1}) = \alpha_k(-r)$ ,  $0 \le s < t_{k-1}$ ,  $\alpha_k(s) = \alpha_k(t_k) = 0$ ,  $t_k < s \le \omega$ ,  $k = \overline{-M+1,N}$ . Тогда формула (1.6) примет вид

$$(\hat{F}x)(t) = \sum_{k=-M+1}^{N-1} A_k(t) \chi_{(t_k, t_{k-1}+r]}(t) \int_{-r}^{\omega} d\alpha_k(s) x(s), \quad t \in [0, \omega].$$

Изменяя порядок суммирования и интегрирования, получим

$$(\hat{F}x)(t) = \int_{-r}^{\omega} d(\sum_{k=-M+1}^{N-1} A_k(t)\chi_{(t_k,t_{k-1}+r]}(t)\alpha_k(s))x(s), \quad t \in [0,\omega].$$
 (1.7)

Сравнивая правую часть формулы (1.7) с правой частью формулы (1.1), получим

$$\tilde{\eta}(t,s) = \sum_{k=-M+1}^{N} A_k(t) \chi_{(t_k, t_{k-1}+r]}(t) \alpha_k(s), \quad s \in [-r - \omega, \omega], \quad t \in [0, \omega]. \quad (1.8)$$

Проверим выполнение требований утверждений 1.1 и 1.2 для  $\tilde{\eta}$ . Для функции  $\tilde{\eta}$  имеет место формула

$$\tilde{\eta}(t, s+t) = \sum_{k=-M+1}^{N-1} A_k(t) \chi_{(t_k, t_{k-1}+r]}(t) \alpha_k(s+t), \quad t \in [0, \omega).$$

При  $s \ge 0$  на каждом из промежутков  $(t_k, t_{k-1} + r]$  имеем  $\alpha_k(s+t) = \alpha_k(t_k) = 0$ . Следовательно,  $\tilde{\eta}(t,0) = 0$ . При  $s \le -r$  на каждом из промежутков  $(t_k, t_{k-1} + r]$  имеем  $\alpha_k(s+t) = \alpha_k(t_{k-1}) = \alpha_k(-r)$ , Тогда

$$\tilde{\eta}(t,s) = \sum_{k=-M+1}^{N-1} A_k(t) \chi_{(t_k,t_{k-1}+r]}(t) \alpha_k(t_{k-1}) =$$

$$= \sum_{k=-M+1}^{N-1} A_k(t) \chi_{(t_k, t_{k-1}+r]}(t) \alpha_k(-r) = \eta(t, -r), \quad t \in [0, \omega).$$

В данной работе мы будем изучать дифференциальные уравнения (0.1), порождаемые конечномерными операторами  $\hat{F}$ . Используя связь оператора  $\hat{F}$  с оператором F, находим

$$(Fx)(t) = \int_{-r}^{0} d_s \tilde{\eta}(t, t+s) x(t+s), \quad t \in [0, \omega].$$

При каждом фиксированном  $s\in [-r,0]$  функцию  $\tilde{\eta}(\cdot,s+\cdot)$  продолжаем с отрезка  $[0,\omega]$  по периодичности на R. Тогда формула

$$(Fx)(t) = \int_{-r}^{0} d_s \tilde{\eta}(t, t+s) x(t+s), \quad t \in R,$$

определит оператор  $F:C(R,R^n)\to L^{loc}(R,R^n)$ .

# 2 Построение общего решения

Описанная в п.1 система дифференциальных уравнений (0.1) с вольтерровым конечномерным оператором на отрезке  $[0,\omega]$  имеет вид

$$\frac{dx(t)}{dt} = \sum_{k=-M+1}^{N-1} A_k(t) \chi_{(t_k, t_{k-1}+r]}(t) \int_{t_{k-1}}^{t_k} d\alpha_k(s) x(s).$$
 (2.1)

Ищем решение начальной задачи Коши на этом отрезке с начальным моментом  $t_0 = 0$  и начальной функцией  $\varphi \in C([-r, 0], \mathbb{R}^n)$ . Для этого решения система (2.1) преобразуется к виду

$$\frac{dx(t)}{dt} = \sum_{k=-M+1}^{0} A_k(t) \chi_{(t_k, t_{k-1}+r]}(t) \int_{t_{k-1}}^{t_k} d\alpha_k(s) \varphi(s) +$$

$$+\sum_{k=1}^{N-1} A_k(t) \chi_{(t_k, t_{k-1}+r]}(t) \int_{t_{k-1}}^{t_k} d\alpha_k(s) x(s), \quad t \in [0, \omega].$$

Полученное дифференциальное уравнение можно заменить интегральным уравнением

$$x(t) = \varphi(0) + \sum_{k=-M+1}^{0} \int_{0}^{t} A_{k}(s) \chi_{(t_{k}, t_{k-1}+r]}(s) ds \int_{t_{k-1}}^{t_{k}} d\alpha_{k}(s) \varphi(s) + \sum_{k=1}^{N-1} \int_{0}^{t} A_{k}(s) \chi_{(t_{k}, t_{k-1}+r]}(s) ds \int_{t_{k-1}}^{t_{k}} d\alpha_{k}(s) x(s), \quad t \in [0, \omega].$$

Введём обозначения:

$$\Phi(t) = \varphi(0) + \sum_{k=-M+1}^{0} \int_{0}^{t} A_{k}(s) \chi_{(t_{k}, t_{k-1} + r]}(s) ds \int_{t_{k-1}}^{t_{k}} d\alpha_{k}(s) \varphi(s), \quad t \in [0, \omega],$$

$$B_{k}(t) = \int_{0}^{t} A_{k}(s) \chi_{(t_{k}, t_{k-1} + r]}(s) ds, \quad k = \overline{-M + 1, N - 1}, \quad t \in [0, \omega],$$

$$g_{k}(\varphi) = \int_{t_{k-1}}^{t_{k}} d\alpha_{k}(s) \varphi(s), \quad k = \overline{-M + 1, 0},$$

$$f_{k}(x) = \int_{t_{k-1}}^{t_{k}} d\alpha_{k}(s) \chi(s), \quad k = \overline{1, N - 1}.$$

Тогда интегральное уравнение преобразуется к виду

$$x(t) = \Phi(t) + \sum_{k=1}^{N-1} B_k(t) f_k(x), \quad t \in [0, \omega].$$
 (2.2)

Для нахождения неизвестных векторных функционалов  $f_m$ ,  $m = \overline{1, N-1}$ , в уравнении (2.2) получим линейную систему алгебраических уравнений

$$f_m(x) = f_m(\Phi) + \sum_{k=1}^{N-1} f_m(B_k) f_k(x), \quad m = \overline{1, N-1}, \quad x \in C(R, R^n), \quad (2.3)$$

где 
$$f_m(B_k) = \int\limits_{t_{m-1}}^{t_m} d\alpha_m(s) B_k(s).$$

При  $s \leq t_k$  значения индикаторной функции  $\chi_{(t_k,t_{k-1}+r]}(s)$  равны нулю. Поэтому при  $m \leq k$  получим  $f_m(B_k) = 0$ . Тогда система (2.3) примет вид

$$f_{1}(x) = f_{1}(\Phi) + f_{1}(B_{2}) f_{2}(x) + \dots + f_{1}(B_{N-1}) f_{N-1}(x),$$

$$f_{2}(x) = f_{2}(\Phi) + f_{2}(B(B_{3}) f_{3}(x) + \dots + f_{2}(B_{N-1}) f_{N-1}(x),$$

$$\dots,$$

$$f_{N-2}(x) = f_{N-2}(\Phi) + f_{N-2}(B_{N-1}) f_{N-1}(x),$$

$$f_{N-1}(x) = f_{N-1}(\Phi).$$

Решение системы алгебраических уравнений (2.3) можно найти с помощью рекуррентной процедуры, которая начинается с последнего уравнения. Это решение представимо в следующей форме

$$f_k(x) = \sum_{m=k}^{N-1} S_{km} f_m(\Phi), \quad k = \overline{1, N-1}.$$

Таким образом, общее решение системы (2.1) имеет вид

$$x(t,\varphi) = \varphi(0) + \sum_{m=k}^{0} B_k(t)g_k(\varphi) + \sum_{m=1}^{N-1} B_m(t) \sum_{k=m}^{N-1} S_{km}f_k(\Phi), \quad t \in [0,\omega].$$

Учитывая, что

$$f_k(\Phi) = f_k(\varphi(0)) + \sum_{S=-M+1}^{0} f_k(B_S)g_S(\varphi) =$$

$$= f_k(I_n)\varphi(0) + \sum_{S=-M+1}^{0} f_k(B_S)g_S(\varphi), \quad k = \overline{1, N-1},$$

где  $I_n$ -единичная матрица, получим

$$x(t,\varphi) = \left(I_n + \sum_{m=1}^{N-1} B_m(t) \sum_{k=m}^{N-1} S_{km} f_k(I)\right) \varphi(0) +$$

$$+ \sum_{p=-M+1}^{0} \left[B_p(t) + \sum_{m=1}^{N-1} B_m(t) \sum_{k=m}^{N-1} S_{km} f_m(B_p)\right] g_p(\varphi), \quad t \in [0,\omega].$$

Введем обозначения

$$R_{-M}(t) = I + \sum_{m=1}^{N-1} B_m(t) \sum_{k=m}^{N-1} S_{km} f_k(I),$$

$$R_P(t) = B_p(t) + \sum_{m=1}^{N-1} B_m(t) \sum_{k=m}^{N-1} S_{km} f_k(B_p), \quad p = \overline{-M+1, 0}, \quad t \in [0, \omega].$$

Тогда общее решение системы (2.1) запишется в следующей форме

$$x(t,\varphi) = R_{-M}(t)\varphi(0) + \sum_{p=-M+1}^{0} R_p(t)g_p(\varphi).$$
 (2.4)

### 3 Оператор монодромии

Оператор монодромии определяется следующим образом[12]

$$(U\varphi)(\vartheta) = x(\omega + \vartheta, \varphi), \quad \vartheta \in [-r, 0].$$

Здесь  $x(\cdot,\varphi)$  - решение системы дифференциальных уравнений (2.1), отвечающее начальной функции  $\varphi$ . Используя формулу (2.5), находим

$$(U\varphi)(\vartheta) = R_{-M}(\omega + \vartheta)\varphi(0) + \sum_{p=-M+1}^{0} R_p(\omega + \vartheta)g_p(\varphi), \quad \vartheta \in [-r, 0]. \quad (3.1)$$

Как видно из формулы (3.1), оператор монодромии представим в виде конечной суммы

$$(U\varphi)(\vartheta) = \sum_{p=-M}^{0} W_p(\vartheta)g_p(\varphi), \quad \vartheta \in [-r, 0],$$

где матричные функции  $W_p,\ p=\overline{-M,0},\$ размерности  $n\times n$  определяются формулами  $W_p(\vartheta)=R_p(\omega+\vartheta),\ p=\overline{-M,0},\$ а векторный функционал  $g_{-M}(\varphi)=\varphi(0).$  Следовательно, оператор монодромии конечномерен.

Собственные функции оператора монодромии  $\varphi$  являются при некотором комплексном числе  $\rho$  нетривиальными решениями уравнения

$$(U\varphi)(\vartheta) = \sum_{k=-M}^{0} W_k(\vartheta)g_k(\varphi) = \rho\varphi(\vartheta), \quad \vartheta \in [-r, 0].$$

Эти функции, отвечающие  $\rho \neq 0$ , можно представить в виде

$$\varphi(\vartheta) = \sum_{k=-M}^{0} W_k(\vartheta) C_k, \quad \vartheta \in [-r, 0].$$

Пусть система матричных функций  $\{W_k\}_{k=-M}^0$  линейно независима. Тогда характеристическое уравнение для оператора монодромии имеет вид

$$\det \|g_k(W_m) - \delta_{km}\lambda\|_{-M}^0 = 0, \tag{3.2}$$

где  $\delta_{kp}$ ,  $k, p = \overline{-M, 0}$ , - символ Кронекера.

Находим значения функционалов

$$g_k(W_{-M}) = \int_{t_{k-1}}^{t_k} d\alpha_k(s)W_{-M}(s) = \int_{t_{k-1}}^{t_k} d\alpha_k(s)[I_n + \sum_{m=1}^{N-1} B_m(\omega + s) \sum_{m=1}^{N-1} S_{km}f_k(I_n)] = \int_{t_{k-1}}^{t_k} d\alpha_k(s)W_{-M}(s) = \int_{t_{k-1}}^{t_k} d\alpha_k(s)[I_n + \sum_{m=1}^{N-1} B_m(\omega + s) \sum_{m=1}^{N-1} S_{km}f_k(I_n)] = \int_{t_{k-1}}^{t_k} d\alpha_k(s)W_{-M}(s) = \int_{t_{k-1}}^{t_k} d\alpha_k(s)[I_n + \sum_{m=1}^{N-1} B_m(\omega + s) \sum_{m=1}^{N-1} S_{km}f_k(I_n)] = \int_{t_{k-1}}^{t_k} d\alpha_k(s)W_{-M}(s) = \int_{t_{k-1}}^{t_k} d\alpha_k(s)[I_n + \sum_{m=1}^{N-1} B_m(\omega + s) \sum_{m=1}^{N-1} S_{km}f_k(I_n)] = \int_{t_{k-1}}^{t_k} d\alpha_k(s)[I_n + \sum_{m=1}^{N-1} B_m(\omega + s) \sum_{m=1}^{N-1} S_{km}f_k(I_n)] = \int_{t_{k-1}}^{t_k} d\alpha_k(s)[I_n + \sum_{m=1}^{N-1} B_m(\omega + s) \sum_{m=1}^{N-1} S_{km}f_k(I_n)] = \int_{t_{k-1}}^{t_k} d\alpha_k(s)[I_n + \sum_{m=1}^{N-1} B_m(\omega + s) \sum_{m=1}^{N-1} S_{km}f_k(I_n)] = \int_{t_{k-1}}^{t_k} d\alpha_k(s)[I_n + \sum_{m=1}^{N-1} B_m(\omega + s) \sum_{m=1}^{N-1} S_{km}f_k(I_n)] = \int_{t_{k-1}}^{t_k} d\alpha_k(s)[I_n + \sum_{m=1}^{N-1} B_m(\omega + s) \sum_{m=1}^{N-1} S_{km}f_k(I_n)] = \int_{t_{k-1}}^{t_k} d\alpha_k(s)[I_n + \sum_{m=1}^{N-1} B_m(\omega + s) \sum_{m=1}^{N-1} S_{km}f_k(I_n)] = \int_{t_{k-1}}^{t_k} d\alpha_k(s)[I_n + \sum_{m=1}^{N-1} B_m(\omega + s) \sum_{m=1}^{N-1} S_{km}f_k(I_m)] = \int_{t_{k-1}}^{t_k} d\alpha_k(s)[I_n + \sum_{m=1}^{N-1} B_m(\omega + s) \sum_{m=1}^{N-1} S_{km}f_k(I_m)] = \int_{t_{k-1}}^{t_k} d\alpha_k(s)[I_n + \sum_{m=1}^{N-1} B_m(\omega + s) \sum_{m=1}^{N-1} S_{km}f_k(I_m)] = \int_{t_{k-1}}^{t_k} d\alpha_k(s)[I_n + \sum_{m=1}^{N-1} B_m(\omega + s) \sum_{m=1}^{N-1} S_{km}f_k(I_m)] = \int_{t_{k-1}}^{t_k} d\alpha_k(s)[I_n + \sum_{m=1}^{N-1} B_m(\omega + s) \sum_{m=1}^{N-1} S_{km}f_k(I_m)] = \int_{t_{k-1}}^{t_k} d\alpha_k(s)[I_n + \sum_{m=1}^{N-1} B_m(\omega + s) \sum_{m=1}^{N-1} S_{km}f_k(I_m)] = \int_{t_{k-1}}^{t_k} d\alpha_k(s)[I_n + \sum_{m=1}^{N-1} B_m(\omega + s) \sum_{m=1}^{N-1} S_{km}f_k(I_m)] = \int_{t_{k-1}}^{t_{k-1}} d\alpha_k(s)[I_n + \sum_{m=1}^{N-1} B_m(\omega + s) \sum_{m=1}^{N-1} S_{km}f_k(I_m)] = \int_{t_{k-1}}^{t_{k-1}} d\alpha_k(s)[I_n + \sum_{m=1}^{N-1} B_m(\omega + s) \sum_{m=1}^{N-1} S_{km}f_k(I_m)] = \int_{t_{k-1}}^{t_{k-1}} d\alpha_k(s)[I_n + \sum_{m=1}^{N-1} B_m(\omega + s) \sum_{m=1}^{N-1} S_{km}f_k(I_m)$$

$$= \int_{t_{k-1}}^{t_k} d\alpha_k(s) I_n + \sum_{m=1}^{N-1} \int_{t_{k-1}}^{t_k} d\alpha_k(s) B_m(\omega + s) \sum_{m=1}^{N-1} S_{km} f_k(I_n), \quad k = \overline{-M, 0}.$$

Введём обозначение  $\tilde{B}_m(s)=B_m(\omega+s),\,m=\overline{-M,N-1},s\in[-r,0].$  Тогда

$$g_k(W_{-M}) = g_k(I_n) + \sum_{m=1}^{N} g_k(\tilde{B}_m) \sum_{m=1}^{N} S_{km} f_k(I_n), \quad k = \overline{-M, 0}.$$

Аналогично рассуждая, получим

$$g_k(W_p) = g_k(\tilde{B}_p) + \sum_{m=1}^N g_k(\tilde{B}_m) \sum_{m=1}^N S_{km} f_k(I_n), \quad p = \overline{-M+1,0}, \quad k = \overline{-M,0}.$$

В случае линейно зависимой системы матричных функций  $\{W_k\}_{k=-M}^0$  выбирается максимальная линейно независимая подсистема  $\{W_m'\}_{k=-M'}^0$ , M' < M. Тогда функции  $W_k$ ,  $k = \overline{-M+1,0}$  можно записать в виде  $W_k(\theta) = \sum_{m=-M'}^0 W_m'(\theta) C_{km}'$ ,  $\overline{k=-M,0}$ , где  $C_{km}'$ ,  $(m=\overline{-M',0},)$  – некоторые постоянные, а оператор монодромии примет вид

$$(U\varphi)(\theta) = \sum_{k=-M}^{0} \sum_{m=-M'}^{0} W'_m(\theta) C'_{km} g_k(\varphi) =$$

$$= \sum_{m=-M'}^{0} W'_m(\theta) \sum_{k=-M}^{0} C'_{km} g_k(\varphi), \quad \vartheta \in [-r, 0].$$

Введём обозначения

$$g'_m(\varphi) = \sum_{k=-M}^{0} C'_{km} g_k(\varphi), \quad m = \overline{-M', 0}.$$

Таким образом, оператор монодромии можно записать в виде

$$(U\varphi)(\vartheta) = \sum_{k=-M'}^{0} W'_k(\vartheta)g'_k(\varphi), \quad \vartheta \in [-r, 0].$$

В этом случае характеристическое уравнение примет вид

$$\det \|g_k(W_m') - \delta_{km}\lambda\|_{-M'}^0 = 0,$$

где  $\delta_{kp}, k, p = \overline{-M', 0}$ , - символ Кронекера.

Для асимптотической устойчивости решения уравнения (5.1) необходимо и достаточно, чтобы собственные числа оператора монодромии по модулю были меньше единицы [1](задача Раусса-Гурвица для случая единичного круга).

# 4 Дискретный случай

Пусть в уравнении (2.1) функции  $\alpha_k$  определяются формулами  $\alpha_k(s) = 1(s-t_k), k = \overline{-M+1,N-1},$  где  $1(\cdot)$  – функция Хевисайда, непрерывная справа. Тогда уравнение (2.1) на отрезке  $[0,\omega]$  примет вид

$$\frac{dx(t)}{dt} = \sum_{k=-M+1}^{N-1} A_k(t) \chi_{(t_k, t_{k-1}+r]}(t) x(t_k), \tag{4.1}$$

а введённые ранее функционалы

$$g_k(\varphi) = \int_{t_{k-1}}^{t_k} d1(s - t_k)\varphi(s) = \varphi(t_k), \quad k = \overline{-M + 1, 0},$$

$$f_k(x) = \int_{t_{k-1}}^{t_k} d1(s - t_k)x(s) = x(t_k), \quad k = \overline{1, N - 1}.$$
 (4.2)

Общее решение уравнения (4.1) запишется в виде

$$x(t,\varphi) = \sum_{p=-M+1}^{0} R_p(t)\varphi(t_p),$$

где

$$R_p(t) = B_p(t) + \sum_{m=1}^{N-1} B_m(t) \sum_{k=m}^{N-1} S_{km} B_p(t_k), \quad p = \overline{-M+1, -1},$$

$$R_0(t) = (B_0(t) + I_n) + \sum_{m=1}^{N-1} B_m(t) \sum_{k=m}^{N-1} S_{km} (B_0(t_k) + I_n).$$

Оператор монодромии в дискретном случае запишем в форме

$$(U\varphi)(\vartheta) = \sum_{s=-M+1}^{0} W_s(\vartheta)\varphi(t_s), \quad \vartheta \in [-\omega, 0],$$

где

$$W_{0}(\vartheta) = [I_{n} + B_{0}(\omega + \vartheta)] + \sum_{m=1}^{N-1} B_{m}(\omega + \vartheta) \sum_{k=m}^{N-1} S_{km}[I_{n} + B_{0}(t_{k})],$$

$$W_{s}(\vartheta) = B_{s}(\omega + \vartheta) + \sum_{m=1}^{N-1} B_{m}(\omega + \vartheta) \sum_{k=m}^{N-1} S_{km}B_{s}(t_{k}), \quad s = \overline{-M + 1, -1}.$$

Характеристическое уравнение для уравнения (4.1) примет вид

$$\det \|W_s(\vartheta_k) - \delta_{ks}\lambda\|_{-M+1}^0 = 0,$$

где точки разбиения  $\{\vartheta_k\}_{-M+1}^0$  отрезка  $[-\omega,0]$  определяются формулами:  $\vartheta_k=-\omega+t_k,\,k=\overline{-M+1,0}.$ 

# 5 Примеры

**Пример 1.** Рассмотрим дифференциальное уравнение первого порядка на отрезке  $[0, 2\pi]$ 

$$\dot{x}(t) = a_{-1}\cos t\chi_{(-\pi,0]}(t) \int_{-2\pi}^{-\pi} \cos sx(s)ds +$$

$$+a_0 \chi_{(0,\pi]}(t) \int_{-\pi}^{0} x(s)ds + a_1 \cos t \chi_{(\pi,2\pi]}(t) \int_{0}^{\pi} 2sx(s)ds.$$
 (5.1)

Данное уравнение является уравнением вида (2.1) при  $M=N=2, r=\omega=2\pi, t_k=k\pi, k=\overline{-1,1}, A_k(t)=a_k\cos(kt), k=\overline{-1,1}, \alpha_{-1}(s)=\sin s, \alpha_0(s)=s, \alpha_1(s)=s^2.$  Находим функции  $B_k, k=\overline{-1,1},$ 

$$B_{-1}(t) = 0, \quad B_0(t) = \begin{cases} a_0 t, & t \in (0, \pi], \\ a_0 \pi, & t \in (\pi, 2\pi], \end{cases}$$
$$B_1(t) = \begin{cases} 0, & t \in (0, \pi], \\ a_1 \sin t, & t \in (\pi, 2\pi]. \end{cases}$$

и значения функционалов  $f_m$ , m > 0,

$$f_1(B_{-1}) = 0$$
,  $f_1(B_0) = \frac{2a_0\pi^3}{3}$ ,  $f_1(B_1) = 0$ ,  $f_1(1) = \pi^2$ .

Поскольку N-1=1, то  $f_1(x)=f_1(\Phi)$ .

Общее решение уравнения (5.1) имеет вид

$$x(t,\varphi) = \begin{cases} \varphi(0) + a_0 t g_0(\varphi), & t \in [0,\pi], \\ \left[1 + a_1 \pi^2 \sin t\right] \varphi(0) + \left[a_0 \pi + \frac{2a_0 a_1 \pi^3}{3} \sin t\right] g_0(\varphi), & t \in (\pi, 2\pi], \end{cases}$$
 (5.2)  
где  $g_0(\varphi) = \int_{-\pi}^{0} \varphi(s) ds.$ 

Оператор монодромии, согласно (3.1) и (5.2), запишем в форме

$$(U\varphi)(x) = \begin{cases} \varphi(0) + a_0(2\pi + \vartheta)g_0(\varphi), & \vartheta \in [-2\pi, -\pi], \\ \left[1 + a_1\pi^2 \sin \vartheta\right] \varphi(0) + \left[a_0\pi + \frac{2a_0a_1\pi^3}{3} \sin \vartheta\right]g_0(\varphi), & \vartheta \in (-\pi, 0]. \end{cases}$$

$$(5.3)$$

Функции  $W_p, p = \overline{-2,0},$  входящие в представление (5.3) оператора монодромии имеют вид

$$W_{-2}(\vartheta) = \begin{cases} 1, & \vartheta \in [-2\pi, -\pi], \\ 1 + a_1 \pi^2 \sin \vartheta, & \vartheta \in (-\pi, 0], \end{cases}$$
$$W_{-1}(\vartheta) = 0,$$

$$W_0(\vartheta) = \begin{cases} a_0(2\pi + \vartheta), & \vartheta \in [-2\pi, -\pi], \\ a_0\pi + \frac{2a_0a_1\pi^3}{3}\sin\vartheta, & \vartheta \in (-\pi, 0]. \end{cases}$$

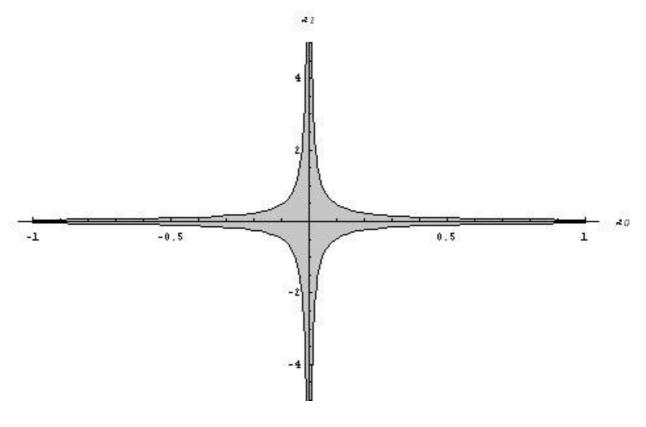


Рис. 5.1

В данном случае система функций  $\{W_{-2},W_{-1},W_0\}$  линейно зависима. Выберем максимальную линейно независимую подсистему  $\{W_{-2},W_0\}$  и перенумеруем функции: $W'_{-1}=W_{-2},\,W'_0=W_0$ . Тогда  $g'_{-1}=g_{-2},\,g'_0=g_0$ .

Находим значения функционалов  $g_k'$  :

$$g'_{-1}(W'_{-1}) = 1, \quad g'_{-1}(W'_0) = a_0 \pi,$$
 
$$g'_0(W'_{-1}) = \pi(1 - 2a_1 \pi), \quad g'_0(W'_0) = a_0 \pi^2 (1 - \frac{4a_1 \pi}{3}).$$

Составим характеристическое уравнение (3.2)

$$\begin{vmatrix} 1 - \lambda & \pi(1 - 2a_1\pi) \\ a_0\pi & a_0\pi^2(1 - \frac{4a_1\pi}{3}) - \lambda \end{vmatrix} = 0.$$

Собственные числа оператора монодромии имеют вид

$$\lambda = \frac{1}{6} \left( 3 + a_0 \pi^2 (3 - 4a_1 \pi) \pm \sqrt{(a_0 \pi^2 (4a_1 \pi - 3) - 3)^2 - 24a_0 a_1 \pi^3} \right).$$

В рассматриваемом случае условие устойчивости решения имеет вид

$$|a_0 a_1| < \frac{3}{2\pi^3}. (5.4)$$

Область устойчивости решений уравнения (5.1) показана на рис. 5.1.

**Пример 2.** Рассмотрим дифференциальное уравнение первого порядка на отрезке  $[0,2\pi]$ 

$$\dot{x}(t) = a_{-1}\cos(-t)\chi_{(-\pi,0]}(t)\varphi(-\pi) + a_0\sin t\chi_{(0,\pi]}(t)x(0) + a_1t\chi_{(\pi,2\pi]}(t)x(\pi).$$
(5.5)

Данное уравнение является уравнением вида (4.1) при  $M=N=2, r=\omega=2\pi, t_{-k}=k\pi, k=\overline{-1,1}, A_{-1}(t)=a_{-1}\cos t, A_{0}(t)=a_{0}\sin t, A_{1}(t)=a_{1}t.$ 

Находим функции  $B_k$ :

$$B_{-1}(t) = 0, \quad B_0(t) = \begin{cases} a_0 (1 - \cos t), & t \in (0, \pi], \\ 2a_0, & t \in (\pi, 2\pi], \end{cases}$$
$$B_1(t) = \begin{cases} 0, & t \in (0, \pi], \\ \frac{a_1}{2} (t^2 - \pi^2), & t \in (\pi, 2\pi], \end{cases}$$

и значения функционалов  $f_m$ 

$$f_1(B_{-1}) = 0$$
,  $f_1(B_0) = 2a_0$ ,  $f_1(B_1) = 0$ .

Находим функции  $W_p, p = -1, 0$ :

$$W_{-1}(\vartheta) \equiv 0,$$

$$W_{0}(\vartheta) = \begin{cases} 1 + a_{0}(1 - \cos \vartheta), & \vartheta \in [-2\pi, -\pi], \\ (1 + 2a_{0})(1 + \frac{a_{1}}{2}[(2\pi + \vartheta)^{2} - \pi^{2}]), & \vartheta \in (-\pi, 0]. \end{cases}$$

Находим функционал  $g_0(W_0) = W_0(\vartheta_0) = (1+2a_0)(1+\frac{3}{2}a_1\pi^2).$ 

Составим характеристическое уравнение, которое в данном случае примет форму

$$W_0(\vartheta_0) - \lambda = 0.$$

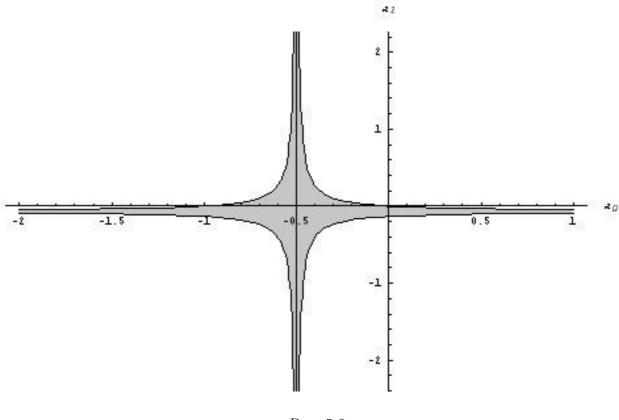


Рис. 5.2

Условие устойчивости имеет вид

$$|\lambda| = \left| (1 + 2a_0)(1 + \frac{3}{2}a_1\pi^2) \right| < 1.$$

Область устойчивости решений уравнения (5.5) показана на рис. 5.2.

### 6 Обобщение результатов

Перенесём результаты, полученные в данной работе на системы, которые описываются дифференциальными уравнениями следующего вида

$$\frac{dx(t)}{dt} = A(t)x(t) + (Fx)(t), \tag{6.1}$$

где  $A-\omega$ -периодическая матричная функция размерности  $n\times n$ , интегрируемая по Лебегу на отрезке  $[0,\omega],\,F$ - $\omega$ -периодический конечномерный вольтерров оператор с ограниченным последействием, описанный в п.1.

Как показано в п.1, систему (6.1) на отрезке  $[0,\omega]$  можно записать в виде

$$\frac{dx(t)}{dt} = A(t)x(t) + \sum_{k=-M+1}^{N-1} A_k(t)\chi_{(t_k,t_k-r]}(t) \int_{t_{k-1}}^{t_k} d_s\alpha_k(s)x(s), \quad t \in [0,\omega], \quad (6.2)$$

где  $A_k, 0 < r \le \omega, k = \overline{-M+1, N}$ , – интегрируемые по Лебегу на отрезке  $[0,\omega]$  матричные функции размерности  $n \times n$ , функции  $\alpha_k$  – матричные функции размерности  $n \times n$  с ограниченной вариацией на отрезке  $[t_{k-1},t_k]$ ,  $k = \overline{-M+1,N}, \ N > M > 2$ .

Сделаем замену в уравнении (6.2)

$$x = X(t)\tilde{x},$$

где X – фундаментальная матрица решений однородного дифференциального уравнения

$$\frac{dx}{dt} = A(t)x, \quad t \in [0, \omega].$$

Тогда справедливо равенство

$$\dot{X}(t)\tilde{x}(t) + X(t)\frac{d\tilde{x}(t)}{dt} = A(t)X(t)\tilde{x}(t) + \sum_{k=-M+1}^{N-1} A_k(t)\chi_{(t_k,t_k-r]}(t) \int_{t_{k-1}}^{t_k} d_s\alpha_k(s)X(s)\tilde{x}(s), \quad t \in [0,\omega],$$

откуда

$$\frac{d\tilde{x}(t)}{dt} = \sum_{k=-M+1}^{N-1} X^{-1}(t) A_k(t) \chi_{(t_k, t_k - r]}(t) \int_{t_{k-1}}^{t_k} d_s \alpha_k(s) X(s) \tilde{x}(s), \quad t \in [0, \omega].$$

Введём обозначения

$$\tilde{A}_k(t) = X^{-1}(t)A_k(t), \quad \tilde{\alpha}_k(s) = \alpha_k(s)X(s) - \int_0^s \alpha_k(z)\dot{X}(z)dz,$$
$$k = \overline{-M+1, N-1}.$$

Получим систему дифференциальных уравнений

$$\frac{d\tilde{x}(t)}{dt} = \sum_{k=-M+1}^{N-1} \tilde{A}_k(t) \chi_{(t_k, t_k - r]}(t) \int_{t_{k-1}}^{t_k} d_s \tilde{\alpha}_k(s) \tilde{x}(s), \quad t \in [0, \omega],$$
 (6.3)

рассмотренную в пунктах 1-4.

Мы показали, что исследование решений системы дифференциальных уравнений (6.1) сводится к исследованию решений системы (2.1). Согласно (2.5) общее решение системы (6.3) запишется в виде

$$\tilde{x}(t,\tilde{\varphi}) = \tilde{R}_{-M}(t)\tilde{\varphi}(0) + \sum_{p=-M+1}^{0} \tilde{R}_{p}(t)\tilde{g}_{p}(\tilde{\varphi}), \quad t \in [0,\omega],$$

где

$$\tilde{R}_{-M}(t) = I_n + \sum_{m=1}^{N-1} \tilde{B}_m(t) \sum_{k=m}^{N-1} S_{km} \tilde{f}_k(I_n),$$

$$\tilde{R}_p(t) = \tilde{B}_p(t) + \sum_{m=1}^{N-1} \tilde{B}_m(t) \sum_{k=m}^{N-1} S_{km} \tilde{f}_k(\tilde{B}_p), \quad p = \overline{-M+1, 0},$$

$$\tilde{B}_k(t) = \int_0^t \tilde{A}_k(s) \chi_{(t_k, t_k - r]}(s) ds, \quad k = \overline{-M+1, N-1}, \quad t \in [0, \omega].$$

Функционалы  $\tilde{f}_k$ ,  $k=\overline{1,N-1}$ ,  $\tilde{g}_p$ ,  $p=\overline{-M+1,0}$ , выразим через исходные функции, учитывая, что  $\varphi(t)=X(t)\tilde{\varphi}(t)$ , то есть  $\tilde{\varphi}(t)=X^{-1}(t)\varphi(t)$ :

$$\tilde{f}_k(I_n) = \int_{t_{k-1}}^{t_k} d_s \tilde{\alpha}_k(s) = \int_{t_{k-1}}^{t_k} d_s \alpha_k(s) X(s) = f_k(X),$$

$$\tilde{f}_k(\tilde{B}_p) = \int_{t_{k-1}}^{t_k} d_s \alpha_k(s) X(s) \tilde{B}_p(s) = 
= \int_{t_{k-1}}^{t_k} d_s \alpha_k(s) X(s) \int_0^s X^{-1}(z) A_k(z) \chi_{(t_k, t_k - r]}(z) dz,$$

$$\tilde{g}_{p}(\tilde{\varphi}) = \int_{t_{p-1}}^{t_{p}} d_{s} \tilde{\alpha}_{p}(s) \tilde{\varphi}(s) =$$

$$= \int_{t_{p-1}}^{t_{p}} d_{s} \alpha_{p}(s) X(s) X^{-1}(s) \varphi(s) = \int_{t_{p-1}}^{t_{p}} d_{s} \alpha_{p}(s) \varphi(s) = g_{p}(\varphi),$$

$$k = \overline{1, N-1}, \quad p = \overline{-M+1, 0}.$$

Возвращаясь к исходным функциям, получим общее решение системы (6.2)

$$x(t,\varphi) = X(t)\tilde{x}(t,\tilde{\varphi}) =$$

$$= X(t)\tilde{R}_{-M}(t)X^{-1}(0)\varphi(0) + \sum_{p=-M+1}^{0} X(t)\tilde{R}_{p}(t)g_{p}(\varphi), \quad t \in [0,\omega].$$

Аналогично формуле (2.5), обозначим

$$R_{-M}(t) = X(t)\tilde{R}_{-M}(t)X^{-1}(0) = X(t)\left[I_n + \sum_{m=1}^{N-1} \tilde{B}_m(t)\sum_{k=m}^{N-1} S_{km}f_k(X)\right]X^{-1}(0),$$

$$R_p(t) = X(t)\tilde{R}_p(t) = X(t) \left[ \tilde{B}_p(t) + \sum_{m=1}^{N-1} \tilde{B}_m(t) \sum_{k=m}^{N-1} S_{km} \tilde{f}_k(\tilde{B}_p) \right], \ p = \overline{-M+1,0}.$$
(6.4)

Таким образом, решение уравнения (6.2) на отрезке  $[0,\omega]$  записывается в виде

$$x(t,\varphi) = R_{-M}(t)\varphi(0) + \sum_{p=-M+1}^{0} R_p(t)g_p(\varphi), \quad t \in [0,\omega].$$

Рассмотрим частный случай уравнения (6.2) при  $\alpha_k(\cdot)=1(\cdot-t_k),\ k=\overline{-M+1,N-1}.$  Тогда уравнение (6.2) примет вид

$$\frac{dx(t)}{dt} = A(t)x(t) + \sum_{k=-M+1}^{N-1} A_k(t)\chi_{(t_k,t_k-r]}(t)x(t_k), \quad t \in [0,\omega],$$
 (6.5)

Общее решение уравнения (6.5) на отрезке  $[0,\omega]$  имеет вид

$$x(t,\varphi) = \sum_{p=-M+1}^{0} R_p(t)\varphi(t_p), \quad t \in [0,\omega],$$

где

$$R_{p}(t) = X(t) \left[ \tilde{B}_{p}(t) + \sum_{m=1}^{N-1} \tilde{B}_{m}(t) \sum_{k=m}^{N-1} S_{km} \tilde{B}_{p}(t_{k}) \right], \quad p = \overline{-M+1,0}, \quad (6.6)$$

$$R_{0}(t) = X(t) \left[ (\tilde{B}_{0}(t) + I_{n}) + \sum_{m=1}^{N-1} \tilde{B}_{m}(t) \sum_{k=m}^{N-1} S_{km} (\tilde{B}_{0}(t_{k}) + I_{n}) \right].$$

Построение оператора монодромии, характеристического уравнения, а также исследование устойчивости решений уравнения (6.1) производится аналогично уравнению (2.1) и описано в пп.3–4.

### 7 Импульсные системы

Рассмотрим импульсную систему, состоящую из амплитудно-импульсного элемента АИЭ и непрерывной части, описываемой дифференциальным уравнением ДУ (см рис. 7.1).

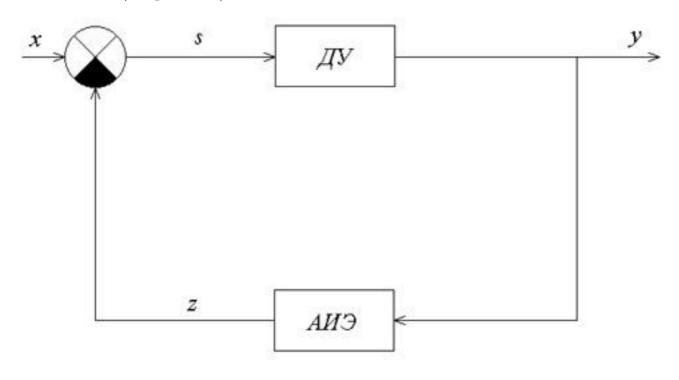


Рис. 7.1

Здесь x, y-входной и выходной сигналы системы, s-сигнал на входе непрерывной части системы, z-выходной сигнал амплитудно-импульсного элемента, определяемый формулами

$$z(t) = m(t)y(kT), \quad kT < t \le (k+1)T, \quad k \in N,$$
 (7.1)

где *т*–непрерывная *Т*-периодическая функция.

Зададим передаточную функцию непрерывной части формулой

$$\Phi(p) = (\sum_{j=0}^{n} a_j p^j)^{-1}, \quad a_n = 1.$$
 (7.2)

Импульсная система описывается линейным дифференциальным уравнением следующего вида

$$\sum_{j=0}^{n} a_j y^{(j)}(t) = x(t) - m(t)y(kT), \quad kT < t \le (k+1)T.$$

Если отсутствует входной сигнал (x=0), то поведение импульсной системы определяется уравнением

$$\sum_{j=0}^{n} a_j y^{(j)}(t) + m(t)y(kT) = 0, \quad t \in (kT, (k+1)T].$$
 (7.3)

Введём новые переменные

$$y_1 = y$$
,  $y_2 = \dot{y}$ ,  $y_3 = \ddot{y}_1$ , ...,  $y_n = y^{(n-1)}$ .

Получаем систему дифференциальных уравнений первого порядка

$$\dot{y}_1(t) = y_2(t),$$
  
 $\dot{y}_2(t) = y_3(t),$ 
(7.4)

...

$$\dot{y}_n(t) = -\sum_{j=0}^{n-1} a_{j+1} y_j(t) - m(t) y_1(kT), \quad t \in (kT, (k+1)T].$$

Введём вектор Y и матрицы  $A, A_1(t)$ 

$$Y = \begin{pmatrix} y_1 \\ \dots \\ y_n \end{pmatrix}, \quad A = \begin{pmatrix} 0 & 1 & 0 & \dots & 0 \\ 0 & 0 & 1 & \dots & 0 \\ & & & \dots & \\ -a_0 & -a_1 & -a_2 & \dots & -a_{n-1} \end{pmatrix},$$

$$A_1(t) = \begin{pmatrix} 0 & 0 & 0 & \dots & 0 \\ 0 & 0 & 0 & \dots & 0 \\ & & & \dots & \\ -m(t) & 0 & 0 & \dots & 0 \end{pmatrix}$$

В векторной форме система (7.4) имеет вид

$$\dot{Y}(t) = AY(t) + A_1Y(kT), \quad kT < t \le (k+1)T, \quad k \in N.$$
 (7.5)

Система (7.5) принадлежит классу систем, рассматриваемых в п.6. Запишем сужение этой системы на полуинтервал (0, T].

$$\dot{Y}(t) = AY(t) + A_1(t)Y(0). \tag{7.6}$$

Согласно формуле (6.6) общее решение уравнения (7.6) на отрезке [0,T] имеет вид

$$Y(t) = R_0(t)Y(0), \quad t \in [0, T],$$

где

$$R_0(t) = X(t) \left[ \tilde{B}_0(t) + I_n \right].$$

Поскольку фундаментальная матрица X однородной системы дифференциальных уравнений  $\dot{Y}(t)=AY(t)$  имеет вид  $X(t)=e^{At}$ , матричная функция  $\tilde{B}_0$  представляется формулой

$$\tilde{B}_0(t) = \int_0^t e^{-As} A_1(s) ds.$$

Окончательно получаем

$$R_0(t) = e^{At} \left[ \int_0^t e^{-As} A_1(s) ds + I_n \right], \quad t \in [0, T].$$

Оператор монодромии для уравнения (7.5) имеет вид

$$(U\varphi)(\vartheta) = W_0(\vartheta)Y(0), \quad \vartheta \in [-T, 0],$$

где

$$W_0(\vartheta) = R_0(T + \vartheta) = e^{A(T + \vartheta)} \left[ \int_0^{T + \vartheta} e^{-As} A_1(s) ds + I_n \right], \ \vartheta \in [-T, 0].$$
 (7.7)

Характеристическое уравнение для оператора монодромии записывается в виде

$$\det |W_0(0) - \lambda I_n| = 0. (7.8)$$

**Пример 3.** Рассмотрим импульсную систему с отрицательной обратной связью при передаточной функции  $\Phi(D)=(a+D)^{-1}$  и функции  $m(t)=b\sin\frac{2\pi t}{T},\ T>0.$ 

Уравнение (7.3) примет вид

$$\frac{dy(t)}{dt} + ay(t) = -b\sin\frac{2\pi t}{T}y(kT), t \in (kT, (k+1)T].$$
 (7.9)

Полученное уравнение соответствует уравнению (7.5) в скалярном случае при  $A=-a,\ A_1(t)=-b\sin\frac{2\pi t}{T}.$  В этом случае функция  $\tilde{B}(t)$  имеет вид

$$\tilde{B}(t) = -\frac{b}{a^2 + \left(\frac{2\pi}{T}\right)^2} \left[ e^{at} \left( a \sin \frac{2\pi t}{T} - \frac{2\pi}{T} \cos \frac{2\pi t}{T} \right) + \frac{2\pi}{T} \right],$$

а функция  $R_0(t)$ —

$$R_0(t) = -\frac{b}{a^2 + \left(\frac{2\pi}{T}\right)^2} \left[ a \sin \frac{2\pi t}{T} - \frac{2\pi}{T} \cos \frac{2\pi t}{T} + \frac{2\pi}{T} e^{-at} \right] + e^{-at}.$$

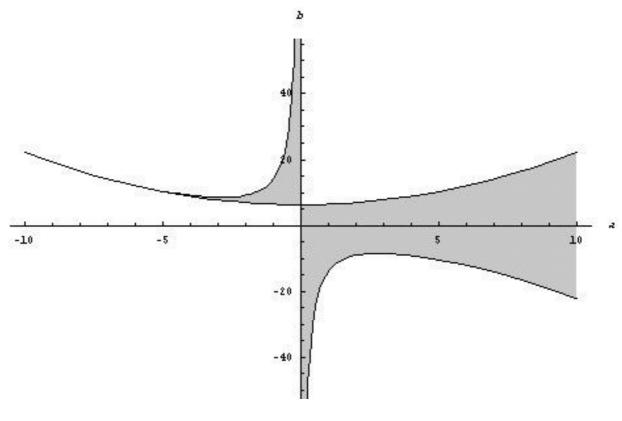


Рис. 7.2

Оператор монодромии для уравнения (7.9) имеет вид

$$(U\varphi)(\vartheta) = W_0(\vartheta)y(0), \quad \vartheta \in [-T, 0],$$

где

$$W_0(\vartheta) = e^{-a(T+\vartheta)} - \frac{b}{a^2 + \left(\frac{2\pi}{T}\right)^2} \left[ a \sin \frac{2\pi\vartheta}{T} - \frac{2\pi}{T} \cos \frac{2\pi\vartheta}{T} + \frac{2\pi}{T} e^{-a(T+\vartheta)} \right],$$
$$\vartheta \in [-T, 0].$$

Характеристическое уравнение (7.8) примет вид  $W_0(0) - \lambda = 0$ . Следовательно, собственное значение оператора монодромии

$$\lambda = W_0(0) = e^{-aT} + \frac{b}{a^2 + \left(\frac{2\pi}{T}\right)^2} \frac{2\pi}{T} \left[1 - e^{-aT}\right].$$

Для асимптотической устойчивости решения уравнения (7.9) необходимо и достаточно, чтобы выполнялось неравенство  $|W_0(0)| < 1$ . Таким образом, критерием асимптотической устойчивости решения уравнения (7.9) является выполнение неравенств:

при a > 0

$$\frac{T}{2\pi} \frac{e^{-aT} + 1}{e^{-aT} - 1} \left[ a^2 + \left(\frac{2\pi}{T}\right)^2 \right] < b < \frac{T}{2\pi} \left[ a^2 + \left(\frac{2\pi}{T}\right)^2 \right],$$

при a < 0

$$\frac{T}{2\pi} \left[ a^2 + \left(\frac{2\pi}{T}\right)^2 \right] < b < \frac{T}{2\pi} \frac{e^{-aT} + 1}{e^{-aT} - 1} \left[ a^2 + \left(\frac{2\pi}{T}\right)^2 \right].$$

Область устойчивости решения уравнения (7.9) при T=1 показана на рис. 7.2. Область устойчивости решения уравнения (7.9) можно найти, используя известные методы теории импульсных систем[4].

# Литература

- [1] Хейл Дж. Теория функционально-дифференциальных уравнений. М.: Мир, 1984.
- [2] Cooke K.L., Wiener J. Retarded differential equations with piecewise constant delays // J. Math. Anal. and Appl. 1984. V.93. P.265-297.
- [3] Cooke K.L., Turi J., Turner G. Stabilization of hybrid systems in the presense of feedback delays // USA Institute for Mathematics and Its Applications. Preprint Series. #906. 1991. 15p.
- [4] Цыпкин.Я.З. Теория импульсных систем. М.: Физматгиз, 1959.
- [5] Халанай А., Векслер Д. Качественная теория импульсных систем. М.:Мир, 1971.
- [6] Долгий Ю.Ф. Характеристическое уравнение в задаче устойчивости периодических систем с последействием // Изв. Урал. гос. ун-та. 1988. №10. (Математика и механика. Вып. 1) С.34-43.
- [7] Красовский Н.Н. Некоторые задачи теории устойчивости движения. М.: Физматгиз, 1959.

- [8] Долгий Ю.Ф. Устойчивость периодических дифференциально разностных уравнений. Свердловск: УрГУ, 1996.
- [9] Долгий Ю.Ф., Тарасян В.С. Конечномерные операторы монодромии для периодических систем дифференциальных уравнений с последействием // Изв. Урал. гос. ун-та. 2000. №18. (Математика и механика. Вып. 3) С.67-83.
- [10] Тихонов А.Н. О функциональных уравнениях типа Вольтерра и их применении к некоторым задачам математической физики // Бюл. МГУ. Сек. А. 1938. Т.1, №8. С.1-25.
- [11] Данфорд Н., Шварц Дж. Линейные операторы. Общая теория. М.:Мир, 1962.
- [12] Шиманов С.Н. Устойчивость линейных систем с периодическими коэффициентами и запаздыванием. Свердловск: УрГУ, 1982.
- [13] Рисс Ф., Сёкефальви-Надь Б. Лекции по функциональному анализу. М.:Мир, 1979