

О ЦЕПНОМ СОЕДИНЕНИИ ОТКРЫТЫХ СИСТЕМ ПО ЧАСТИ КАНАЛОВ СВЯЗИ

М. Ш. Флексер

Понятие цепного соединения открытых систем было введено М. С. Лившицем [1] в связи с исследованием колебаний незамкнутых физических систем. При этом предполагалось, что пространства связей соединяемых систем имеют одинаковые размерности, а сцепление производится по всем каналам связи.

В настоящей заметке рассматривается класс открытых систем специального вида, для которых вводится понятие цепного соединения по части каналов связи.

1. **Открытые системы класса (E_0, J_0) .** Зафиксируем гильбертово пространство E_0 и действующий в нем оператор J_0 , подчиненный условиям $J_0 = J_0^*$, $J_0^2 = I$. Будем считать, что открытая система $F \left(E \begin{smallmatrix} \nearrow \\ \searrow \end{smallmatrix} E \right)$ и соответствующий ей операторный узел $M = \begin{bmatrix} T & J \\ H & \Gamma E \end{bmatrix}$ (см. [2]) принадлежат классу (E_0, J_0) , если выполняются следующие условия: 1) пространство E_0 инвариантно относительно J ; 2) оператор, индуцируемый J в E_0 , совпадает с J_0 .

Таким образом, пространство входов и выходов каждой открытой системы класса (E_0, J_0) является ортогональной суммой фиксированного подпространства E_0 и некоторого ортогонального дополнения E' ($E = E_0 \oplus E'$). Подпространство E_0 назовем *основным* для F . Оператор J , входящий в любой операторный узел класса (E_0, J_0) , имеет вид $J = J_0 Q_0 + J Q'$, где Q_0 и Q' — проекторы на основное подпространство E_0 и его ортогональное дополнение E' .

На рис. 1 схематически изображена открытая система класса (E_0, J_0) . Вход и выход системы разложены на два слагаемых $\varphi^\mp = \varphi_0^\mp + \varphi'^\mp$, принадлежащих соответственно подпространствам E_0 и E' .

Пусть заданы открытые системы $F_1 \left(E_1 \begin{smallmatrix} \nearrow \\ \searrow \end{smallmatrix} H_1 \right)$ и $F_2 \left(E_2 \begin{smallmatrix} \nearrow \\ \searrow \end{smallmatrix} H_2 \right)$ класса (E_0, J_0) . Этим системам соответствуют отображения $\varphi_\alpha^+ = S_\alpha \varphi_\alpha^-$ и $\psi_\alpha = R_\alpha \varphi_\alpha^-$ ($\alpha = 1, 2$) входа на выход и входа на пространство внутренних состояний. По F_1 и F_2 построим новую систему $F_{12} \left(E_{12} \begin{smallmatrix} \nearrow \\ \searrow \end{smallmatrix} H_{12} \right)$, полагая $E_{12} =$

$= E_0 \oplus E'_1 \oplus E'_2$ ($E_\alpha = E_0 \oplus E'_\alpha$, $\alpha = 1, 2$), $H_{12} = H_1 \oplus H_2$ и задавая отображения входа на выход и входа на внутреннее пространство равенствами

$$S_{12} = (S_2 Q_2 + Q'_1)(S_1 Q_1 + Q'_2), \quad (1)$$

$$R_{12} = R_1 Q_1 + R_2 Q_2 (S_1 Q_1 + Q'_2), \quad (2)$$

где Q_α и Q'_α ($\alpha = 1, 2$) — проекторы на E_α и E'_α . Систему F_{12} назовем *цепным соединением систем F_1 и F_2 по основному подпространству E_0* и обозначим символом $F_1 \vee F_2$.

Соотношения (1) и (2) означают, что при цепном соединении по основному подпространству только выход первой системы, принадлежащий подпространству E_0 , соединяется с аналогичным входом второй (рис. 2).

В самом деле, раскладывая вход и выход системы F_{12} на сумму $\varphi^\mp =$

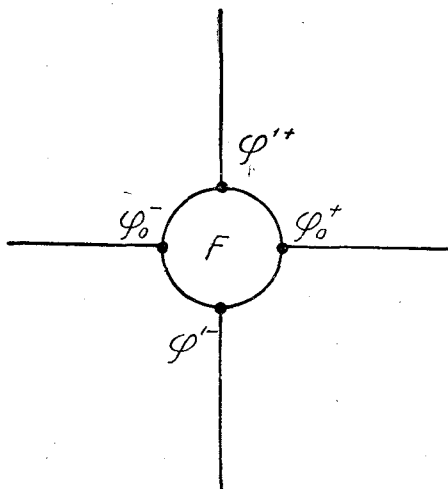


Рис. 1.

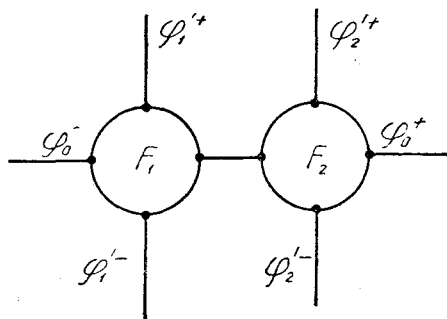


Рис. 2.

$= \varphi_0^\mp + \varphi_1^\mp + \varphi_2^\mp$ ($\varphi_0^\mp \in E_0$, $\varphi_\alpha^\mp \in E'_\alpha$, $\alpha = 1, 2$) и замечая, что $Q_1 \varphi^-$ есть вход F_1 , мы сможем записать равенство

$$S_1 Q_1 \varphi^- = \varphi_{0,1}^+ + Q'_1 \varphi^+, \quad (3)$$

где $\varphi_{0,1}^+$ обозначает выход системы F_1 , принадлежащий E_0 .

Так как $\varphi_{0,1}^+$ является в то же время входом системы F_2 , принадлежащим E_0 , то имеет место соотношение

$$S_2 Q_2 (\varphi_{0,1}^+ + Q_2 \varphi^-) = \varphi_0^+ + Q'_2 \varphi^+. \quad (4)$$

Исключая из (3) и (4) $\varphi_{0,1}^+$, получим, что $\varphi^+ = S_{12} \varphi^-$.

Аналогично из соотношений $\psi_1 = R_1 Q_1 \varphi^-$ и $\psi_2 = R_2 (\varphi_{0,1}^+ + Q'_2 \varphi^-)$ в силу (3) получим, $\psi = \psi_1 + \psi_2 = R_{12} \varphi^-$.

Заметим, что в случае, когда $E_1 = E_2 = E_0$, цепное соединение $F_1 \vee F_2$ совпадает с цепным соединением $F_1 \vee F_2$ [1].

Нам понадобится понятие взаимного расширения операторных узлов класса (E_0, J_0) .

Пусть $M_1 = \begin{bmatrix} T_1 & J_1 \\ H_1 & E_1 \end{bmatrix}$ и $M_2 = \begin{bmatrix} T_2 & J_2 \\ H_2 & E_2 \end{bmatrix}$ — операторные узлы класса (E_0, J_0) . Сохраняя предыдущие обозначения для операторов проектиро-

вания на основное подпространство E_0 и соответствующих ортогональных дополнений E'_1 и E'_2 , рассмотрим две совокупности

$$\tilde{M}_1^{(2)} = \begin{bmatrix} T_1 & \tilde{J} \\ H_1 & \tilde{E} \end{bmatrix}, \quad (5)$$

и

$$\tilde{M}_2^{(1)} = \begin{bmatrix} T_2 & \tilde{J} \\ H_2 & \tilde{E} \end{bmatrix},$$

где $\tilde{E} = E_\alpha \oplus E'_{3-\alpha}$, $\tilde{J} = J_\alpha + J_{3-\alpha}Q'_{3-\alpha}$ и $\tilde{G}_\alpha = G_\alpha Q_\alpha$ ($\alpha = 1, 2$).

Легко проверить, что $\tilde{M}_1^{(2)}$ и $\tilde{M}_2^{(1)}$ являются операторными узлами. Мы их будем называть взаимными расширениями узлов M_1 и M_2 класса (E_0, J_0) .

Теорема 1. Пусть заданы системы $F_\alpha \begin{pmatrix} E_\alpha & \nearrow E_\alpha \\ & \searrow H_\alpha \end{pmatrix}$ ($\alpha = 1, 2$) класса (E_0, J_0) и соответствующие им операторные узлы $M_\alpha = \begin{bmatrix} T_\alpha & J_\alpha \\ H_\alpha & E_\alpha \end{bmatrix}$.

Цепному соединению $F_1 \overset{\circ}{\vee} F_2$ этих систем по основному подпространству принадлежит операторный узел $\tilde{M}_2^{(1)} \vee \tilde{M}_1^{(2)}$, являющийся сцеплением взаимных расширений узлов M_1 и M_2 .

Доказательство. Операторным узлам $\tilde{M}_1^{(2)}$ и $\tilde{M}_2^{(1)}$ соответствуют открытые системы $\tilde{F}_\alpha \begin{pmatrix} \tilde{E} & \nearrow \tilde{E} \\ & \searrow H_\alpha \end{pmatrix}$ ($\alpha = 1, 2$), для которых отображения входа на выход и входа на внутреннее пространство задаются формулами

$$R_\alpha = (T_\alpha - \omega I)^{-1} \tilde{G}_\alpha = (T_\alpha - \omega I)^{-1} G_\alpha Q_\alpha = R_\alpha Q_\alpha$$

и

$$\begin{aligned} S_\alpha &= I - i\tilde{J}\tilde{G}_\alpha^* \tilde{R}_\alpha = Q_\alpha + Q'_{3-\alpha} - i(J_\alpha + J_{3-\alpha}Q'_{3-\alpha}) Q_\alpha \Gamma_\alpha^* R_\alpha Q_\alpha = \\ &= Q_\alpha - iJ_\alpha \Gamma_\alpha^* R_\alpha Q_\alpha + Q'_{3-\alpha} = S_\alpha Q_\alpha + Q'_{3-\alpha} \quad (\alpha = 1, 2). \end{aligned}$$

Кроме того, цепному соединению $\tilde{F}_1 \vee \tilde{F}_2$ соответствуют отображения

$$\tilde{S} = \tilde{S}_2 \tilde{S}_1 = (S_2 Q_2 + Q'_1)(S_1 Q_1 + Q'_2) \quad (6)$$

и

$$\tilde{R} = \tilde{R}_1 + \tilde{R}_2 \tilde{S}_1 = R_1 Q_1 + R_2 Q_2 (S_1 Q_1 + Q'_2). \quad (7)$$

Сравнивая (6), (7) с (1) и (2), приходим к заключению, что $\tilde{F}_1 \vee \tilde{F}_2$ совпадает с $F_1 \overset{\circ}{\vee} F_2$. Так как системе $\tilde{F}_1 \vee \tilde{F}_2$ принадлежит узел $\tilde{M}_2^{(1)} \vee \tilde{M}_1^{(2)}$, то теорема доказана.

Отметим, что сцепление узлов $\tilde{M}_2^{(1)}$ и $\tilde{M}_1^{(2)}$ согласно (5) имеет вид

$$\tilde{M}_2^{(1)} \vee \tilde{M}_1^{(2)} = \begin{bmatrix} T_1 P_1 + T_2 P_2 + i\Gamma_2 J_0 Q_0 \Gamma_1^* P_1 & J_0 Q_0 + J_1 Q'_1 + J_2 Q'_2 \\ H_1 \oplus H_2 & \Gamma_1 Q_1 + \Gamma_2 Q_2 \\ & E_0 \oplus E_1 \oplus E'_2 \end{bmatrix}. \quad (8)$$

Теорема 2. Пусть $F \begin{pmatrix} E & \nearrow E \\ & \searrow H \end{pmatrix}$ ($E = E_0 \oplus E'$) — некоторая система класса (E_0, J_0) и $M = \begin{bmatrix} T & J \\ H & E \end{bmatrix}$ ($J = J_0 Q_0 + J Q'$), принадлежащий ей операторный узел. Если операторы T и J имеют соответственно инвариант-

ные подпространства H_2 и $E_2'' \subset E'$, а оператор Γ удовлетворяет условиям $P_1\Gamma Q_2'' = 0$, $P_2\Gamma Q_1'' = 0$, где P_α и Q_α'' ($\alpha = 1, 2$) — проекторы на H_α ($H = H_1 \oplus H_2$) и E_α'' ($E' = E_1'' \oplus E_2''$), то систему F можно представить в виде цепного соединения $F_1 \vee F_2$ двух систем F_1 и F_2 класса (E_0, J_0) по основному подпространству.

Доказательство. Прежде всего заметим, что из условий $P_1\Gamma Q_2'' = P_2\Gamma Q_1'' = 0$ вытекает, что

$$\Gamma = P_1\Gamma\hat{Q}_1 + P_2\Gamma\hat{Q}_2, \quad (9)$$

где \hat{Q}_α — проекторы на подпространства на $\hat{E}_\alpha = E_0 \oplus E_\alpha''$ ($\alpha = 1, 2$). Действительно,

$$\begin{aligned} \Gamma &= (P_1 + P_2)\Gamma(Q_0 + Q_1'' + Q_2'') = P_1\Gamma(Q_0 + Q_1'') + P_1\Gamma Q_2'' + P_2\Gamma Q_1'' + \\ &+ P_2\Gamma(Q_0 + Q_2'') = P_1\Gamma\hat{Q}_1 + P_2\Gamma\hat{Q}_2. \end{aligned}$$

Далее, так как H_2 инвариантно относительно T , то справедливо соотношение

$$M = \text{пр}_{H_2} M \vee \text{пр}_{H_1} M, \quad (10)$$

где согласно представлению (9) проекции узла M на H_α ($\alpha = 1, 2$) имеют вид

$$\text{пр}_{H_\alpha} M = \begin{bmatrix} P_\alpha T P_\alpha & J \\ H_\alpha & P_\alpha \Gamma \hat{Q}_\alpha \\ & E \end{bmatrix} \quad (\alpha = 1, 2). \quad (11)$$

Кроме того, совокупности

$$M_\alpha = \begin{bmatrix} P_\alpha T P_\alpha & \hat{J}_\alpha \\ H_\alpha & \hat{E}_\alpha \end{bmatrix} \quad (\alpha = 1, 2), \quad (12)$$

где $\hat{J}_\alpha = J_0 Q_0 + J Q_\alpha''$, являются операторными узлами. В самом деле, умножая с обеих сторон равенство $\frac{1}{i}(T - T^*) = \Gamma J \Gamma^*$ на P_α ($\alpha = 1, 2$) и замечая, что $J = \hat{J}_\alpha + J Q_{3-\alpha}''$, получим

$$\begin{aligned} \frac{1}{i} P_\alpha (T - T^*) P_\alpha &= P_\alpha \Gamma (\hat{J}_\alpha + J Q_{3-\alpha}'') \Gamma^* P_\alpha = P_\alpha \Gamma \hat{J}_\alpha \Gamma^* P_\alpha + P_\alpha \Gamma J Q_{3-\alpha}'' \Gamma^* P_\alpha = \\ &= P_\alpha \Gamma \hat{J}_\alpha \Gamma^* P_\alpha, \end{aligned}$$

так как $P_\alpha \Gamma Q_{3-\alpha}'' = 0$.

Рассмотрим теперь открытые системы F_α ($\hat{E}_\alpha \overset{\nearrow}{\vee} \hat{E}_\alpha$) ($\alpha = 1, 2$), соответствующие операторным узлам (12). Они, очевидно, принадлежат классу (E_0, J_0) . Так как операторные узлы (11) являются взаимными расширениями операторных узлов M_1 и M_2 , что нетрудно проверить, то в силу теоремы 1 и соотношения (10) открытая система F не отличается от цепного соединения $F_1 \vee F_2$. Теорема доказана.

Заметим, что теорема 2 допускает следующее обобщение. Пусть $H = H'_0 \supset H'_1 \supset \dots \supset H'_{n-1} \supset H'_n = 0$ — убывающая последовательность инвариантных подпространств оператора T . Положим $H_\alpha = H'_{\alpha-1} \ominus H'_\alpha$ ($\alpha = 1, \dots, n$) и обозначим через P_α проекторы на H_α . Предположим, далее, что E' является ортогональной суммой $E' = E_1'' \oplus E_2'' \oplus \dots \oplus E_n''$ инвариантных относительно J подпространств E_α'' , а оператор Γ удовлетво-

рвет условиям $P_\beta \Gamma Q_\alpha'' = 0$ ($\alpha, \beta = 1, \dots, n; \alpha \neq \beta$), где Q_α'' — проекторы на E_α'' . Тогда систему F можно представить в виде цепного соединения $F = F_1 \dot{\vee} \dots \dot{\vee} F_n$ открытых систем F_α класса (E_0, J_0) , соответствующих операторным узлам $M_\alpha = \begin{bmatrix} P_\alpha T P_\alpha & P_\alpha \Gamma \hat{J}_\alpha \\ H_\alpha & \hat{E}_\alpha \end{bmatrix}$ ($\alpha = 1, \dots, n$), где $\hat{E}_\alpha = E_0 \oplus \oplus E_\alpha''$, $\hat{J} = J_0 Q_0 + J Q_\alpha''$. Полученное разложение системы F можно изобразить в виде символического равенства (см. рис. 3).

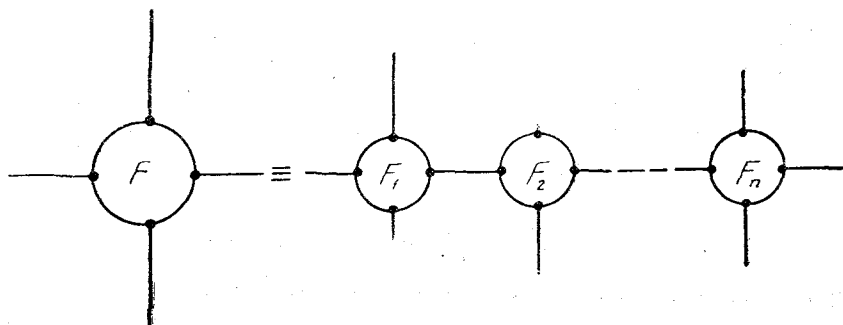


Рис. 3.

При рассмотрении примеров удобно наряду с операторной символикой пользоваться и матричной. Выбрав некоторый базис a_α ($\alpha = 1, \dots,$

m), вектору $f = \sum_{\alpha=1}^m f_\alpha a_\alpha$ от-

несем матрицу-строку $\vec{f} = \|f_1, f_2, \dots, f_m\|$, а оператору L — матрицу $L = \| (L a_\alpha, a_\beta) \|$; запись $g = Lf$ в матричной форме, очевидно, будет иметь вид $\vec{g} = \vec{f}L$. Заметим еще, что от операторного узла

$$\begin{bmatrix} T & J \\ \Gamma & E \\ H & \end{bmatrix}$$

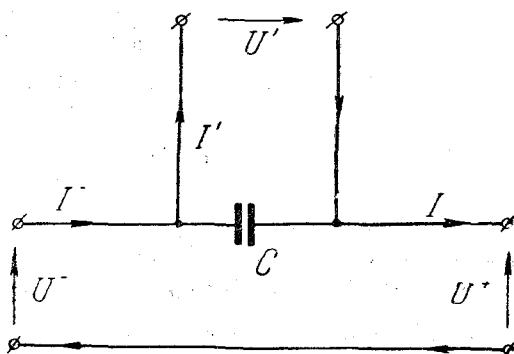


Рис. 4.

можно перейти к операторному комплексу $[T; e_1, \dots, e_m; J]$, принадлежащему открытой системе $F \begin{pmatrix} E & E \\ \Gamma & H \end{pmatrix}$ в базисе a_α , если положить $\Gamma a_\alpha = e_\alpha$, $J_{\alpha\beta} = (J a_\alpha, a_\beta)$, $J = \|J_{\alpha\beta}\|$. Справедливы следующие соотношения [1]:

$$\frac{1}{i} (T - T^*) \psi = \sum_{\alpha, \beta=1}^m (\psi, e_\alpha) J_{\alpha\beta} e_\beta \quad (\psi \in H),$$

$$(T - \omega) \varphi = \sum_{\alpha=1}^m \varphi_\alpha^- e_\alpha \quad (\varphi^- \in E), \tag{13}$$

$$S(\omega) = I - i! ((T - \omega)^{-1} e_\alpha, e_\beta) \| J, \tag{14}$$

где $S(\omega)$ — матрица, отвечающая оператору $\varphi^+ = S\varphi^-$.

2. Примеры. Пусть в шестиполоснике (рис. 4) в качестве входа $\varphi^- = \sum_{\alpha=1}^3 \varphi_{\alpha}^- a_{\alpha}$ и выхода $\varphi^+ = \sum_{\alpha=1}^3 \varphi_{\alpha}^+ a_{\alpha}$ взяты соответственно величины

$$\varphi_1^- = U^-, \quad \varphi_2^- = I^-, \quad \varphi_3^- = \frac{1}{\sqrt{2r}} (-U' + rI'), \quad (15)$$

и

$$\varphi_1^+ = U^+, \quad \varphi_2^+ = I^+, \quad \varphi_3^+ = \frac{1}{\sqrt{2r}} (U' + rI'), \quad (16)$$

где U, U', I, I' — комплексные значения амплитуд напряжений и токов в установившихся колебаниях с частотой ω , а r — некоторая постоянная положительная величина.

Полагая в равенстве $Ci\omega U' = I^- - I'$, имеющем место для шестиполосника, $U' = \frac{\xi_1}{\sqrt{C}}$, получим в силу (15) уравнение

$$-\frac{i}{rC} \xi_1 - \omega \xi_1 = \frac{i}{\sqrt{C}} \varphi_2^- - i \sqrt{\frac{2}{rC}} \varphi_3^-. \quad (17)$$

Это уравнение имеет вид уравнения (13), причем $T = -\frac{i}{rC}$, $\vec{e}_1 = 0$, $\vec{e}_2 = \frac{i}{\sqrt{C}}$, $\vec{e}_3 = -i \sqrt{\frac{2}{rC}}$; размерность H , в котором действует оператор T , равна единице. Если положить

$$J = \begin{vmatrix} 0 & 1 & 0 \\ 1 & 0 & 0 \\ 0 & 0 & -1 \end{vmatrix},$$

то, что нетрудно проверить, имеет место соотношение

$$\frac{T - T^*}{i} \psi = \sum_{\alpha, \beta=1}^3 (\psi, e_{\alpha}) J_{\alpha\beta} e_{\beta},$$

т. е. оператор T , векторы e_1, e_2, e_3 и матрица J составляют операторный комплекс. Проверим, что этот операторный комплекс принадлежит шестиполоснику (рис. 4), рассматриваемому как открытую систему. Так как

в силу (17) соотношение $\psi = (T - \omega 1)^{-1} \sum_{\alpha=1}^3 \varphi_{\alpha}^- e_{\alpha}$ выполняется, то достаточно лишь установить справедливость равенства (14). С этой целью вычислим передаточную матрицу $S(\omega)$ шестиполосника. Легко видеть, что имеют место соотношения

$$U^+ = U^- + U', \quad (I^- - I') + Ci\omega U' = 0, \quad I^+ = I^-.$$

Отсюда следует, если учесть равенства (15) и (16), что $\vec{\varphi}^+ = \vec{\varphi}^- S(\omega)$, где

$$S(\omega) = \begin{vmatrix} 1 & 0 & 0 \\ \frac{-r}{rCi\omega - 1} & 1 & \frac{-\sqrt{2r}}{rCi\omega - 1} \\ \frac{\sqrt{2r}}{rCi\omega - 1} & 0 & \frac{rCi\omega + 1}{rCi\omega - 1} \end{vmatrix}.$$

Можно проверить, что тот же результат получим, если вычислим $S(\omega)$ по формуле (14).

Итак, шестиполюсник (рис. 4) с объявленным входом и выходом представляет собой открытую систему $F_1(E_1 \overset{\nearrow}{\underset{\nwarrow}{H}})$ ($\dim H = 1$), которой принадлежит операторный комплекс $[T_1; e_1^{(1)}, e_2^{(2)}, e_3^{(3)}; J_1]$, где

$$T_1 = \frac{-i}{rC}, \quad \vec{e}_1^{(1)} = 0, \quad \vec{e}_2^{(1)} = \frac{i}{\sqrt{rC}}, \quad \vec{e}_3^{(1)} = -i\sqrt{\frac{2}{rC}}, \quad J_1 = \begin{vmatrix} 0 & 1 & 0 \\ 1 & 0 & 0 \\ 0 & 0 & -1 \end{vmatrix}.$$

Нетрудно проверить, что система F_1 принадлежит классу (E_0, J_0) , где E_0 — подпространство, натянутое на a_1 и a_2 , а $J_0 = \begin{vmatrix} 0 & 1 \\ 1 & 0 \end{vmatrix}$.

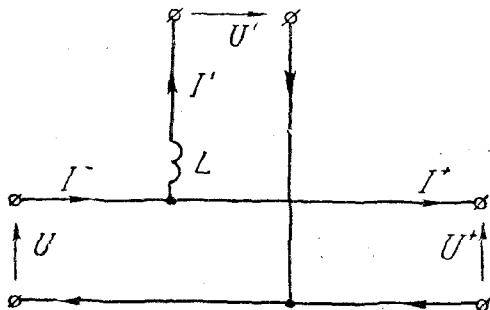


Рис. 5.

Аналогично можно показать, что шестиполюсник (рис. 5), для которого вход и выход $\varphi^\mp = \sum_{\alpha=1}^3 \varphi_\alpha^\mp a_\alpha$ заданы величинами $\varphi_1^\mp = U^\mp$, $\varphi_2^\mp = I^\mp$, $\varphi_3^\mp = \frac{1}{\sqrt{2\rho}}(U' \pm \rho I')$ представляет собой открытую систему $F_2(E_2 \overset{\nearrow}{\underset{\nwarrow}{H}})$ ($\dim H = 1$) с операторным комплексом $[T_2; e_1^{(2)}, e_2^{(2)}, e_3^{(2)}; J_2]$, где

$$T_2 = \frac{i\rho}{L}, \quad \vec{e}_1^{(2)} = \frac{i}{\sqrt{L}}, \quad \vec{e}_2^{(2)} = 0, \quad \vec{e}_3^{(2)} = i\sqrt{\frac{2\rho}{L}},$$

$$J_2 = \begin{vmatrix} 0 & 1 & 0 \\ 1 & 0 & 0 \\ 0 & 0 & 1 \end{vmatrix}.$$

Открытая система F_2 также принадлежит классу (E_0, J_0) и ее передаточная матрица

$$S(\omega) = \begin{vmatrix} 1 & \frac{-1}{Li\omega + \rho} & \frac{-\sqrt{2\rho}}{Li\omega + \rho} \\ 0 & 1 & 0 \\ 0 & \frac{-\sqrt{2\rho}}{Li\omega + \rho} & \frac{Li\omega - \rho}{Li\omega + \rho} \end{vmatrix}.$$

Если в восьмиполюснике, изображенном на рис. 6, в качестве входа $\varphi^- = \sum_{\alpha=1}^4 \varphi_\alpha^- a_\alpha$ и выхода $\varphi^+ = \sum_{\alpha=1}^4 \varphi_\alpha^+ a_\alpha$ возьмем величины $\varphi_1^\mp = U^\mp$, $\varphi_2^\mp = I^\mp$,

$\varphi_3^\mp = \frac{1}{\sqrt{2r}} (\mp U_1 + rI_1)$, $\varphi_4^\mp = \frac{1}{\sqrt{2\rho}} (U_2 \pm \rho I_2)$, то получим открытую систему $\tilde{F} \left(\begin{smallmatrix} \tilde{E} \\ \tilde{H} \end{smallmatrix} \right)$ ($\dim H = 2$) класса (E_0, J_0) , являющуюся цепным соединением $F_1 \vee F_2$ открытых систем F_1 и F_2 по основному подпространству E_0 .

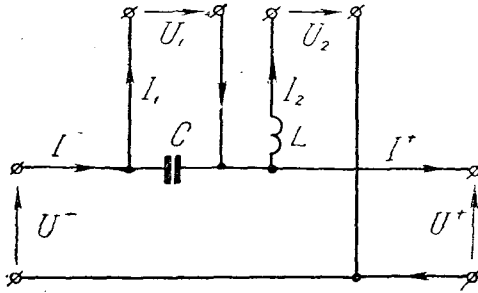


Рис. 6.

Система \tilde{F} , согласно (8), имеет операторный комплекс $[T; e_1, e_2, e_3, e_4; \tilde{J}]$ где

$$T = i \begin{bmatrix} \frac{-1}{rC} & \frac{1}{\sqrt{LC}} \\ 0 & \frac{\rho}{L} \end{bmatrix}, \quad \tilde{J} = \begin{bmatrix} 0 & 1 & 0 & 0 \\ 1 & 0 & 0 & 0 \\ 0 & 0 & -1 & 0 \\ 0 & 0 & 0 & 1 \end{bmatrix}, \quad \begin{aligned} \vec{e}_1 &= \left\| 0, \frac{i}{\sqrt{L}} \right\|, & \vec{e}_2 &= \left\| \frac{i}{\sqrt{C}}, 0 \right\|, \\ \vec{e}_3 &= \left\| -i\sqrt{\frac{2}{rC}}, 0 \right\|, & \vec{e}_4 &= \\ &= \left\| 0, i\sqrt{\frac{2\rho}{L}} \right\|. \end{aligned}$$

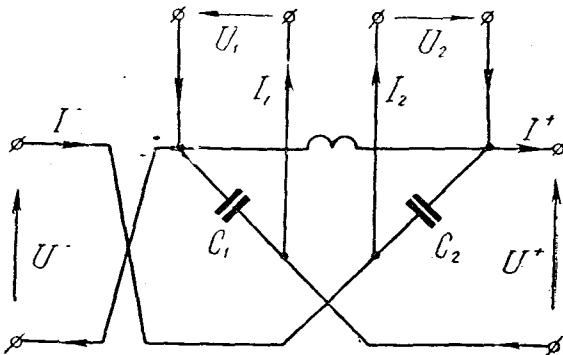


Рис. 7.

В заключение рассмотрим еще восьмиполусник, показанный на рис. 7.

В качестве входа и выхода возьмем векторы $\varphi^\mp = \sum_{a=1}^4 \varphi_a^\mp a_a$, где

$$\varphi_1^\mp = U^\mp, \quad \varphi_2^\mp = I^\mp, \quad \varphi_3^\mp = \frac{1}{\sqrt{2r_1}} (\mp U_1 + r_1 I_1), \quad \varphi_4^\mp = \frac{1}{\sqrt{2r_2}} (\mp U_2 + r_2 I_2).$$

Полученной открытой системе $F \left(\begin{smallmatrix} E \\ H \end{smallmatrix} \right)$ ($\dim H = 3$) соответствует опера-

торный комплекс

$$T = i \begin{vmatrix} \frac{-1}{r_2 C_2} & \frac{1}{\sqrt{LC_2}} & 0 \\ 0 & 0 & \frac{1}{\sqrt{LC_1}} \\ 0 & 0 & \frac{-1}{r_1 C_1} \end{vmatrix}, \quad J = \begin{vmatrix} 0 & 1 & 0 & 0 \\ 1 & 0 & 0 & 0 \\ 0 & 0 & -1 & 0 \\ 0 & 0 & 0 & -1 \end{vmatrix},$$

$$\vec{e}_1 = \left\| 0, \frac{i}{\sqrt{L}}, 0 \right\|, \quad \vec{e}_2 = \left\| \frac{i}{\sqrt{C_2}}, 0, \frac{i}{\sqrt{C_1}} \right\|,$$

$$\vec{e}_3 = \left\| 0, 0, -i \sqrt{\frac{2}{r_1 C_1}} \right\|, \quad \vec{e}_2 = \left\| i \sqrt{\frac{2}{r_2 C_2}}, 0, 0 \right\|.$$

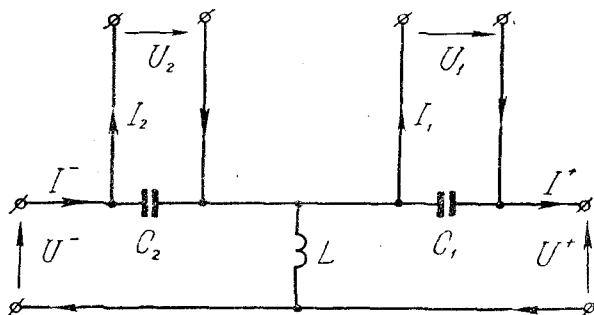


Рис. 8.

Оператор T имеет инвариантные подпространства H'_1 и H'_2 , натянутые соответственно на \vec{e}_1 , \vec{e}_2 и \vec{e}_3 . Так как в данном случае выполняются условия обобщенной теоремы 2, то имеет место разложение $F = F_1 \overset{\circ}{\vee} F_2 \overset{\circ}{\vee} F_3$, где F_1 , F_2 и F_3 — открытые системы, соответствующие операторным комплексам

$$T_1 = \frac{-i}{r_2 C_2}, \quad \vec{e}_1^{(1)} = 0, \quad \vec{e}_2^{(1)} = \frac{i}{\sqrt{C_2}}, \quad \vec{e}_3^{(1)} = -i \sqrt{\frac{2}{r_2 C_2}},$$

$$J_1 = \begin{vmatrix} 0 & 1 & 0 \\ 1 & 0 & 0 \\ 0 & 0 & -1 \end{vmatrix};$$

$$T_2 = 0, \quad \vec{e}_1^{(2)} = \frac{i}{\sqrt{L}}, \quad \vec{e}_2^{(2)} = 0, \quad J_2 = \begin{vmatrix} 0 & 1 \\ 1 & 0 \end{vmatrix};$$

$$T_3 = \frac{-i}{r_1 C_1}, \quad \vec{e}_1^{(3)} = 0, \quad \vec{e}_2^{(3)} = \frac{i}{\sqrt{C_1}}, \quad \vec{e}_3^{(3)} = -i \sqrt{\frac{2}{r_1 C_1}},$$

$$J_3 = \begin{vmatrix} 0 & 1 & 0 \\ 1 & 0 & 0 \\ 0 & 0 & -1 \end{vmatrix}.$$

Отсюда следует, что открытая система F (рис. 7) эквивалентна восьми-полюснику, изображенному на рис. 8, в котором вход и выход заданы величинами $\varphi_1^{\mp} = U^{\mp}$, $\varphi_2^{\mp} = I^{\mp}$,

$$\varphi_3^{\mp} = \frac{1}{\sqrt{2r_1}} (\mp U_1 + r_1 I_1), \quad \varphi_4^{\mp} = \frac{1}{\sqrt{2r_2}} (\mp U_2 + r_2 I_2).$$

ЛИТЕРАТУРА

1. М. С. Лившиц. О линейных физических системах, соединенных с внешним миром каналами связи. «Изв. АН СССР, серия матем.», 27, 5 (1963).
2. М. С. Лившиц. Открытые системы как линейные автоматы. «Изв. АН СССР, серия матем.», 27, 6 (1963).