

В. П. СУПРУН, Д. А. ГОРОДЕЦКИЙ

РЕАЛИЗАЦИЯ БИСИММЕТРИЧЕСКИХ БУЛЕВЫХ ФУНКЦИЙ ЛОГИЧЕСКИМИ СХЕМАМИ

Предлагаются новые способы представления бисимметрических булевых функций посредством фундаментальных и полиномиально-однородных симметрических булевых функций. Приводятся эффективные логические схемы, реализующие бисимметрические булевы функции, которые зависят от четырех и пяти переменных.

Ключевые слова: бисимметрические булевы функции, фундаментальные симметрические булевы функции, полиномиально-однородные симметрические булевы функции, логические схемы.

Введение. При проектировании вычислительных устройств возникает задача реализации на одном логическом модуле всех булевых функций, принадлежащих определенному классу, в качестве которого часто используется класс симметрических булевых функций или некоторые его подклассы. Интерес к симметрическим булевым функциям (или функциям, обладающим свойством частичной симметрии переменных) объясняется тем, что такими булевыми функциями описываются структура и поведение многих типовых устройств вычислительной техники [1]. Например, n -входовый одноразрядный сумматор, n -операндный сумматор по модулю P , схема контроля четности (нечетности).

К настоящему времени задача вычисления (реализации) на одном логическом модуле произвольных симметрических булевых функций практически решена [2—4]. Также получены результаты по реализации на одном логическом модуле фундаментальных [5] и полиномиально-однородных [6] симметрических булевых функций, частично симметрических булевых функций [7]. Кроме того, многие устройства, разработанные одним из авторов, защищены Патентами на изобретение Республики Беларусь (см. Патенты № 1433, 1587, 2117, 2118, 2119, 2377, 2793, 2990, 5171, 5173, 5174, 5178, 5179, 5838, 5938, 6995, 7592, 7947, 8421, 8566, 8619, 8859, 8973, 9051, 9147, 10216, 10219, 10549, 11024, 11027, 11028, 11275, 11785).

В настоящей статье приводятся новые аналитические представления бисимметрических булевых функций n переменных. На основе применения приведенных здесь аналитических представлений предлагаются логические схемы устройств, предназначенных для вычисления бисимметрических булевых функций, которые зависят от четырех и пяти переменных.

Основные понятия и определения. Произвольная симметрическая булева функция n переменных $F(X) = F(x_1, x_2, \dots, x_n)$ характеризуется множеством рабочих чисел $A(F) = \{a_1, a_2, \dots, a_r\}$. Функция F принимает единичные значения на тех и только тех наборах

значений n переменных x_1, x_2, \dots, x_n , которые содержат ровно a_i единиц, где $0 \leq a_i \leq n$, $0 \leq i \leq r$ и $0 \leq r \leq n+1$. Такая функция F обозначается как $F = F_n^{a_1, a_2, \dots, a_r}(X)$.

Если $r=1$, то функция $F = F_n^a(X)$ называется *фундаментальной* (или элементарной) симметрической булевой функцией.

Симметрическая булева функция n переменных $F = F(X)$ называется *полиномиально-однородной*, если ее полином Жегалкина содержит (все) элементарные конъюнкции, ранг которых равен k , где $0 \leq k \leq n$. Полиномиально-однородные симметрические функции обозначаются через $E_n^k = E_n^k(X)$. Из определения следует, что $E_n^0 = 1$, $E_n^1 = x_1 \oplus x_2 \oplus \dots \oplus x_n$, $E_n^2 = x_1 x_2 \oplus \dots \oplus x_1 x_n \oplus \dots \oplus x_{n-1} x_n$, ..., $E_n^n = x_1 x_2 \dots x_n$.

Произвольная симметрическая булева функция $F = F(x_1, x_2, \dots, x_n)$ взаимно однозначно представляется $(n+1)$ -разрядным (локальным) двоичным кодом $\pi(F) = (\pi_0, \pi_1, \dots, \pi_n)$, где π_i — значение функции F на (любом) наборе значений n переменных, содержащем i ($0 \leq i \leq n$) единиц. Иначе, $\pi_i = 1$ тогда и только тогда, когда i — рабочее число функции F .

Известно, что отношение частичной симметрии переменных произвольной булевой функции $F = F(X)$ разбивает (единственным образом) множество ее переменных $X = \{x_1, x_2, \dots, x_n\}$ на классы симметрии X_1, X_2, \dots, X_k , где $1 \leq k \leq n$. Если $k=1$, то функция F является (полностью) симметрической; если $k=2$, то F — *бисимметрическая* булева функция; если $k=n$, то функция F не обладает свойством частичной симметрии переменных. Если $3 \leq k \leq n-1$, то функция $F(X) = F(X_1, X_2, \dots, X_k)$ называется *частично симметрической* (или полисимметрической).

Булеву функцию $F = F(X_1, X_2)$, где $X_1 = \{x_1, x_2, \dots, x_r\}$, $X_2 = \{x_{r+1}, x_{r+2}, \dots, x_n\}$, при $n \geq 4$ и $2 \leq r \leq n-2$, будем называть бисимметрической булевой функцией типа „ $r, n-r$ “.

Обозначим через $\mathfrak{R}(n)$ и $\mathfrak{R}(r, n-r)$ устройства, реализующие на своем единственном выходе (при соответствующей настройке) симметрическую булеву функцию n переменных $F = F(X)$ и бисимметрическую булеву функцию $F = F(X_1, X_2)$ типа „ $r, n-r$ “ соответственно.

Конструктивная сложность $l(\mathfrak{R}(n))$ и $l(\mathfrak{R}(r, n-r))$ устройств $\mathfrak{R}(n)$ и $\mathfrak{R}(r, n-r)$ определяется как суммарное число входов логических элементов, содержащихся в соответствующих логических схемах. Под глубиной логических схем $g(\mathfrak{R}(n))$ и $g(\mathfrak{R}(r, n-r))$, как обычно, понимается максимальное число элементов схемы, через которые сигнал распространяется от ее входных полюсов к выходному.

При разработке эффективных методов синтеза логических схем устройств $\mathfrak{R}(n)$ и $\mathfrak{R}(r, n-r)$ необходимо стремиться к построению схем, оптимальных как по сложности, так и по глубине. Такая задача является весьма сложной и поэтому любые результаты, полученные в этом направлении, представляют определенный интерес для теории и практики проектирования устройств вычислительной техники.

Аналитические представления функций $F = F(X_1, X_2)$. В работе [8] приведено аналитическое представление бисимметрической булевой функции типа „ $r, n-r$ “ следующего вида:

$$F(X_1, X_2) = \bigvee_{j=0}^{r^*-1} \omega_j F_r^{j_1}(X_1) F_{n-r}^{j_2}(X_2), \quad (1)$$

где $\omega_j \in \{0, 1\}$; $F_r^{j_1}(X_1)$ — фундаментальная симметрическая булева функция, зависящая от r переменных множества X_1 , рабочее число которой равно j_1 (функция $F_{n-r}^{j_2}(X_2)$ определяется аналогичным образом); $r^* = (r+1)(n-r+1)$; $j = j_1(n-r+1) + j_2$ и $0 \leq j_1 \leq r, 0 \leq j_2 \leq n-r$.

Из формулы (1) следует, что бисимметрическая булева функция $F = F(X_1, X_2)$ взаимно однозначно задается посредством r^* -разрядного двоичного вектора $\omega(F) = (\omega_0, \omega_1, \dots, \omega_{r^*-1})$. Отсюда следует, что число различных бисимметрических булевых функций типа „ $r, n-r$ “ равно $2^{(r+1)(n-r+1)}$.

Если к функции $F = F(X_1, X_2)$ применить формулу дизъюнктивного разложения по переменным x_1, x_2, \dots, x_r , то с учетом того, что функция $F = F(X_1, X_2)$ является симметрической относительно каждого из множеств переменных X_1 и X_2 в отдельности, получим

$$F(X_1, X_2) = F_r^0(X_1)G_0(X_2) \vee F_r^1(X_1)G_1(X_2) \vee \dots \vee F_r^r(X_1)G_r(X_2), \quad (2)$$

где $F_r^0(X_1), F_r^1(X_1), \dots, F_r^r(X_1)$ — фундаментальные симметрические булевы функции r переменных множества X_1 ; $G_0(X_2), G_1(X_2), \dots, G_r(X_2)$ — некоторые симметрические булевы функции, зависящие от $n-r$ переменных множества X_2 . Непосредственно из формулы (2) следует, что $\omega(F) = (\omega_0, \omega_1, \dots, \omega_{r^*-1}) = (\pi(G_0), \pi(G_1), \dots, \pi(G_r))$, где $\pi(G_i)$ — локальный двоичный код симметрической булевой функции $n-r$ переменных $G_i = G_i(X_2)$ и $i = 0, 1, \dots, r$.

Принимая во внимание формулу (2), можно сделать вывод о том, что существует логическая схема устройства $\mathfrak{R}(r, n-r)$, состоящая из фундаментального симметрического многополюсника на r входов (устройства, предназначенного для одновременной реализации всех $r+1$ фундаментальных симметрических булевых функций $F_r^0(X_1), F_r^1(X_1), \dots, F_r^r(X_1)$, зависящих от r переменных), $r+1$ устройств для вычисления симметрических булевых функций $n-r$ переменных $G_0(X_2), G_1(X_2), \dots, G_r(X_2)$, $r+1$ двухвходовых элементов И и одного $(r+1)$ -входового элемента ИЛИ.

Для построения более эффективной (с точки зрения оптимизации конструктивной сложности) логической схемы $\mathfrak{R}(r, n-r)$ необходимо преобразовать формулу (2), используя для этого следующие логические равносильности: если $ab = 0$, то $a \vee b = a \oplus b$; $\bar{a} = a \oplus 1$ и $a(b \oplus c) = ab \oplus ac$, где $a, b, c \in \{0, 1\}$.

Тогда после несложных преобразований из формулы (2) получаем

$$F(X_1, X_2) = E_r^0(X_1)H_0(X_2) \oplus E_r^1(X_1)H_1(X_2) \oplus \dots \oplus E_r^r(X_1)H_r(X_2), \quad (3)$$

где $E_r^0(X_1), E_r^1(X_1), \dots, E_r^r(X_1)$ — полиномиально-однородные симметрические булевы функции r переменных множества X_1 ; $H_0(X_2), H_1(X_2), \dots, H_r(X_2)$ — симметрические булевы функции $n-r$ переменных множества X_2 , которые зависят от функций $G_0(X_2), G_1(X_2), \dots, G_r(X_2)$.

Для установления зависимости функций $H_0(X_2), H_1(X_2), \dots, H_r(X_2)$ от $G_0(X_2), G_1(X_2), \dots, G_r(X_2)$ введем в рассмотрение два 2^m -разрядных вектора-столбца g_m, h_m и $(2^m \times 2^m)$ -матрицу трансформации S_m , где значение m вычисляется из двойного неравенства $2^{m-1} < r+1 \leq 2^m$.

Будем считать, что $g_m = (G_0, G_1, \dots, G_r, 0, \dots, 0)$ и $h_m = (H_0, H_1, \dots, H_r, 0, \dots, 0)$, а матрицу трансформации S_m определим рекурсивным образом: $S_0 = [1]$ и $S_j = \begin{bmatrix} S_{j-1} & 0 \\ S_{j-1} & S_{j-1} \end{bmatrix}$, где $j = 1, 2, \dots, m$. Тогда зависимость векторов g_m и h_m друг от друга выражается векторно-матричным уравнением $S_m \otimes g_m = h_m$, где через символ \otimes обозначена операция сложения по модулю два элементарных конъюнкций.

Пример 1. Пусть $r = 7$, тогда $m = 3$ и уравнение $S_3 \otimes g_3 = h_3$ принимает вид

$$\begin{bmatrix} 1 & 0 & 0 & 0 & 0 & 0 & 0 & 0 \\ 1 & 1 & 0 & 0 & 0 & 0 & 0 & 0 \\ 1 & 0 & 1 & 0 & 0 & 0 & 0 & 0 \\ 1 & 1 & 1 & 1 & 0 & 0 & 0 & 0 \\ 1 & 0 & 0 & 0 & 1 & 0 & 0 & 0 \\ 1 & 1 & 0 & 0 & 1 & 1 & 0 & 0 \\ 1 & 0 & 1 & 0 & 1 & 0 & 1 & 0 \\ 1 & 1 & 1 & 1 & 1 & 1 & 1 & 1 \end{bmatrix} \otimes \begin{bmatrix} G_0 \\ G_1 \\ G_2 \\ G_3 \\ G_4 \\ G_5 \\ G_6 \\ G_7 \end{bmatrix} = \begin{bmatrix} H_0 \\ H_1 \\ H_2 \\ H_3 \\ H_4 \\ H_5 \\ H_6 \\ H_7 \end{bmatrix}.$$

Отсюда следует система логических уравнений, которая представляет собой зависимость функций $H_0(X_2), H_1(X_2), \dots, H_r(X_2)$ от $G_0(X_2), G_1(X_2), \dots, G_r(X_2)$:

$$\left. \begin{aligned} G_0(X_2) &= H_0(X_2), \\ G_0(X_2) \oplus G_1(X_2) &= H_1(X_2), \\ G_0(X_2) \oplus G_2(X_2) &= H_2(X_2), \\ G_0(X_2) \oplus G_1(X_2) \oplus G_2(X_2) \oplus G_3(X_2) &= H_3(X_2), \\ G_0(X_2) \oplus G_4(X_2) &= H_4(X_2), \\ G_0(X_2) \oplus G_1(X_2) \oplus G_4(X_2) \oplus G_5(X_2) &= H_5(X_2), \\ G_0(X_2) \oplus G_2(X_2) \oplus G_4(X_2) \oplus G_6(X_2) &= H_6(X_2), \\ G_0(X_2) \oplus G_1(X_2) \oplus \dots \oplus G_7(X_2) &= H_7(X_2). \end{aligned} \right\} \quad (4)$$

Следует отметить, что локальные коды симметрических булевых функций $H_0(X_2), H_1(X_2), \dots, H_r(X_2)$ и $G_0(X_2), G_1(X_2), \dots, G_r(X_2)$ при условии, что $2^{m-1} < r+1 \leq 2^m$, связаны между собой таким же образом, как и сами функции.

Логическая схема устройства $\mathfrak{R}(2)$. Из представления функции $F = F(X_1, X_2)$ посредством формулы (3) следует, что для построения эффективных логических схем устройств $\mathfrak{R}(2, 2)$ и $\mathfrak{R}(3, 2)$ необходимо иметь оптимальную (в определенном смысле) логическую схему устройства $\mathfrak{R}(2)$, которое предназначено для вычисления (реализации) произвольных симметрических функций F , зависящих от двух переменных z_1 и z_2 .

На рис. 1 приведена логическая схема устройства $\mathfrak{R}(2)$, синтезированная эвристическим способом. Устройство $\mathfrak{R}(2)$ имеет три входа, на которые подается двоичный вектор настройки $u(F) = (u_0, u_1, u_2)$, значения разрядов которого определяются с помощью таблицы настройки.

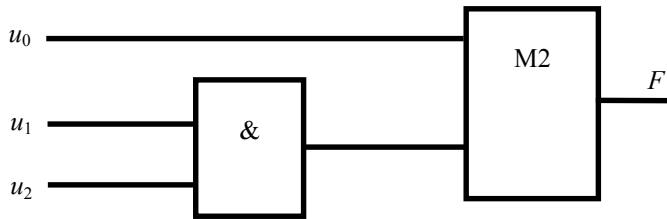


Рис. 1

Сигналы настройки			Выход
u_0	u_1	u_2	$\pi(F)$
0	0	0	0 0 0
0	z_1	z_2	0 0 1
z_1	z_2	1	0 1 0
1	\bar{z}_1	\bar{z}_2	0 1 1
0	\bar{z}_1	\bar{z}_2	1 0 0
\bar{z}_1	z_2	1	1 0 1
1	z_1	z_2	1 1 0
1	0	0	1 1 1

Сложность и глубина устройства $\mathfrak{R}(2)$ равны $l(\mathfrak{R}(2)) = 3$ и $g(\mathfrak{R}(2)) = 2$. Логическая схема устройства $\mathfrak{R}(2)$, приведенная на рис. 1, является наиболее простой из всех существующих аналогов.

Логическая схема устройства $\mathfrak{R}(2, 2)$. Для бисимметрической булевой функции $F = F(X_1, X_2)$, где $X_1 = \{x_1, x_2\}$ и $X_2 = \{x_3, x_4\}$, формула (3) принимает вид

$$F(X_1, X_2) = E_2^0(x_1, x_2)H_0(x_3, x_4) \oplus E_2^1(x_1, x_2)H_1(x_3, x_4) \oplus E_2^2(x_1, x_2)H_2(x_3, x_4)$$

или

$$F(x_1, x_2, x_3, x_4) = H_0(x_3, x_4) \oplus (x_1 \oplus x_2)H_1(x_3, x_4) \oplus x_1x_2H_2(x_3, x_4). \quad (5)$$

Из системы уравнений (4) следует, что для формулы (5) справедливы следующие соотношения: $\pi(H_0) = \pi(G_0)$, $\pi(H_1) = \pi(G_0) \oplus \pi(G_1)$ и $\pi(H_2) = \pi(G_0) \oplus \pi(G_2)$.

На рис. 2 приведена логическая схема устройства $\mathfrak{R}(2, 2)$, которая синтезирована на основе применения формулы (5) с использованием схемы $\mathfrak{R}(2)$ (см. рис. 1). При этом логическая схема $\mathfrak{R}(2)$ была использована трижды.

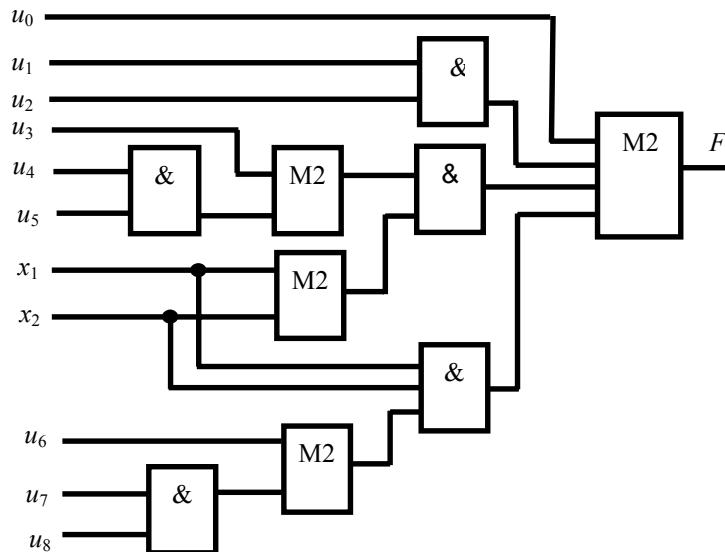


Рис. 2

Поясним метод построения вектора $u(F) = (u_0, u_1, \dots, u_8)$ — вектора настройки устройства $\mathfrak{R}(2, 2)$ на вычисление заданной функции $F = F(X_1, X_2)$.

С помощью локального кода $\pi(H_0)$ из таблицы получаем значения первых трех разрядов u_0, u_1, u_2 вектора $u(F)$. Естественно, что при этом необходимо заменить переменные z_1 и z_2 на переменные x_3 и x_4 соответственно.

Далее с помощью локальных кодов $\pi(H_1)$ и $\pi(H_2)$ из таблицы получаем значения остальных разрядов u_3, u_4, u_5 и u_6, u_7, u_8 вектора настройки $u(F)$.

Пример 2. Предположим, что на выходе устройства $\mathfrak{R}(2, 2)$ (см. рис. 2) требуется реализовать бисимметрическую булеву функцию

$$F(x_1, x_2, x_3, x_4) = \overline{x_1} \overline{x_2} (x_3 \oplus x_4) \vee (x_1 \vee x_2) x_3 x_4.$$

Так как

$$F = \overline{x_1} \overline{x_2} (\overline{x_3} x_4 \vee x_3 \overline{x_4}) \vee (\overline{x_1} x_2 \vee x_1 \overline{x_2}) x_3 x_4 \vee x_1 x_2 x_3 x_4,$$

то

$$F = \overline{x_1} \overline{x_2} G_0(x_3, x_4) \vee (\overline{x_1} x_2 \vee x_1 \overline{x_2}) G_1(x_3, x_4) \vee x_1 x_2 G_2(x_3, x_4),$$

где $\pi(G_0) = (0, 1, 0)$ и $\pi(G_1) = \pi(G_2) = (0, 0, 1)$.

Отсюда следует, что двоичный код бисимметрической булевой функции $F = F(X_1, X_2)$ равен $\omega(F) = (\pi(G_0), \pi(G_1), \pi(G_2)) = (0, 1, 0, 0, 0, 1, 0, 0, 1)$.

Из системы уравнений (4) получаем $\pi(H_0) = \pi(G_0)$, $\pi(H_1) = \pi(G_0) \oplus \pi(G_1)$ и $\pi(H_2) = \pi(G_0) \oplus \pi(G_2)$. Так как $\pi(G_0) = (0, 1, 0)$ и $\pi(G_1) = \pi(G_2) = (0, 0, 1)$, то $\pi(H_0) = (0, 1, 0)$, $\pi(H_1) = (0, 1, 1)$ и $\pi(H_2) = (0, 1, 1)$.

Принимая во внимание описанную выше процедуру построения вектора настройки $u(F)$, получаем $u_0 = x_3$, $u_1 = x_4$, $u_2 = 1$, $u_3 = 1$, $u_4 = \overline{x_3}$, $u_5 = \overline{x_4}$, $u_6 = 1$, $u_7 = \overline{x_3}$ и $u_8 = \overline{x_4}$.

Первообразная функция устройства $\mathfrak{R}(2, 2)$ имеет вид

$$F(x_1, x_2, u_0, u_1, \dots, u_8) = u_0 \oplus u_1 u_2 \oplus (x_1 \oplus x_2)(u_3 \oplus u_4 u_5) \oplus x_1 x_2 (u_6 \oplus u_7 u_8).$$

Сложность и глубина логической схемы устройства $\mathfrak{R}(2, 2)$ составляют $l(\mathfrak{R}(2, 2)) = 21$ и $g(\mathfrak{R}(2, 2)) = 4$. Кроме того, число внешних выводов схемы равно 12. Отметим, что приведенная выше логическая схема $\mathfrak{R}(2, 2)$ предназначена для реализации любой из 512 бисимметрических булевых функций типа „2, 2“.

Логическая схема устройства $\mathfrak{R}(3, 2)$. Формула (3) применительно к бисимметрической булевой функции $F = F(X_1, X_2)$, у которой $X_1 = \{x_1, x_2, x_3\}$ и $X_2 = \{x_4, x_5\}$, принимает вид

$$F(X_1, X_2) = E_3^0(X_1)H_0(X_2) \oplus E_3^1(X_1)H_1(X_2) \oplus E_3^2(X_1)H_2(X_2) \oplus E_3^3(X_1)H_3(X_2)$$

или

$$F(x_1, x_2, x_3, x_4, x_5) = H_0(x_4, x_5) \oplus (x_1 \oplus x_2 \oplus x_3)H_1(x_4, x_5) \oplus \\ \oplus (x_1 x_2 \oplus x_1 x_3 \oplus x_2 x_3)H_2(x_4, x_5) \oplus x_1 x_2 x_3 H_3(x_4, x_5). \quad (6)$$

Из системы (4) получаем $\pi(H_0) = \pi(G_0)$, $\pi(H_1) = \pi(G_0) \oplus \pi(G_1)$, $\pi(H_2) = \pi(G_0) \oplus \pi(G_2)$ и $\pi(H_3) = \pi(G_0) \oplus \pi(G_1) \oplus \pi(G_2) \oplus \pi(G_3)$.

Логическая схема устройства $\mathfrak{R}(3, 2)$, синтезированная на основе применения формулы (6), приведена на рис. 3. Причем при ее построении была использована (четыре раза) логическая схема устройства $\mathfrak{R}(2)$.

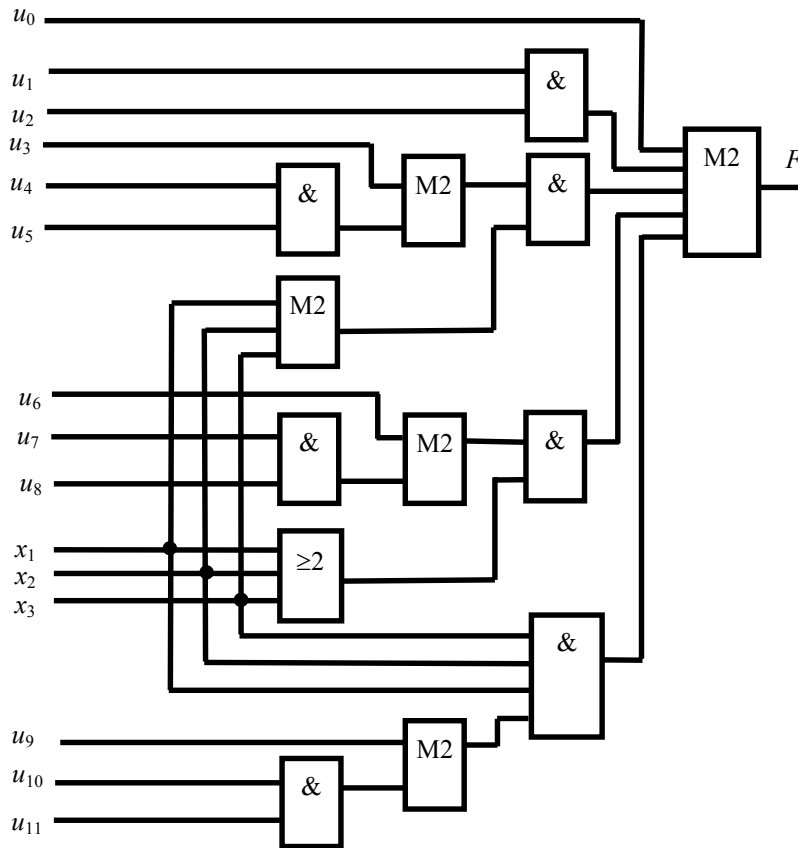


Рис. 3

Настройка устройства $\mathfrak{R}(3, 2)$ осуществляется по аналогии с настройкой устройства $\mathfrak{R}(2, 2)$, рассмотренной в предыдущем разделе. Однако при построении вектора настройки $u(F) = (u_0, u_1, \dots, u_{11})$ необходимо четыре раза обратиться к таблице.

Первообразная функция логической схемы устройства $\mathfrak{R}(3, 2)$, приведенной на рис. 3, имеет вид

$$F(x_1, x_2, x_3, x_4, x_5, u_0, u_1, \dots, u_{11}) = u_0 \oplus u_1 u_2 \oplus (x_1 \oplus x_2 \oplus x_3)(u_3 \oplus u_4 u_5) \oplus \\ \oplus (x_1 x_2 \oplus x_1 x_3 \oplus x_2 x_3)(u_6 \oplus u_7 u_8) \oplus x_1 x_2 x_3 (u_9 \oplus u_{10} u_{11}).$$

Пример 3. Предположим, что на выходе устройства $\mathfrak{R}(3, 2)$ требуется реализовать бисимметрическую булеву функцию

$$F(X_1, X_2) = \overline{x_1} \overline{x_2} \overline{x_3} (x_4 \vee x_5) \vee (x_1 x_2 \vee x_1 x_3 \vee x_2 x_3) x_4 x_5,$$

где $X_1 = \{x_1, x_2, x_3\}$ и $X_2 = \{x_4, x_5\}$.

Так как

$$F(x_1, x_2, x_3, x_4, x_5) = \overline{x_1} \overline{x_2} \overline{x_3} (x_4 \vee x_5) \vee (\overline{x_1} \overline{x_2} \overline{x_3} \vee \overline{x_1} x_2 \overline{x_3} \vee x_1 \overline{x_2} \overline{x_3}) 0 \vee \\ \vee (\overline{x_1} x_2 x_3 \vee x_1 \overline{x_2} x_3 \vee x_1 x_2 \overline{x_3}) x_4 x_5 \vee x_1 x_2 x_3 x_4 x_5,$$

то

$$F(x_1, x_2, x_3, x_4, x_5) = F_3^0(x_1, x_2, x_3) G_0(x_4, x_5) \vee F_3^1(x_1, x_2, x_3) G_1(x_4, x_5) \vee \\ \vee F_3^2(x_1, x_2, x_3) G_2(x_4, x_5) \vee F_3^3(x_1, x_2, x_3) G_3(x_4, x_5),$$

где $\pi(G_0)=(0,1,1)$, $\pi(G_1)=(0,0,0)$ и $\pi(G_2)=\pi(G_3)=(0,0,1)$.

Двоичный код $\omega(F)$ бисимметрической булевой функции $F = F(X_1, X_2)$ равен $\omega(F)=(\pi(G_0), \pi(G_1), \pi(G_2), \pi(G_3))=(0,1,1,0,0,0,0,1,0,0,1)$.

Принимая во внимание систему уравнений (4), вычисляем локальные коды симметрических булевых функций $H_0(x_4, x_5)$, $H_1(x_4, x_5)$, $H_2(x_4, x_5)$, $H_3(x_4, x_5)$, входящих в разложение (6), согласно следующим формулам:

$$\begin{aligned} H_0(x_4, x_5) &= G_0(x_4, x_5), \quad H_1(x_4, x_5) = G_0(x_4, x_5) \oplus G_1(x_4, x_5), \\ H_2(x_4, x_5) &= G_0(x_4, x_5) \oplus G_2(x_4, x_5), \\ H_3(x_4, x_5) &= G_0(x_4, x_5) \oplus G_1(x_4, x_5) \oplus G_2(x_4, x_5) \oplus G_3(x_4, x_5). \end{aligned}$$

Так как здесь $\pi(G_0)=(0,1,1)$, $\pi(G_1)=(0,0,0)$, $\pi(G_2)=\pi(G_3)=(0,0,1)$, то $\pi(H_0)=(0,1,1)$, $\pi(H_1)=(0,1,1)$, $\pi(H_2)=(0,1,0)$ и $\pi(H_3)=(0,1,1)$.

Из таблицы настроек устройства $\mathfrak{R}(2)$ применительно к симметрическим булевым функциям $H_0 = H_0(x_4, x_5)$, $H_1 = H_1(x_4, x_5)$, $H_2 = H_2(x_4, x_5)$, $H_3 = H_3(x_4, x_5)$, получаем $u_0 = 1$, $u_1 = x_4$, $u_2 = x_5$, $u_3 = 1$, $u_4 = x_4$, $u_5 = x_5$, $u_6 = x_4$, $u_7 = x_5$, $u_8 = 1$, $u_9 = 1$, $u_{10} = x_4$ и $u_{11} = x_5$.

Логическая схема устройства $\mathfrak{R}(3, 2)$, приведенная на рис. 3, имеет сложность $l(\mathfrak{R}(3, 2))=33$, глубину $g(\mathfrak{R}(3, 2))=4$ и 16 внешних выводов (3 информационных и 12 настроечных входов, а также выход).

С помощью логической схемы устройства $\mathfrak{R}(3, 2)$ при соответствующей настройке можно реализовать любую из 4096 бисимметрических булевых функций $F = F(X_1, X_2)$, где $X_1 = \{x_1, x_2, x_3\}$ и $X_2 = \{x_4, x_5\}$.

Заключение. В настоящей работе приводятся логические схемы устройств $\mathfrak{R}(2)$, $\mathfrak{R}(2, 2)$ и $\mathfrak{R}(3, 2)$, которые выгодно отличаются от всех существующих аналогов по конструктивной сложности, глубине и числу внешних выводов. В частности, они превосходят по всем параметрам логическую схему устройства $\mathfrak{R}(r, n-r)$, описанную в работе [8].

Для построения логических схем устройств $\mathfrak{R}(r, n-r)$, где $n-r \geq 3$, требуется разработать (а затем использовать) эффективные логические схемы устройства $\mathfrak{R}(n-r)$.

СПИСОК ЛИТЕРАТУРЫ

1. Карцев М. А. Арифметика цифровых машин. М.: Наука, 1969. 576 с.
2. Авгуль Л. Б., Супрун В. П. Синтез быстродействующих логических схем методом каскадов // Изв. вузов. Приборостроение. 1993. Т. 36, № 3. С. 31—36.
3. Авгуль Л. Б., Супрун В. П. Синтез схем симметрических булевых функций в базисе линейной и монотонных функций // Там же. 1995. Т. 38, № 11—12. С. 33—36.
4. Супрун В. П., Седун А. М. Реализация симметрических булевых функций логическими схемами // Там же. 1998. Т. 41, № 9. С. 32—38.
5. Супрун В. П., Седун А. М. Схемная реализация фундаментальных симметрических булевых функций посредством логических устройств со сложной настройкой // Мат. IV Междунар. конф. „Автоматизация проектирования дискретных систем“. Минск, 2001. Т. 2. С. 86—91.
6. Супрун В. П. Синтез логических устройств для вычисления полиномиально-однородных симметрических булевых функций // Мат. VI Междунар. конф. „Автоматизация проектирования дискретных систем“. Минск, 2001. Т. 2. С. 146—153.

7. Супрун В. П., Седун А. М. Схемная реализация частично симметрических булевых функций // „Логическое проектирование“. ИТК НАН Беларуси. 2000. Вып. 5. С. 29—37.
8. Супрун В. П., Седун А. М. Синтез устройства для вычисления бисимметрических булевых функций // Там же. 1998. Вып. 3. С. 69—77.

Сведения об авторах

Валерий Павлович Супрун

— канд. техн. наук, доцент; Белорусский государственный университет, кафедра уравнений математической физики, Минск;
E-mail: suprun@bsu.by

Данила Андреевич Городецкий

— аспирант; Белорусский государственный университет, кафедра уравнений математической физики, Минск;
E-mail: danila.gorodecky@gmail.com

Рекомендована кафедрой
уравнений математической физики

Поступила в редакцию
09.11.09 г.