

УДК 004.312.2:621.391.25:621.394.14(045)

¹Жуков И.А., д.т.н.,
²Кубицкий В.И., к.т.н.**УМНОЖЕНИЕ ЭЛЕМЕНТОВ КОНЕЧНОГО ПОЛЯ $GF(2^m)$
НА КОМБИНАЦИОННЫХ СХЕМАХ**¹Национальный авиационный университет²Всероссийский научно-исследовательский институт радиоаппаратуры¹zhuia@ukr.net,²vkubitski@mail.ru

Разработаны метод и алгоритм непосредственного умножения элементов конечного поля $GF(2^m)$ с использованием логических функций. Предлагается подход к построению комбинационных схем устройств, реализующих данный метод. Определены аппаратные и временные сложности этих схем

Ключевые слова: конечные поля, комбинационные схемы, алгоритмы, сложность схем

Введение

Вычисления в конечных полях используются в теории кодирования, в криптографии, при цифровой обработке сигналов и в других областях науки и техники. Для выполнения операций над элементами конечных полей необходимо создавать специальные программные или аппаратные средства. При этом операции в конечных полях могут быть реализованы различными методами в зависимости от способа представления элементов конечного поля: на сдвиговых регистрах, в ПЗУ или ПЛМ, с использованием логических функций и др.

При разработке новых и усовершенствовании известных методов вычислений в конечных полях необходимо стремиться к улучшению таких параметров как время вычислений и аппаратная сложность средств, реализующих эти методы. Анализ показывает, что перспективной с точки зрения времени вычислений является реализация операций в конечных полях методами, использующими логические функции.

В данной статье предложим метод умножения элементов конечного поля, основанный на использовании логических функций. Выведем математические выражения и разработаем алгоритм умножения элементов конечного поля $GF(2^m)$. Определим сложность схем устройств, реализующих разработанный метод.

Метод умножения элементов конечного поля

Представим элементы конечного поля $GF(2^m)$ в виде многочленов $a(x)$ и $b(x)$ над полем $GF(2)$, степень которых меньше m . Тогда умножение элементов поля $GF(2^m)$ выполняется по правилу умножения представляющих эти элементы многочленов по модулю заданного неприводимого многочлена $p(x) = x^m + p_{m-1}x^{m-1} + \dots + p_0x^0 = x^m + h(x)$, т. е. $\langle a(x) \cdot b(x) \rangle_{p(x)} = c(x)$.

Результатом умножения элементов конечного поля будет выражение

$$c = \sum_{i=0}^{m-1} (e_i + \sum_{j=0}^{m-2} p_i^{(j)} e_{m+j}) \alpha^i, \quad (1)$$

$$\text{где } e_i = \sum_{u=0}^i a_{i-u} b_u, \quad e_{m+j} = \sum_{u=1}^{m-1-j} a_{m-u} b_{j+u},$$

$$p_i^{(j)} = \sum_{l=1}^j p_{m-1} p_i^{(j-1)} + p_{i-j}$$

(при $j=0: p_i^{(0)} = p_i$; при $i < j: p_{i-j} = 0$).

Назовём коэффициенты $p_i^{(j)}$ операционными коэффициентами конечного поля, а матрицу P этих коэффициентов – операционной матрицей конечного поля.

Метод умножения элементов конечного поля $GF(2^m)$ в соответствии с выражениями (1), основанный на умножении многочленов над полем $GF(2)$ с необходимостью вычисления операционных коэффициентов $p_i^{(j)}$, назовём методом

непосредственного умножения элементов конечного поля.

Представим выражение (1) в матричной форме

$$\begin{bmatrix} c_0 \\ c_1 \\ \vdots \\ c_{m-2} \\ c_{m-1} \end{bmatrix} = \begin{bmatrix} e_0 \\ e_1 \\ \vdots \\ e_{m-2} \\ e_{m-1} \end{bmatrix} \oplus \begin{bmatrix} p_0^{(0)} & p_0^{(1)} & \dots & p_0^{(m-2)} \\ p_1^{(0)} & p_1^{(1)} & \dots & p_1^{(m-2)} \\ \vdots & \vdots & \dots & \vdots \\ p_{m-2}^{(0)} & p_{m-2}^{(1)} & \dots & p_{m-2}^{(m-2)} \\ p_{m-1}^{(0)} & p_{m-1}^{(1)} & \dots & p_{m-1}^{(m-2)} \end{bmatrix} \otimes \begin{bmatrix} e_m \\ e_{m+1} \\ \vdots \\ e_{2m-3} \\ e_{2m-2} \end{bmatrix} = E_1 \oplus P \otimes E_2, \quad (2)$$

где

$$\begin{bmatrix} e_0 \\ e_1 \\ \vdots \\ e_{m-2} \\ e_{m-1} \end{bmatrix} = \begin{bmatrix} a_0 & & & & & \\ & a_1 & a_0 & & & \\ & \vdots & \vdots & \ddots & & \\ & & & & \ddots & \\ a_{m-2} & a_{m-3} & \dots & a_0 & & \\ a_{m-1} & a_{m-2} & \dots & a_1 & a_0 & \end{bmatrix} \otimes \begin{bmatrix} b_0 \\ b_1 \\ \vdots \\ b_{m-2} \\ b_{m-1} \end{bmatrix} = A_1 \otimes \begin{bmatrix} b_0 \\ b_1 \\ \vdots \\ b_{m-2} \\ b_{m-1} \end{bmatrix},$$

$$\begin{bmatrix} e_m \\ e_{m+1} \\ \vdots \\ e_{2m-3} \\ e_{2m-2} \end{bmatrix} = \begin{bmatrix} a_{m-1} & a_{m-2} & \dots & a_2 & a_1 \\ & a_{m-1} & \dots & a_3 & a_2 \\ & & \ddots & \vdots & \vdots \\ & & & a_{m-1} & a_{m-2} \\ & & & & a_{m-1} \end{bmatrix} \otimes \begin{bmatrix} b_1 \\ b_2 \\ \vdots \\ b_{m-2} \\ b_{m-1} \end{bmatrix} = A_2 \otimes \begin{bmatrix} b_1 \\ b_2 \\ \vdots \\ b_{m-2} \\ b_{m-1} \end{bmatrix}$$

Здесь \otimes, \oplus – модульные операции умножения и сложения соответственно.

Запишем теперь выражение (2) в виде

$$\begin{bmatrix} c_0 \\ c_1 \\ \vdots \\ c_{m-2} \\ c_{m-1} \end{bmatrix} = \left\{ \begin{bmatrix} a_0 & & & & & \\ & a_1 & a_0 & & & \\ & \vdots & \vdots & \ddots & & \\ & & & & \ddots & \\ a_{m-2} & a_{m-3} & \dots & a_0 & & \\ a_{m-1} & a_{m-2} & \dots & a_1 & a_0 & \end{bmatrix} \oplus \begin{bmatrix} 0 & a_{m-1} & a_{m-2} & \dots & a_2 & a_1 \\ & 0 & a_{m-1} & \dots & a_3 & a_2 \\ & & \ddots & & \vdots & \vdots \\ & & & 0 & a_{m-1} & a_{m-2} \\ & & & & 0 & a_{m-1} \end{bmatrix} \right\} \otimes \begin{bmatrix} b_0 \\ b_1 \\ \vdots \\ b_{m-2} \\ b_{m-1} \end{bmatrix} =$$

$$= (A_1 \oplus P \otimes A_2^*) \otimes B = A \otimes B. \quad (3)$$

Выражения (2), (3) могут быть реализованы с помощью комбинационных схем. Покажем, как это можно сделать.

Реализация умножения элементов конечного поля

Умножение элементов поля $GF(2^m)$ в соответствии с выражением (3) можно

выполнять в 3 этапа, применяя следующий алгоритм, который будем называть алгоритмом непосредственного умножения элементов конечного поля (алгоритм У3):

1. Производится умножение матриц $P \otimes A_2^*$:

$$\begin{bmatrix} 0 & p_0^{(0)} \otimes a_{m-1}, & p_0^{(0)} \otimes a_{m-2} \oplus p_0^{(1)} \otimes a_{m-1}, & \dots, & p_0^{(0)} \otimes a_1 \oplus \dots \oplus p_0^{(m-2)} \otimes a_{m-1} \\ 0 & p_1^{(0)} \otimes a_{m-1}, & p_1^{(0)} \otimes a_{m-2} \oplus p_1^{(1)} \otimes a_{m-1}, & \dots, & p_1^{(0)} \otimes a_1 \oplus \dots \oplus p_1^{(m-2)} \otimes a_{m-1} \\ \vdots & & & & \\ 0 & p_{m-2}^{(0)} \otimes a_{m-1}, & p_{m-2}^{(0)} \otimes a_{m-2} \oplus p_{m-2}^{(1)} \otimes a_{m-1}, \dots, & & p_{m-2}^{(0)} \otimes a_1 \oplus \dots \oplus p_{m-2}^{(m-2)} \otimes a_{m-1} \\ 0 & p_{m-1}^{(0)} \otimes a_{m-1}, & p_{m-1}^{(0)} \otimes a_{m-2} \oplus p_{m-1}^{(1)} \otimes a_{m-1}, & \dots, & p_{m-1}^{(0)} \otimes a_1 \oplus \dots \oplus p_{m-1}^{(m-2)} \otimes a_{m-1} \end{bmatrix} =$$

$$= \begin{bmatrix} 0 & d_{12}^{(1)} & d_{13}^{(1)} & \dots & d_{1m}^{(1)} \\ 0 & d_{22}^{(1)} & d_{23}^{(1)} & \dots & d_{2m}^{(1)} \\ \vdots & \vdots & \vdots & \dots & \vdots \\ 0 & d_{m-1,2}^{(1)} & d_{m-1,3}^{(1)} & \dots & d_{m-1,m}^{(1)} \\ 0 & d_{m2}^{(1)} & d_{m3}^{(1)} & \dots & d_{mm}^{(1)} \end{bmatrix} = D_1.$$

2. Выполняется сложение матриц $A_1 \oplus D_1$:

$$\begin{bmatrix} a_0, & d_{12}^{(1)}, & d_{13}^{(1)}, & \dots, & d_{1m}^{(1)} \\ a_1, & a_0 \oplus d_{22}^{(1)}, & d_{23}^{(1)}, & \dots, & d_{2m}^{(1)} \\ \vdots & \vdots & \vdots & \dots & \vdots \\ a_{m-2}, & a_{m-3} \oplus d_{m-1,2}^{(1)}, & a_{m-4} \oplus d_{m-1,3}^{(1)}, & \dots, & d_{m-1,m}^{(1)} \\ a_{m-1}, & a_{m-2} \oplus d_{m2}^{(1)}, & a_{m-3} \oplus d_{m3}^{(1)}, & \dots, & a_0 \oplus d_{m,m}^{(1)} \end{bmatrix} = \begin{bmatrix} d_{11}^{(2)} & d_{12}^{(2)} & \dots & d_{1m}^{(2)} \\ d_{21}^{(2)} & d_{22}^{(2)} & \dots & d_{2m}^{(2)} \\ \vdots & \vdots & \dots & \vdots \\ d_{m-1,1}^{(2)} & d_{m-1,2}^{(2)} & \dots & d_{m-1,m}^{(2)} \\ d_{m1}^{(2)} & d_{m2}^{(2)} & \dots & d_{m,m}^{(2)} \end{bmatrix} = D_2.$$

3. Выполняется умножение матриц $D_2 \otimes B$:

$$\begin{bmatrix} d_{11}^{(2)} \otimes b_0 \oplus d_{12}^{(2)} \otimes b_1 \oplus \dots \oplus d_{1m}^{(2)} \otimes b_{m-1} \\ d_{21}^{(2)} \otimes b_0 \oplus d_{22}^{(2)} \otimes b_1 \oplus \dots \oplus d_{2m}^{(2)} \otimes b_{m-1} \\ \vdots \\ d_{m-1,1}^{(2)} \otimes b_0 \oplus d_{m-1,2}^{(2)} \otimes b_1 \oplus \dots \oplus d_{m-1,m}^{(2)} \otimes b_{m-1} \\ d_{m1}^{(2)} \otimes b_0 \oplus d_{m2}^{(2)} \otimes b_1 \oplus \dots \oplus d_{m,m}^{(2)} \otimes b_{m-1} \end{bmatrix} = C.$$

При таком алгоритме умножения не используются комбинационные схемы умножения многочленов над полем $GF(2)$ (КСУМ) [1]. Умножение элементов конечного поля с использованием КСУМ выполняется на устройствах, представленных в [2].

Рассмотрим подход к построению схем устройств, реализующих умножение элементов конечного поля с использованием логических функций на основе разработанного метода, и приведём их аппаратные и временные сложности.

Построение схем будем производить с использованием функциональных элементов базисного набора: схем $И$ с двумя входами, схем $ИЛИ$ с двумя входами и схем $НЕ$.

Комбинационная схема умножения (КСУЭ-УЗ), реализующая алгоритм

умножения в соответствии с выражением (3) (алгоритм УЗ), имеет 2 уровня.

1-ый уровень, на котором вычисляется матрица $D_2 = (A_1 \oplus P \otimes A_2^*)$, состоит из следующих групп функциональных ячеек (ФЯ):

$$G_1^{(1)} = \{D_{11}^{(1)}, D_{12}^{(1)}, \dots, D_{1,m-1}^{(1)}\},$$

$$G_2^{(1)} = \{D_{21}^{(1)}, D_{22}^{(1)}, \dots, D_{2,m-1}^{(1)}\},$$

$$\vdots$$

$$G_m^{(1)} = \{D_{m1}^{(1)}, D_{m2}^{(1)}, \dots, D_{m,m-1}^{(1)}\},$$

где $D_{ij}^{(1)}$ – блоки ФЯ, состоящие из схем $И$ и сумматоров по модулю 2.

Этот уровень содержит $m^2(m-1)/2$ схем $И$ и $m(m-1)^2/2$ сумматоров по модулю 2. Наличие схем $И$ даёт возможность менять многочлен $p(x)$. При фикс-

сированном многочлене $p(x)$ эти схемы не нужны, т. к. значения $p_i^{(j)}$ заложены в структуру 1-го уровня.

2-ой уровень, на котором выполняется умножение матриц $D_2 \otimes B$ составляет группа ФЯ $G_1^{(2)} = \{C_0, C_1, \dots, C_{m-1}\}$, содержащая m^2 схем I и $m(m-1)$ сумматоров по модулю 2.

При построении КСУЭ для любого неприводимого многочлена $p(x)$ заданной степени можно добиться однородности и универсальности структуры схемы. Для этого в качестве базовой ячейки (БЯ) выбирается функциональная ячейка (ФЯ), состоящая из одного двухвходового элемента I и сумматора по модулю 2.

Построенная таким образом схема будет называться универсальной КСУЭ (УКСУЭ).

Универсальная КСУЭ (УКСУЭ-УЗ), реализующая выражение (3) и построенная на основе БЯ, как и КСУЭ-УЗ, имеет 2 уровня.

1-ый уровень УКСУЭ-УЗ составляют блоки ФЯ $D_{ij}^{(1)}$ ($i = \overline{1, m}, j = \overline{1, m-1}$), каждый из которых состоит из одной ($D_{11}^{(1)}, D_{21}^{(1)}, \dots, D_{m1}^{(1)}$) или нескольких (все остальные) БЯ.

2-ой уровень УКСУЭ-УЗ состоит из блоков ФЯ C_i ($i = \overline{0, m-1}$), каждый из которых содержит m БЯ.

Структуру УКСУЭ-УЗ можно наращивать при увеличении степени многочлена $p(x)$. Для этого необходимо сделать следующее:

1) каждый из регистров Рг1 и Рг2, в которых хранятся двоичные последовательности a и b соответственно, дополнить одной ячейкой со стороны старших разрядов и записать в них новые двоичные последовательности a и b ;

2) каждую группу ФЯ $G_i^{(1)} = \{D_{i1}^{(1)}, D_{i2}^{(1)}, \dots, D_{i, m-1}^{(1)}\}$ ($i = \overline{1, m}$) дополнить блоком $D_{im}^{(1)}$, состоящим из m БЯ;

3) каждый блок C_i ($i = \overline{0, m-1}$) группы ФЯ $G_1^{(2)}$ дополнить одной БЯ, вход сумматора которой соединить с соответствующим выходом c_i , а входы схем I – с выходом b_m нового старшего разряда регистра Рг2 и выходом нового блока $D_{im}^{(1)}$;

4) создать новую группу ФЯ $G_{m+1}^{(1)} = \{D_{m+1,1}^{(1)}, D_{m+1,2}^{(1)}, \dots, D_{m+1,m}^{(1)}\}$ и дополнить ею 1-ый уровень УКСУЭ-УЗ. Входы этой группы соединить с соответствующими выходами регистра Рг1;

5) группу ФЯ $G_1^{(2)} = \{C_0, C_1, \dots, C_{m-1}\}$ дополнить блоком C_m из $(m+1)$ БЯ, входы которого соединить с соответствующими выходами группы $G_{m+1}^{(1)}$ и регистров Рг1 и Рг2;

6) на входы группы ФЯ 1-го уровня УКСУЭ-УЗ подать новые значения $p_i^{(j)}$.

Определим аппаратурную и временную сложности схем.

Под аппаратурной сложностью (N) схемы будем понимать количество функциональных элементов базисного набора в схеме, реализующей заданную функцию.

Под временной сложностью (T) схемы будем понимать время, необходимое для реализации схемой заданной функции; при этом за единицу времени принимается время срабатывания элемента базисного набора (t).

Примем, что сложность (аппаратурная и временная) всех функциональных элементов базисного набора одинакова.

Время срабатывания элементов I , $ИЛИ$, $НЕ$ и сумматора по модулю 2 обозначим как $t_I, t_{ИЛИ}, t_{НЕ}, t_C$ соответственно. При этом $t_I = t_{ИЛИ} = t_{НЕ} = t$. Время сложения t_C в сумматоре по модулю 2, который можно реализовать с помощью 4-х элементов базисного набора, составляет $3t$.

Определим сложность КСУЭ-УЗ для нескольких вариантов построений.

1) Для любого неприводимого многочлена $p(x)$ заданной степени с предварительным вычислением величин $p_i^{(j)}$ и их хранением.

Расчёт показывает, что КСУЭ-УЗ имеет следующую аппаратную и временную сложность (без учёта сложности вычисления величин $p_i^{(j)}$ и их хранения):

$$\tilde{N}_{КСУЭ}^{B\Phi} \leq (2w + 5)m^2 + 2\{m[k(k + 1) - 3w - 2] - [k(k - 1) - 4]w - [k(k + 3) + 2]\}.$$

Здесь w, k – вес и степень многочлена $h(x)$ соответственно.

При $w = 2$ и $k = 1$ получим нижнюю границу аппаратной сложности:

$$\tilde{N}_{КСУЭ}^{H\Phi} \geq 9m^2 - 12m + 4.$$

Время умножения двух элементов поля $GF(2^m)$ на КСУЭ-УЗ для фиксированного многочлена $p(x)$ равно:

$$\tilde{N}_{КСУЭ}^{B\text{ ИВ}} \leq m[m(5m - 7) + 3]$$

– верхняя граница,

$$\tilde{N}_{КСУЭ}^{H\text{ ИВ}} \geq m[m(5m - 9) + 7] - 2$$

– нижняя граница.

$$\tilde{T}_{КСУЭ}^{\text{ИВ}} = [(m - 2)(3m - 1) + 16]t / 2.$$

Сложность УКСУЭ-УЗ составляет (без учёта сложности схемы вычисления операционных коэффициентов $p_i^{(j)}$):

$$\tilde{N}_{УКСУЭ} = 5m^2(m + 1) / 2, \quad \tilde{T}_{УКСУЭ} = (3m + 2)t.$$

Вычисление операционных коэффициентов $p_i^{(j)}$ выполняется на устройствах, представленных в [3].

Выводы

Разработанный метод непосредственного умножения элементов конечного поля $GF(2^m)$ позволяет создавать устройства, реализующие этот метод, на комбинационных схемах. Структура таких схем однородна, универсальна и легко наращиваема. Полученные аналитические выражения сложности схем дают возможность делать выбор схем для различных вариантов их построения. Комбинационные схемы, реализующие новый метод вычислений в конечных полях, сокращают время вычислений по сравнению с реализацией на регистрах сдвига.

$$\tilde{N}_{КСУЭ}^{\text{И}} = m(m + 1)(5m - 4) / 2,$$

$$\tilde{T}_{КСУЭ}^{\text{И}} = (3m + 2)t.$$

2) Для фиксированного неприводимого многочлена $p(x)$ заданной степени.

С учётом нулевых элементов операционной матрицы P верхняя граница аппаратной сложности КСУЭ-УЗ составляет:

$$\tilde{T}_{КСУЭ}^{\Phi} = (3m + 1)t.$$

3) Для любого неприводимого многочлена $p(x)$ заданной степени и вычислением величин $p_i^{(j)}$.

Сложность КСУЭ-УЗ при одновременном вычислении всех $(m - 1)$ i -ых коэффициентов $p_i^{(j)}$ равна:

Список литературы

1. Кубицкий В. И. Операции над многочленами в поле $GF(2)$ / В. И. Кубицкий // Науч. вестн. ГосНИИ “Аэронавигация”. – 2007. – №7. – С. 185-194.
2. Пат. №25491 Украина, МПК G06F 7/49 (2007/01). Пристрій для множення елементів скінченних полів $GF(2^n)$ / Жуков И.А., Кубицкий В.И., Синельников А.А.; патентообладатель Нац. авиац. ун-т. - № и 2007 03644; заявл. 02.04.2007; опубл. 10.08.2007, Бюл. № 12.
3. Пат. №43629 Украина, МПК (2009) H03M 7/00. Пристрій для множення елементів скінченних полів $GF(2^n)$ / Жуков И.А., Кубицкий В.И., Синельников А.А.; патентообладатель Нац. авиац. ун-т. – № и 2009 02754; заявл. 25.03.2009; опубл. 25.08.2009, Бюл. № 16.

Статью представлено в редакцию 15.09.2014