

2J-2

税 亜欣, 清水 賢資
群馬大学 工学部

1、まえがき

論理回路は通常 AND及びORゲートを基本論理素子として設計する。しかし、算術演算回路や誤り訂正符号の回路などでは EXORゲートを使用するほうがゲート数が大幅に削減できる[1]。

本稿では入力変数は肯定リテラルと否定リテラル双方が利用できるものと仮定し、積項数最小の環和展開形を求めることを目的とする。始めに任意の論理関数を環和標準形に展開し、ついで、これに変換法を適用する。本アルゴリズムでは始めに k 変数関数に関する最小化マップ M^k を求め、この最小化マップ M^k を用いて $n (< 2k)$ 変数関数の最小環和形を得ることができる。

2、環和展開形に関する定義と性質

定義1. 以下のような論理関数の展開式を環和標準展開という。

$$f(x_1, x_2, \dots, x_n) = \sum_{j=0}^{2^n-1} b_j x_1^{a_1} x_2^{a_2} \dots x_n^{a_n}$$

ここで、 $b_j \in \{0, 1\}$, $a_i \in \{0, 1\}$, $j = \sum_{i=1}^n a_i \times 2^{i-1}$
 $x_i^0 = 1, x_i^1 = x_i$

定義2. 環和展開形には x_i と $\overline{x_i}$ が同時に表れてよいものとする時この式を混合極性環和展開形とも言うが本稿では単に環和展開形と呼ぶことにする。
 その一般式は

$$f(x_k) = \sum_{j=0}^{3^k-1} c_j x_1^{e_1} x_2^{e_2} \dots x_k^{e_k}$$

である。ここで、 $c_j \in \{0, 1\}$, $e_i \in \{0, 1, 2\}$, $j = \sum_{i=1}^k e_i \times 3^{i-1}$
 $x_i^0 = 1, x_i^1 = x_i, x_i^2 = \overline{x_i}$

性質1: $f \cdot (g \oplus h) = f \cdot g \oplus f \cdot h$

2: n 変数関数 f の環和標準形の全ての係数 $b_j = 1$ であれば $g \cdot f(x_1, x_2, \dots, x_n) = g \cdot \overline{x_1} \overline{x_2} \dots \overline{x_n}$

ここで、 f, g, h は任意の関数である。

3: b_j は2値であるので m 個の b_j の論理積はその算術平均値のflooringと等しい。

定義3. R-Mマップ[2]を用いて任意の論理関数 f を変換して、対応する環和標準形の展開式を求める。

$$\begin{bmatrix} R-M \\ \text{マップ} \end{bmatrix}^n \otimes \begin{bmatrix} f_0 \\ f_1 \\ \vdots \\ f_{2^n-1} \end{bmatrix} = \begin{bmatrix} b_0 & 1 \\ b_1 & x_1 \\ \vdots & \vdots \\ b_{2^n-1} & x_1 x_2 \dots x_n \end{bmatrix}$$

Minimization of Ring-sum Expansions

Using Transform Methods

Y.-X. Shui, K. Shimizu

Gunma University

ここで、 $f_0 = f(0, 0, \dots, 0)$, $f_1 = f(0, 0, \dots, 1)$, $\dots$, $f_{2^n-1} = f(1, 1, \dots, 1)$; $\otimes$ はマトリクスの乗算に置いて、加算は2を法とすることを意味する。
 R-Mマップの再帰的定義を以下に示す。

$$\begin{bmatrix} R-M \\ \text{マップ} \end{bmatrix}^n = \begin{bmatrix} \begin{bmatrix} R-M \end{bmatrix}^{n-1} & 0 \\ \begin{bmatrix} R-M \end{bmatrix}^{n-1} & \begin{bmatrix} R-M \end{bmatrix}^{n-1} \end{bmatrix}$$

$$\begin{bmatrix} R-M \end{bmatrix}^1 = \begin{bmatrix} 1 & 0 \\ 1 & 1 \end{bmatrix}$$

定理1. R-Mマップを用いて任意の論理関数は環和標準形に一意に展開できる。

定義4. あるマトリクス $M = \{m_{ij}\}_{1 \times k}$ とする。

M のflooringを $\lfloor M \rfloor = \{\lfloor m_{ij} \rfloor\}_{1 \times k}$ と定義する。

3、最小化アルゴリズム

3.1 k 変数の最小化マップ M^k を作る手続き

M^k には全ての k 変数関数の最小環和展開形に関する情報をできるだけ完全に納格し、それで $n (< 2k)$ 変数関数の最小化を行う。これは本アルゴリズムのキートである。最適な M^k を一度作れば $n (< 2k)$ 変数関数の最小化が単に行列式の計算に従って行える。

関数の2進表現から R-Mマップを用いて環和標準展開形に変換する。(その全ての関数の最小環和展開形がもう分かっているとする。 $k=2$ の場合には視察により明かである。それ以上の場合には本アルゴリズムによって再帰的に求める。)

$f(x_k)$ を最適な環和展開形で表す。

M^k を作るために k 変数関数に対する環和展開の係数 c_i の決め方が重要である。環和展開式の係数が少なければ少ないほど $kMAP$ の占める空間が小さくなる。

一つの関数に対してその最小環和展開は一通りではない。それ故、 M^k に最大限に k 変数関数に関する最小環和展開を含ませるためにその異なる環和展開をできるだけそのP-同値類に分配する。そうすると将来 n 変数関数を最小化する時にその変数に関する環和標準展開式の係数 b_i の位置を変えることによってその全ての環和展開式が計算できる。表1には2変数関数の M^2 を作るために用いた環和展開式の係数とその環和標準展開式の係数の関係の真理値表である。

表1: c_j ($j=0, \dots, 6$) の値と b_i ($i=0, 1, 2, 3$)

の値との関係の真理値表

(2変数関数の環和展開形 $= c_0 \oplus c_1 x_1 \oplus c_2 \overline{x_1} \oplus c_3 x_2 \oplus c_4 x_1 x_2 \oplus c_5 \overline{x_1} x_2 \oplus c_6 \overline{x_1} \overline{x_2}$ とする。ここで、 $c_i \in \{0, 1\}$.)

	b ₀	b ₁	b ₂	b ₃	c ₀	c ₁	c ₂	c ₃	c ₄	c ₅	c ₆
A	0	0	0	0							
B	0	0	0	1					1		
C	0	0	1	0				1			
D	0	0	1	1						1	
E	0	1	0	0		1					
F	0	1	0	1		1			1		
G	0	1	1	0		1		1			
H	0	1	1	1		1				1	
I	1	0	0	0		1					
J	1	0	0	1		1			1		
K	1	0	1	0		1		1			
L	1	0	1	1		1				1	
M	1	1	0	0			1				
N	1	1	0	1				1		1	
O	1	1	1	0					1	1	
P	1	1	1	1						1	

3-1-3 最小化マフ T^kと補助マフ T^kを作る。

表1の真理値表によって 環和標準展開式の係数bに関する関数c_i (環和展開式の係数) の環和標準展開をカフ-図或はR-マフ T^kを用いて 求めることができる。その結果は

$$\begin{aligned} c_0 &= b_0 \oplus b_0 b_1 \oplus b_1 b_2 b_3 \oplus b_0 b_1 b_2 b_3 \\ c_1 &= b_1 \oplus b_0 b_1 \oplus b_1 b_2 b_3 \oplus b_0 b_1 b_2 b_3 \\ c_2 &= b_0 b_1 \oplus b_0 b_1 b_2 \oplus b_0 b_1 b_3 \oplus b_0 b_1 b_2 b_3 \\ c_3 &= b_2 \oplus b_2 b_3 \oplus b_0 b_1 b_2 \oplus b_0 b_1 b_3 \\ c_4 &= b_3 \oplus b_2 b_3 \oplus b_0 b_1 b_2 \oplus b_0 b_1 b_3 \\ c_5 &= b_2 b_3 \oplus b_1 b_2 b_3 \\ c_6 &= b_0 b_1 b_2 \oplus b_0 b_1 b_3 \oplus b_1 b_2 b_3 \end{aligned}$$

行列式で表せば、

$$\begin{bmatrix} 1 & 0 & 1 & 0 & 0 & 0 & 0 & 0 & 1 & 1 \\ 1 & 1 & 0 & 0 & 0 & 0 & 0 & 0 & 1 & 1 \\ 1 & 0 & 0 & 0 & 1 & 1 & 0 & 1 & & \\ 1 & 0 & 1 & 1 & 1 & 0 & 0 & & & \\ 1 & 1 & 1 & 1 & 0 & 0 & & & & \\ 1 & 0 & 0 & 1 & 0 & & & & & \\ 1 & 1 & 1 & 1 & 0 & & & & & \end{bmatrix} \otimes \begin{bmatrix} b_0 \\ b_1 \\ b_0 b_1 \\ b_2 \\ b_3 \\ b_2 b_3 \\ b_0 b_1 b_2 \\ b_0 b_1 b_3 \\ b_1 b_2 b_3 \\ b_0 b_1 b_2 b_3 \end{bmatrix} = \begin{bmatrix} c_0 \\ c_1 \\ c_2 \\ c_3 \\ c_4 \\ c_5 \\ c_6 \end{bmatrix}$$

7 × 10

である。左の7行10列のマフ T^kを2変数最小化マフ T^k M²と呼ぶ。性質3によって、左2番目のマトリクスを次の行列演算で求める。

$$\begin{bmatrix} 1 & 0 & 0 & 0 \\ 0 & 1 & 0 & 0 \\ 1/2 & 1/2 & 0 & 0 \\ 0 & 0 & 1 & 0 \\ 0 & 0 & 0 & 1 \\ 0 & 0 & 1 & 1 \\ 1/3 & 1/3 & 1/3 & 0 \\ 1/3 & 1/3 & 0 & 1/3 \\ 0 & 1/3 & 1/3 & 1/3 \\ 1/4 & 1/4 & 1/4 & 1/4 \end{bmatrix} * \begin{bmatrix} b_0 \\ b_1 \\ b_2 \\ b_3 \end{bmatrix} = \begin{bmatrix} b_0 \\ b_1 \\ b_0 b_1 \\ b_2 \\ b_3 \\ b_2 b_3 \\ b_0 b_1 b_2 \\ b_0 b_1 b_3 \\ b_1 b_2 b_3 \\ b_0 b_1 b_2 b_3 \end{bmatrix}$$

10 × 4

左の10行4列のマフ T^kを2変数の補助マフ T^k T²と呼ぶ。

3. 2 M^kとT^kを用いて n (<2k) 変数の関数を最小化する手続き:

3-2-1 R-マフ T^kを用いて 与えられた関数の環和標準形を求める。

3-2-2 環和標準形の係数b_t (0 ≤ t < 2^k) をB_{2^k × 2^k}に入れる。B_{2^k × 2^k} = {b_{ij} | b_{ij} = b_t, t = i × 2^k + j, 0 ≤ (i, j) ≤ 2^k}, b_tはn変数関数の環和標準形の係数で, t ≥ 2ⁿの時に b_t = 0}

3-2-3 式L (M^k ⊗ L (T^k * B)) * [T^k]^t ⊗ [M^k]^tによって 環和展開形の係数を求める。

3-2-4 環和標準展開の積項を置換して 3-2-2に戻る。

n変数関数は対称変数がない場合に その異なる置換数は n! であるが 最小化マフ T^k M^kのk変数関数の最小環和展開形に関する情報量が 足りない場合がある。例えば、

f(x) = 1 ⊕ x₁ ⊕ x₁x₂ = x₂ ⊕ x₁x₂ = 1 ⊕ x₁x₂ = x₁ ⊕ x₁x₂ 4つの場合がある。2変数最小化マフ T^k M²を作った時に 二つの場合 (2, 3表1のNとL) しか 入れなかった。しかし、その2変数関数を3変数と見なせば x₁, x₁x₂の係数b₁, b₃ = 1を x₃, x₂x₃の係数b₄, b₆の位置を置き換えれば、先ず x₃とx₂に関して (即ち (1 ⊕ 0 · x₃ ⊕ 0 · x₂ ⊕ 0 · x₃x₂) ⊕ (1 ⊕ 0 · x₃ ⊕ 1 · x₂ ⊕ 0 · x₃x₂)x₁) 最小化し、それで x₁に関して (即ち (1 ⊕ x₁) ⊕ 0 · x₃ ⊕ (0 ⊕ x₁)x₂ ⊕ 0 · x₃x₂) 最小化することになってしまふ。その解は f(x)の第4の場合である。以上によってこの繰り返しマフ T^kは 最悪の場合に (n+1)! 回の (n+1) 変数の置換が必要である。対称変数がある場合に このマフ T^kの回数が それより 少なくなる。

3-2-5 (n+1)! 個以下の置換の結果から最小環和展開形を選ぶ。

4、実験結果と考察

提案されたマフ T^k M^kを利用して M²を作り、全ての3変数関数の最小環和展開を求めた。4変数の場合に [3]に示した4変数NP同値類代表関数のAND-EXOR最小論理式の表と比較して ほぼ 一致した。M³を用いれば 最小環和展開形になると 予想される。

5、あとがき

本マフ T^k M^kにより 4変数まで 実現できた。より多くのn変数についても 原理的には 可能である。また 理論的な検討が 今後の課題である。

参考文献

- [1] 笹尾, Ph. W. Besslich, "EXOR7V4付きPLAの複雑度," 電子通信学会 F T S 研究会, FTS86-17, 1986-11.
- [2] T. Damarla and M. G. Karpovsky, "Reed-Muller spectral techniques for fault detection", Second Int. Workshop on spectral Techniques, Ecole Polytechnique de Montreal, Canada, Oct. 1986.
- [3] 笹尾, 東田, "入力デコーダ付きAND-EXOR形PLAの設計 マフ T^k M^kについて," 第20回FTC研究会資料, 1989. 1. 24