

FPGA を対象とした部分積加算回路の合成について

松永多苗子[†] 木村 晋二[†] 松永 裕介^{††}

[†] 早稲田大学大学院情報生産システム研究科 〒 808-0135 北九州市若松区ひびきの 2-7

^{††} 九州大学大学院システム情報科学研究院 〒 819-0395 福岡市西区元岡 744

E-mail: †t_matsunaga@akane.waseda.jp

あらまし 本稿では、FPGA を対象として、並列乗算器の部分積加算回路を、一般化したカウンタを用いて合成する手法について述べる。ライブラリセルを用いて実現する場合、カウンタの規模が大きくなると、その面積や遅延の特性も大きくなり、大規模カウンタを用いる効果は単純には判断できない。しかし、 k 入力の LUT から構成される FPGA を対象とした場合、カウンタの入力が k 以下であれば、同じコストで実現できるため、適切なカウンタを組み合わせて部分回路を構成することによって高速化、小面積化が期待できる。提案手法は、Dadda Tree の概念を一般化したカウンタに適用したもので、実験結果により、既存手法より 10%程度面積が削減できることが確認された。

キーワード 演算器合成、乗算器、部分積加算、generalized parallel counter、FPGA

Taeko MATSUNAGA[†], Shinji KIMURA[†], and Yusuke MATSUNAGA^{††}

[†] Graduate School of Information, Production and Systems Waseda University 2-7 Hibikino,
Wakamatsu-ku, Kitakyushu-shi, Fukuoka 808-0135, JAPAN

^{††} Faculty of Information Science and Electrical Engineering, Graduate School of Kyushu University
744 Motooka, Nishi-ku, Fukuoka 819-0395, JAPAN

E-mail: †t_matsunaga@akane.waseda.jp

Abstract In this paper, an approach for counter tree synthesis targeting FPGA is addressed. In case of FPGA with k -input LUT, any generalized parallel counter with k inputs can be mapped into one LUT per an output. This approach utilizes Dadda's method, and experimental results show its effectiveness against existing approaches.

Key words arithmetic synthesis, multiplier, generalized parallel counter, FPGA

1. はじめに

乗算器は加算器と並んで非常に基本的な演算回路であり、多くの方式の研究がなされてきている [1]。本稿では、並列乗算器の部分積生成回路を、カウンタによる木状の構造で実現する場合を対象とし、テクノロジーに依存しないレベルでの概略構造として、カウンタ数が少なく段数も小さい構造を生成する問題に取り組む。

Wallace tree [2] や Dadda tree [3] 等は $(3,2)$, $(2,2)$ カウンタを要素とした木構造として実現される。このカウンタは $(3,2)$ に限定されない。より大きいカウンタを用いれば、段数は削減される。しかし、これらのカウンタをライブラリセルを用いて実現するとすると、入力数が大きくなるにつれ回路も複雑になり、1 個あたりの面積/遅延は大きくなるため、全体として面積、遅延が優位になるかどうかは単純には判断できない。

一方、FPGA を仮定すると状況が変わってくる。 $(3,2)$ より大きなカウンタ使っても、1 つの LUT で実現できる限りにおいては、各カウンタのコストは一定であると考え、それだ

け優位性が大きくなり得る。一般に、演算回路を FPGA で実現するには ASIC と同様な方法で合成するよりも、それぞれのアーキテクチャに特化された機能を使用した方が性能があがると考えられている。しかし、高性能な FPGA で使用可能な入力数の大きい LUT をもつ FPGA の場合、より大きなカウンタを利用した部分積回路を生成することにより、特化された機能を利用するよりも優位な回路を生成できる可能性が示されている [4], [5]。

本稿では、FPGA で実現されることを想定した上で、カウンタ構成レベルでの高速、低面積化を目標とした部分積加算回路の生成手法として、Dadda Tree の概念を GPC に応用した手法を提案する。

以下、一般化されたカウンタ等いくつか定義を述べた上で、部分積加算回路の合成問題、および、FPGA を対象とした既存ヒューリスティックを示す。続いて、dadda の概念を取り入れた合成手法を提案し、実験を通して既存手法との比較を行う。

3. GPC を用いた部分積加算回路合成問題

前述したように、大きな GPC を使うほど、部分積加算回路の段数は小さく実現できるが、1 個あたりの GPC の実現コストが大きくなり、全体として面積、遅延にどのような影響が起るかは、使用するライブラリセルやマッピングの手法によって異なってくる。一方、FPGA をターゲットとした場合には、GPC の入力数が LUT の入力数以下である限り、1 出力あたり 1 個の LUT で実現することができ、大きな GPC を使うことによるメリットが高いと考えられる。

本稿では与えられた dot diagram に対して、GPC を用いて、指定した項の和を出力するようなカウンタ木を構成する。カウンタ GPC(m,n) の m,n および桁上げ伝搬加算により和を求め項の数を k として、これらは外から与えられるものとする。k は通常 2 であるが、高性能 FPGA には、3 項加算を高速に行う機能がついているものがある。例えば、Altera の Stratix II/III では、3 項の加算回路が存在し [6]、それを生かすことを考えると、k は指定できるものとする。それ以外に FPGA の構成等に対する制限は与えていない。

文献 [4] ではこの問題が提示されるとともに、1 つのヒューリスティックが提案されている。この手法は遅延最小化を第 1 目標、面積を第 2 目標としたヒューリスティックで、処理フローは以下のようにになっている：

- 与えられた入力数 m、出力数 n から、m 入力 n 出力の GPC を列挙し、入力数から出力数への削減率を指標として優先順位をつける。
- 各ステージにおいて
 - 高さが最大の列を取り出して、候補 GPC で最善のものを割り当てる
 - カバーされた dot を削除
- 繰り返す
- 割り当てたものがなくなったら、次ステージ用の dot 列生成
- これを、指定した高さになるまで繰り返す。

このヒューリスティックはかなり単純なものであり、遅延(段数)最小性も保証されていないが、FPGA 上での評価により、FPGA 特有の高速加算機能を使って多入力加算部分を実現した場合に比べて高速になり、本問題に取り組むことの可能性を示している。また、[5] においては、同問題に対していくつかの制約を加えて ILP として定式化して解くアプローチを示している。2 つの手法と、多入力加算を ternary CPA 木で実現する場合比較しており、ILP 版の方が FPGA 上に合成して評価した結果で、遅延は数%、面積は 10 数%改善されていることが示されている。

4. 提案手法

前節で述べたように、既存のヒューリスティックには性能の面で改善の余地がある。高速に ILP 版に近い結果をだせるような手法を実現するために、Dadda tree のアイデアを利用した手法を提案する。

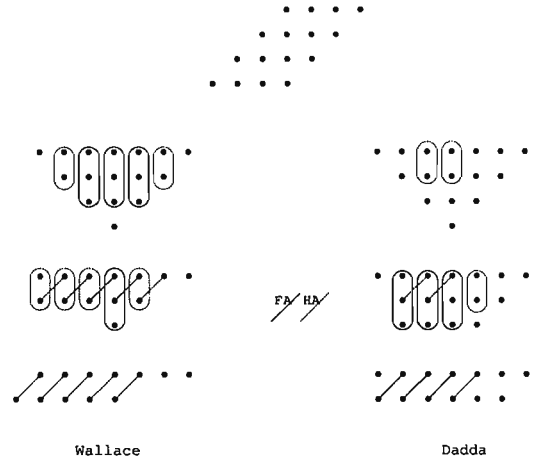


図 3 dadda 乗算法

4.1 Dadda の手法

Dadda tree による部分積加算回路の実現方法は、Wallace tree 版の変形であり、カウンタを割り当てるステージ数が最小となるように、各ステージの高さをあらかじめ決めておくことを特徴としてもつ。

- (1) 終から j 段めのステージに対する行列の高さを d_j として、

$$d_1 = 2, d_{j+1} = \lceil 1.5 \cdot d_j \rceil$$

とする。そして、もとの部分積行列の少なくとも一列は d_j ビットより多くの要素をもつような、最小の j を求める。

- (2) 終から j 番目のステージにおいて、(3,2), (2,2) カウンタを用いてどのコラムも d_j ビットより多くならないように行列を縮小する。

- (3) $j = j - 1$ として、すべての列が 2 行以下となるまで、ステップ 2 を繰り返す。

図 3 に、Wallace の手法と Dadda の手法を適用した違いを示す。小さな例ではあるが、結果としてハードウェア量に違いがでてきている。

4.2 GPC への応用

提案手法による処理フローを以下に示す。

- 与えられた入力数 m、出力数 n から、m 入力 n 出力の GPC を列挙し、入力数から出力数への削減率を指標として優先順位をつける。
- 各ステージの段数を計算する：
- 各ステージでは、LSB 側から始めて、その制限段数(下位ビットからの追加分も含めて)になるように GPC を選んで適用する。

与えられた入出力数に対する可能な GPC は、既存手法と同様に前もって計算しておく。優先順位は、減らすべき高さを満たす中で、上位ビットをカバーできる個数によってつける。6 入力 3 出力の GPC 集合を図 4 に示す。

各ステージの段数は、最も高さを減らせる (0,6)GPC を基準にして計算している。(0,6)GPC は、6 入力を 3 出力に減らす

表 1 実験結果 (CPA のオペランドが 2 の場合)

		Ours	GD	/Ours
12*12	#GPC	55	48	0.87
	#LUT	144	142	0.99
	LV	3	4	
16*16	#GPC	94	91	0.97
	#LUT	253	270	1.07
	LV	4	5	
24*24	#GPC	208	198	0.95
	#LUT	579	593	1.02
	LV	4	4	
32*32	#GPC	364	363	1.00
	#LUT	1031	1087	1.05
	LV	5	5	
64*64	#GPC	1409	1434	1.02
	#LUT	4102	4299	1.05
	LV	6	6	

表 2 実験結果 (CPA のオペランドが 3 の場合)

		Ours	GD	/Ours
12*12	#GPC	34	37	1.09
	#LUT	102	110	1.08
	LV	2	2	
16*16	#GPC	65	78	1.20
	#LUT	195	233	1.19
	LV	3	3	
24*24	#GPC	163	178	1.09
	#LUT	489	533	1.09
	LV	3	3	
32*32	#GPC	303	337	1.11
	#LUT	909	1010	1.11
	LV	4	4	
64*64	#GPC	1284	1382	1.08
	#LUT	3852	4144	1.08
	LV	5	5	

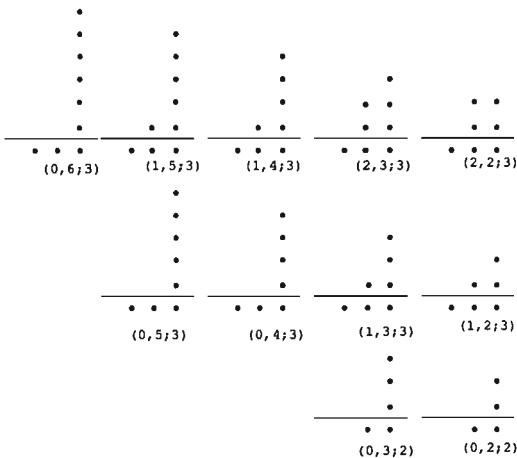


図 4 6 入力 3 出力 GPC

ことができる。したがって、最終的な CPA の入力数が 3 である場合には、

$$3 \rightarrow 6 \rightarrow 12 \rightarrow \dots$$

というように値を設定する。CPA の入力数が 2 の場合には、2 出力の GPC を使用する必要があるため、(0,3)GPC(フルアダー)あるいは(0,2)GPC(ハーファダー)を使用して 3 から 2 へ削減するようにしている。

5. 実験および考察

提案手法を C++ で実装して数種の乗算器に対して実行し、部分積加算回路を構成する GPC の個数、段数の評価を行った。既存手法については、[4] で述べられていたアルゴリズムに沿って数種のヒューリスティックを実装し、比較に用いた。使用する GPC は、6 入力 3 出力で、最終目標とする CPA のオペランド数は 2, 3 の場合で実行した。結果を表 1, 2 に示す。

表 1, 2 において、1 列めは乗算器の入力ビット幅を示す。2 列目の #GPC、#LUT、LV はそれぞれ、GPC の総数、LUT 換

文 献

- [1] I. Koren, Computer Arithmetic Algorithms, A K Peters, Ltd., 2002.
- [2] C. Wallace, "A suggestion for a faster multiplier," IEEE Trans. Electron. Comput., vol.13, pp.14-17, February 1964.
- [3] L. Dadda, "Some schemes for parallel multipliers," ALta Frequenza, vol.34, pp.349-356, May 1965.
- [4] H. Parandeh-Afshar, P. Brisk, and P. Inne, "Efficient synthesis of compressor trees on fpgas," Asia and South Pacific Design Automation Conference, pp.138-143, January 2008.
- [5] H. Parandeh-Afshar, P. Brisk, and P. Inne, "Improving synthesis of compressor trees on fpgas via integer linear programming," Design, Automation and Test in Europe Conference and Exhibition, pp.1256-1261, March 2008.
- [6] C. Altera, "Stratix ii vs. virtex-4 performance comparison," September 2006. Available online from <http://www.altera.com/>.

算の総数、および、GPCの最大段数を示す。GPC 1個は、その出力数個分の LUT で実現できる。3 から 5 列目の結果において、Ours は提案手法、GD は比較手法の中の最小値、Ours は、GD の Ours に対する比を示している。

表より、CPA 入力 が 3 の場合には、10%前後、多い場合は 20%近く面積が削減できることが可能であることが確認できた。一方、入力数が 2 の場合はの改善に 3 のときほど大きな効果は見られなかったが、LUT 数としては数%の改善が得られた。12,16 ビットのときには面積がむしろ多くなっているが段数は小さくなり、より高速な構成が得られている。3 は 2 への前ステージであり、最後のステージでは FA か HA を使うことになる。削減率が小さいため面積削減の効果が減っていると思われる。ただし、FA と HA は出力が 2 であるため LUT の個数としては同等あるいは数%小さい値が得られている。

実行時間は、64 ビット乗算器の場合でも 1 秒以内 (Pentium 4, 2.40GHz) で結果が出ており、十分実用的であると言える。[4], [5] の結果との直接の比較はできないが、ヒューリスティック版に対しては面積削減の効果、ILP 版に対しては、実行時間での優位性が評価できたと考えられる。

今回の実験では入出力数を 6 と 3 に設定して行ったが、この数値に特価しているものではないので、1LUT で実現できるなら、例えば 6,4 カウンタ等も考えることは可能である。ただしその場合、 m, n に応じて、カバーするための GPC を列挙し優先順位を計算することが必要になる。

6. おわりに

本稿では、6-LUT を構成要素としてもつ FPGA を対象として、GPC による木構造を生成する手法について提案し、GPC の個数削減の効果があることを示した。この手法は乗算器に特化されたものではなく、多入力加算、積和演算など、dot diagram で表される加算問題に落とせる演算群に対して同様に効果があると考えられる。

一方、最終的に 2 個に落とす場合には、最後の段階で効果が相殺される可能性もわかり、さらなる検討の余地が残っている。また、今回 GPC の個数に注目して、その傾向が得られたが、実際に FPGA 上で実現されるまでには、まだマッピング等、最終的な性能に影響を与える処理が残っている。今後、特定の FPGA アーキテクチャ上での評価の必要がある。

7. 謝 辞

この研究は一部、早稲田大学グローバル COE プログラム「アンビエント SoC 教育研究の国際拠点」(文部科学省研究拠点形成費補助金)、および、「日本学術振興会科学研究費補助金」により支援された。