КОДИРОВАНИЕ ИЗОБРАЖНИЙ ПО СХЕМЕ L2L НА ОСНОВЕ ЦЕЛОЧИСЛЕННОГО ДКП-ОДКП ПРЕОБРАЗОВАНИЯ

к.т.н. Ключеня В. В., проф., д.т.н. Петровский А. А.

Белорусский государственный университет информатики и радиоэлектроники ул. П. Бровки, 6, БГУИР, каф. ЭВС,220013, Минск Беларусь, e-mail: vitaly.kliuchenia@gmail.com, palex@bsuir.by

Аннотация – данная работа посвящена экспериментальным исследованиям системы трансформационного кодирования изображений, работающей по принципу lossless-to-lossy (L2L), на основе предложенной архитектуры универсального 2D ДКП-ОДКП процессора, которые показали, что вычисление в режиме lossless является обратимым «целое к целому» преобразованием и соответствует необходимым условиям трансформационного кодирования цифрового изображения по схеме L2L, а в режимах lossy изображения восстанавливаются без видимых артефактов и для изображений с относительно сильными высокочастотными компонентами целочисленное 2D ДКП-ОДКП преобразование имеет выше эффективность – от 1 до 3 дБ по сравнению с аналогичными преобразованиями.

Введение

В настоящее время особый интерес представляют схемы компрессии изображений, работающие по принципу L2L (lossless-to-lossy), – осуществляющих сжатие и восстановление цифровых изображений как без потерь (режим lossless – декоррелирующее преобразование обратимо и реализуется в целочисленной арифметике), так и с контролируемым внесением артефактов (режим lossy). Кодирование по принципу L2L унифицирует схемы сжатия цифровых изображений в режимах lossy и lossless, когда требуется высокое качество и степень компрессии. Это обеспечивает возможность широкого применения схем кодирования изображений в соответствии с мультимедийными приложениями. Например, в стандартах JPEG, JPEG-LS и JPEG2000 режимы lossless и lossy не имеют между собой совместимости, так как декоррелирующие преобразования оптимизированы для работы в своем режиме. В стандарте JPEG XR поддерживается схема L2L, однако эффективность кодирования не достаточная особенно для изображений, у которых много высокочастотных компонент. Системы трансформационного кодирования изображения, называются системами трансформационного кодирования и сжатии результатов преобразования изображения, называются системами трансформационного кодирования (рисунок 1).



Рисунок.1. Схема трансформационного кодирования изображений на основе 2D ДКП-ОДКП

На сегодняшний день широко распространены мобильные мультимедийные системы, которые используют стандарты H.261/3/4/5, MPEG-1/2/4 и JPEG для кодирования/декодирования видео, аудио и изображений. Ядром этих стандартов является дискретное косинусное преобразование (ДКП) І, ІІ ІІІ ... VIII типов. Широкая поддержка в огромном количестве мультимедийных приложений формата JPEG схемотехническими и программными решениями и необходимость кодирования изображений по схеме L2L обуславливает актуальность проблемы создания декоррелирующего преобразования на основе ДКП и методов быстрого прототипирования процессоров вычисления целочисленного ДКП на программируемых системах на кристалле ПЛИС/FPGA. При этом, во внимание принимаются такие характеристики, как структурная регулярность, модульность, высокий вычислительный параллелизм, малая латентность и

потребляемая мощность. Прямое и обратное преобразование должно осуществляться по схеме обработки «целое к целому» с сохранением перфективной реконструкции исходного изображения (коэффициенты представляются целыми или двоичными рациональными числами; число операций умножения минимально, по возможности они исключаются из алгоритма). Известные целочисленные ДКП (BinDCT, IntDCT) не дают полного обратимого бит в бит преобразования.

Преобразователь L2L на основе 2D ДКП-ОДКП процессора

Вычисление и кодирование по принципу L2L (lossless-to-lossy) или на основе блочной лестничной структурной параметризации (БЛСП) хорошо «ложится» на структуру системы компрессии на основе общего универсального модуля ДКП-ОДКП и будет иметь вид, представленный на рисунке 2.



Рисунок.2. Структура преобразователя L2L на основе 2D ДКП-ОДКП процессора

Если посмотреть на таблицу 1, то видно, что предлагаемая реализация требует в два раза меньше аппаратных затрат в сравнении с аналогичной, описанной в [1], и в несколько раз меньше занимает площади кристалла в сравнении с [2, 4, 9], где представлена реализация только одного прямого ДКП. По скорости работы предлагаемая реализация не на много уступает решениям в [1, 4].

| Архитектура | из [2] | из [4] | из [9] | из [1] | Предлагаемая |
|------------------|--------|--------|--------|----------|--------------|
| Функция | ДКП | ДКП | ДКП | ДКП-ОДКП | ДКП-ОДКП |
| 4 input LUTs | 2990 | 10310 | 2618 | 2237 | 1109 |
| Slices | 1872 | 5729 | 2823 | 1352 | 627 |
| Slice Flip Flops | 1837 | 3736 | 3431 | 1170 | 887 |
| Frequency (MHz) | 99 | 149 | 107 | 168 | 120 |
| Max. Delay (ns) | 10.1 | 6.7 | 9.3 | 6.2 | 8.3 |

Таблица 1. – Реализаций вычисления 2D ДКП и модулей ДКП-ОДКП на Spartan-2 XC2VP30

Преобразователь L2L состоит из памяти X размером $N \times N$, где хранится исходное изображение, мультиплексоров, процессорного модуля вычисления ДКП и ОДКП, памяти 1 для хранения промежуточных вычислений 1D или 2D ДКП или ОДКП размерностью $M \times M$, памяти 2 для хранения результатов вычислений ошибки округления в виде **SIB**-блока (side information block) размерностью $M \times M$, памяти 3 как дополнительного буфера для хранения результатов вычислений предыдущего цикла блоков s_{ik} размерностью $M \times M$, сумматора, памяти Y размером $N \times N$ для хранения закодированного изображения в виде блоков размерностью $M \times M$ и управляющих сигналов для настройки работы преобразователя согласно блочной лестничной структурной параметризации в трех режимах:

первый, режим без потерь (lossless), на основе БЛСП с использованием дополнительного нулевого информационного блока **SIB** для накопления ошибки целочисленного округления на каждом шаге лестничной структуры, производит вычисления по формуле (1) и алгоритму на рисунке 3:

$$\begin{bmatrix} \mathbf{y}_{0} \\ \vdots \\ \mathbf{y}_{n-1} \\ \mathbf{s}_{n} \end{bmatrix} = \begin{bmatrix} \mathbf{C}_{2D} & \cdots & \cdots & 0 \\ \vdots & \ddots & \vdots \\ \vdots & \mathbf{C}_{2D} & \vdots \\ 0 & \cdots & \cdots & \mathbf{D}_{2D}^{n} \end{bmatrix} \begin{bmatrix} \mathbf{x}_{0} \\ \vdots \\ \mathbf{x}_{n-1} \\ \mathbf{s}_{0} \end{bmatrix}; \begin{bmatrix} \mathbf{x}_{0} \\ \vdots \\ \mathbf{x}_{n-1} \\ \mathbf{s}_{0} \end{bmatrix} = \begin{bmatrix} \mathbf{D}_{2D} & \cdots & \cdots & 0 \\ \vdots & \ddots & \vdots \\ \vdots & \mathbf{D}_{2D} & \vdots \\ 0 & \cdots & \cdots & \mathbf{C}_{2D}^{n} \end{bmatrix} \begin{bmatrix} \mathbf{y}_{0} \\ \vdots \\ \mathbf{y}_{n-1} \\ \mathbf{s}_{n} \end{bmatrix}, \quad (1)$$

где $\mathbf{C}_{2D}\mathbf{x}_i \triangleq \left(\mathbf{C}(\mathbf{C}\mathbf{x}_i)^{\mathrm{T}}\right)^{\mathrm{T}} = \mathbf{C}\mathbf{x}_i\mathbf{C}^{\mathrm{T}}$ и $\mathbf{D}_{2D}\mathbf{x}_i\triangleq \left(\mathbf{D}(\mathbf{D}\mathbf{x}_i)^{\mathrm{T}}\right)^{\mathrm{T}} = \mathbf{D}\mathbf{x}_i\mathbf{D}^{\mathrm{T}}, \quad \mathbf{s}_n \neq 0$ из-за ошибки целочисленного округления в каждой лестничной ступени.



Рисунок. 3. – Алгоритм вычисления БЛСП на 2D целочисленных ДКП-ОДКП с информационным **SIB**-блоком для (*N/M*)² блоков изображения

второй, режим с потерями (lossy) на основе БЛСП 2D ДКП-ОДКП, вычислительное ядро которого представлено на рисунке 4 и вычисление происходит по формулам (2 – 3), перфективное целочисленное двумерное трансформационное преобразование ДКП на основе блочной лестничной структурной параметризации ДКП-ОДКП определяется следующими разложениями:

– прямое преобразование (рисунок 4а)

- обратное преобразование (рисунок 4б)

$$\begin{bmatrix} \mathbf{C}_{2D} & \mathbf{0} \\ \mathbf{0} & \mathbf{D}_{2D} \end{bmatrix}^{-1} = \begin{bmatrix} \mathbf{D}_{2D} & \mathbf{0} \\ \mathbf{0} & \mathbf{C}_{2D} \end{bmatrix} = \begin{bmatrix} \mathbf{I} & \mathbf{0} \\ -\mathbf{C}_{2D} & \mathbf{I} \end{bmatrix} \begin{bmatrix} \mathbf{I} & \mathbf{D}_{2D} \\ \mathbf{0} & \mathbf{I} \end{bmatrix} \begin{bmatrix} \mathbf{I} & \mathbf{0} \\ -\mathbf{C}_{2D} & \mathbf{I} \end{bmatrix} \begin{bmatrix} \mathbf{0} & -\mathbf{I} \\ \mathbf{I} & \mathbf{0} \end{bmatrix},$$
(3)

где C_{2D} и D_{2D} – матрицы прямого и обратного двумерного целочисленного ДКП.



а – прямое преобразование; б – обратное преобразование

Рисунок. 4. Схема вычисления двумерного трансформационного преобразования ДКП на основе БЛСП: ДКП-ОДКП (кружок обозначает операцию округления)

третий, режим с потерями (lossy) работает как в стандарте JPEG и вычисления происходят по формуле (4):

$$\boldsymbol{y} = ([\mathbf{C}]_{m,n} ([\mathbf{C}]_{m,n} \boldsymbol{x})^{\mathrm{T}})^{\mathrm{T}} = [\mathbf{C}]_{m,n} \boldsymbol{x} ([\mathbf{C}]_{m,n})^{\mathrm{T}},$$
(4)

где \mathbf{x} – блок исходного изображения; \mathbf{y} – результат обработки; $[\mathbf{C}]_{m,n}$ – матрица прямого преобразования ДКП и $[\mathbf{C}]_{m,n}^{\mathrm{T}}$ – транспонированная матрица или матрица обратного преобразования ДКП (ОДКП) $[\mathbf{D}]_{m,n} = ([\mathbf{C}]_{m,n})^{-1} = ([\mathbf{C}]_{m,n})^{\mathrm{T}}$ размера N, $[\mathbf{C}]_{m,n} = \sqrt{\frac{2}{M}} c_m \cos\left(\frac{m(n+\frac{1}{2})\pi}{M}\right)$; $[\mathbf{D}]_{m,n} = \sqrt{\frac{2}{M}} c_n \cos\left(\frac{n(m+\frac{1}{2})\pi}{M}\right)$, где $0 \le m, n \le M - 1$; $[\mathbf{C}]_{m,n}$ – матрица прямого ДКП II типа; $[\mathbf{D}]_{m,n}$ – матрица ДКП III типа, являющаяся обратной для ДКП II типа; m – количество строк; $M = 2^n (n \in N)$; $c_m = 1/\sqrt{2}$ для m = 0 и $c_m = 1$ при $m \ne 0$; $c_n = 1/\sqrt{2}$ для n = 0 и $c_n = 1$ при $n \ne 0$.

Экспериментальные исследования

Протестируем и оценим данную систему компрессии в режимах без потерь (lossless) и с потерями (lossy) на 8-битных изображениях размером 512×512 пикселей, блоки преобразования будут 8×8, разрядность коэффициентов преобразования прямого (матрица C_{2D}) и обратного (матрица D_{2D}) ДКП будет 12 бит. Для того чтобы убедится, что происходит перфективное преобразование в режиме lossless сравним блок 8×8 исходного и реконструированного монохромного изображения "Lena" (рисунок 5а).



Рисунок.5. Преобразование «целое к целому» (a), производительность процессора по стандарту JPEG (lossy mode DCT) и 2D БЛСП (lossy mode L2L) с разным битрейтом от 0,1 до 8 bpp (б, в)

Как можно заметить из рисунка 5а, данные исходного и реконструированного блока изображения совпадают «бит в бит» в шестнадцатеричном виде, что доказывает возможность данного процессора осуществлять преобразования «целое к целому» в режиме без потерь (lossless). Проанализировав полученные реконструированные изображения в режимах с потерями данных и построив графики зависимости пикового отношения сигнал/шум (PSNR [дБ]) от битрейта (Bit Rate [bpp]) для изображения "Lena" (рисунок 5б), "Gold Hill" (рисунок 5в), можно заметить, что для высокого битрейта от 6,5 до 8 bpp (малым коэффициентом сжатия) целесообразно использовать режим сжатия с потерями данных на основе прямой двумерной БЛСП, так как получаем реконструированные изображения более качественными и с высоким PSNR, чем при кодировании обычным двумерным ДКП. Это объясняется свойством блочной лестничной структурной параметризации лучше восстанавливать высокочастотные составляющие. Режим сжатия с потерями на основе двумерного ДКП по стандарту JPEG (рисунок 5 б,в) выгодно применять при низкого битрейта от 0,1 до 6.5 bpp (высоким коэффициентом сжатия).

| Гаолица 2. – Сравнение аналогичных систем сжатия по показателю PSNR [Дб] | | | | | | | | | | |
|--|----------|--------------|--------|---------|--------|-------|-------------|--|--|--|
| Image | Bit rate | Предлагаемое | Suzuki | Komatsu | Fukuma | Tran | Chokchaitam | | | |
| 512×512 | [bpp] | ДКП-ОДКП в | [8] | [7] | [5] | [6] | [3] | | | |
| | | режиме lossy | | | | | | | | |
| "Lena" | 0,25 | 28,79 | 31,86 | 31,83 | 31,40 | 29,03 | 31,80 | | | |
| | 0,50 | 35,78 | 35,56 | 34,38 | 34,41 | 32,25 | 35,40 | | | |
| | 1,00 | 40,53 | 39,12 | 36,68 | 38,70 | 35,52 | 38,82 | | | |
| "Barbara" | 0,25 | 25,12 | 26,95 | 26,93 | 26,94 | 23,70 | 26,69 | | | |
| | 0,50 | 32,42 | 30,68 | 30,65 | 30,67 | 27,14 | 30,32 | | | |
| | 1,00 | 39,05 | 36,03 | 35,88 | 35,97 | 31,18 | 35,73 | | | |

Таблица 2. – Сравнение аналогичных систем сжатия по показателю PSNR [дБ]

Как видно из таблицы 2, предлагаемая система компрессии (рисунок 1) на основе ДКП-ОДКП преобразователя, квантователя с оптимальным распределением бит по частотным субполосам и кодирования RLE+Huffman дает лучшие показатели производительности по PSNR на 0.5 bpp (сжатие 1:16) и 1 bpp (сжатие 1:8).

Таблица 3. – Восстановленное изображение "Baboon" при кодировании по схеме из рисунка 1



Заключение

1. Предложена архитектура универсального процессора вычисления 2D декоррелирующего преобразования для кодирования изображений по схеме L2L (2D ДКП-ОДКП), особенностью которой является параллельное выполнение прямого и обратного ДКП в цикле синхронизации процессора и сокращение аппаратных затрат по сравнению со стандартной архитектурой разделимого 2D декоррелирующего преобразования на основе ДКП в два раза.

2. Тестирование универсального процессора 2D ДКП-ОДКП вычисления 2D декоррелирующего преобразования изображений показало, что исходное изображение восстанавливается с точностью до бита, следовательно, преобразование 2D ДКП-ОДКП является обратимым «целое к целому» преобразованием (рисунок 5а) и соответствует необходимым условиям трансформационного кодирования цифрового изображения по схеме L2L.

3. В режиме кодирования цифровых изображений с потерями результаты сжатия 1:32, 1:16, 1:8 по объективному показателю PSNR сопоставимы с альтернативными преобразованиями (например, JPEG) и изображение восстанавливается без видимых артефактов «блочности» и «ореолов» (таблица 3), а для изображений с относительно сильными высокочастотными компонентами 2D ДКП-ОДКП преобразование имеет выше эффективность – от 1 до 3 дБ (таблица 2).

Литература

1. A High-Throughput and Area-Efficient Video Transform Core With a Time Division Strategy / Y.-H. Chen [et al.] // IEEE Trans. VLSI Syst. – 2014. – Vol. 22, – № 11. – P. 2268–2277.

2. Chen, Y. H. High throughput DA-based DCT with high accuracy error-compensated adder tree / Y. H. Chen, T. Y. Chang, C. Y. Li // IEEE Trans. VLSI Syst. – Apr. 2011. – Vol. 19, № 4. – P. 709–714.

3.Chokchaitam, S. A new unified 2D-DCT accelerator lossless/lossy image compression based on a new integer DCT / S. Chokchaitam, M. Iwahashi, S. Jitapunkul // IEICE Trans. Inf. Syst. – Feb. 2005. – Vol. E88-D, № 2. – P. 403_413.

4. Low-power and high-quality Cordic-based Loeffler DCT for signal processing / C. C. Sun [et al.] // IET Circuit, Devices & System. – December 2007. – Vol. 1. – P. 453–461.

5. Lossless 8-point fast discrete cosine transform using lossless Hadamard transform / S. Fukuma [et al.] // Tech. Rep. IEICE, DSP99-103. – October 1999. – P. 37–44.

6. Liang, J. Fast multiplierless approximations of the DCT with the lifting scheme / J. Liang, T. D. Tran // IEEE Transaction on Signal Processing. – Dec. 2001. –Vol. 49, № 12. – P. 3032–3044.

7. Komatsu, K. Reversible discrete cosine transform / K. Komatsu, K. Sezaki // Processing International Conference Acoustic, Speech, Signal Processing. – Seattle, WA. – May 1998. – P. 1769–1772.

8. Suzuki, T. Integer DCT Based on Direct-Lifting of DCT-IDCT for Lossless-to-Lossy Image Coding / T. Suzuki, M. Ikehara. // IEEE Transactions on image processing. – November 2010. – Vol. 19, № 11. – P. 2958–2965.

9.Tumeo, A. A pipelined fast 2D-DCT accelerator for FPGA-based SoCs/ A. Tumeo, M. Monchiero, G. Palermo, F. Ferrandi, and D. Sciuto // in Proc. IEEE Comput. SoC. Annu. Symp.VLSI., 2007, pp. 331-336.