

基于 N 点 DFT (FFT) 计算 2N 点 MDCT 的方法

起草：季文骢，版本：4

第一部分：概述

2N 点实序列的 $x_w(n)$ 的 2N 点 MDCT (Modified Discrete Cosine Transform) 的定义式如下：

$$X(k) = c \cdot \sum_{n=0}^{2N-1} x_w(n) \cos\left(\frac{\pi}{N} \cdot \left(n + \frac{1}{2} + \frac{N}{2}\right) \cdot \left(k + \frac{1}{2}\right)\right) \quad (0 \leq k < N)$$

其中 $x_w(n) = x(n)w(n)$, $x(n)$ 序列为时域采样序列 (输入序列), $w(n)$ 序列为窗序列, $X(k)$ 为输出序列, $x(n)$ 、 $w(n)$ 、 $x_w(n)$ 、 $X(k)$ 序列均为实序列, c 是任意的实常数, $0 \leq n < 2N$ 。

在实践中一般采用基于 2N 点 DFT (FFT) 的算法来计算 2N 点 MDCT^[1]。下面给出一种时间复杂度更低的基于 N 点 DFT (FFT) 的计算 MDCT 输出序列 $X(k)$ 的方法及其正确性证明。

另外, 文中所有的定义和推导过程都默认各种序列的自变量是整数, 因此对于序列的自变量, 本文仅给出其范围而不再强调其为整数这一事实。

第二部分：算法流程及正确性证明

将 $X(k)$ 展开：

$$X(k) = \sum_{n=0}^{2N-1} (c \cdot x_w(n)) \cos\left(\frac{\pi}{N} \left(n + \frac{1}{2}\right) \left(k + \frac{1}{2}\right) + \frac{\pi}{2} \left(k + \frac{1}{2}\right)\right)$$

定义 $\alpha(n, k) = \frac{\pi}{N} \left(n + \frac{1}{2}\right) \left(k + \frac{1}{2}\right)$, $\varphi(k) = \frac{\pi}{2} \left(k + \frac{1}{2}\right)$ ($0 \leq n < 2N$, $0 \leq k < N$), 那么：

$$\begin{aligned} X(k) &= \sum_{n=0}^{2N-1} (c \cdot x_w(n)) \cos(\alpha(n, k) + \varphi(k)) \\ &= \sum_{n=0}^{2N-1} (c \cdot x_w(n)) (\cos(\alpha(n, k)) \cos(\varphi(k)) - \sin(\alpha(n, k)) \sin(\varphi(k))) \\ &= \cos(\varphi(k)) \overbrace{\sum_{n=0}^{2N-1} (c \cdot x_w(n)) \cos(\alpha(n, k))}^{T_1(k)} - \sin(\varphi(k)) \overbrace{\sum_{n=0}^{2N-1} (c \cdot x_w(n)) \sin(\alpha(n, k))}^{T_2(k)} \end{aligned}$$

定义序列 $T_1(k)$ 、 $T_2(k)$ ($0 \leq k < N$):

$$\begin{aligned} T_1(k) &= \sum_{n=0}^{2N-1} (c \cdot x_w(n)) \cos(\alpha(n, k)) \\ T_2(k) &= \sum_{n=0}^{2N-1} (c \cdot x_w(n)) \sin(\alpha(n, k)) \end{aligned}$$

显然有 $X(k) = \cos(\varphi(k)) T_1(k) - \sin(\varphi(k)) T_2(k)$, 继续展开 $T_1(k)$ 、 $T_2(k)$:

$$\begin{aligned}
e^{j\alpha(n,k)} &= \cos(\alpha(n,k)) + j \cdot \sin(\alpha(n,k)) \\
e^{-j\alpha(n,k)} &= \cos(\alpha(n,k)) - j \cdot \sin(\alpha(n,k)) \\
T_1(k) &= \sum_{n=0}^{2N-1} (c \cdot x_w(n)) \frac{e^{j\alpha(n,k)} + e^{-j\alpha(n,k)}}{2} \\
&= \frac{1}{2} \left(\overbrace{\sum_{n=0}^{2N-1} (c \cdot x_w(n)) e^{j\alpha(n,k)}}^{A^*(k)} + \overbrace{\sum_{n=0}^{2N-1} (c \cdot x_w(n)) e^{-j\alpha(n,k)}}^{A(k)} \right) \\
T_2(k) &= \sum_{n=0}^{2N-1} (c \cdot x_w(n)) \frac{e^{j\alpha(n,k)} - e^{-j\alpha(n,k)}}{2j} \\
&= \frac{1}{2j} \left(\overbrace{\sum_{n=0}^{2N-1} (c \cdot x_w(n)) e^{j\alpha(n,k)}}^{A^*(k)} - \overbrace{\sum_{n=0}^{2N-1} (c \cdot x_w(n)) e^{-j\alpha(n,k)}}^{A(k)} \right)
\end{aligned}$$

定义序列 $A(k)$ 及其共轭序列 $A^*(k)$ ($0 \leq k < N$):

$$\begin{aligned}
A(k) &= \sum_{n=0}^{2N-1} (c \cdot x_w(n)) e^{-j\alpha(n,k)} \\
A^*(k) &= (A(k))^* = \sum_{n=0}^{2N-1} (c \cdot x_w(n)) e^{j\alpha(n,k)}
\end{aligned}$$

于是可用 $T_1(k)$ 、 $T_2(k)$ 就可以用序列 $A(k)$ 及共轭序列 $A^*(k)$ 来表示:

$$\begin{aligned}
T_1(k) &= \frac{1}{2} (A^*(k) + A(k)) \\
T_2(k) &= \frac{1}{2j} (A^*(k) - A(k))
\end{aligned}$$

定义序列 $m(n)$ 及其共轭序列 $m^*(n)$ ($0 \leq n < N$):

$$\begin{aligned}
m(n) &= \frac{1}{2} (c \cdot x_w(2n) + j \cdot c \cdot x_w(2n+1)) e^{-j\frac{\pi}{N}n} \\
m^*(n) &= (m(n))^* = \frac{1}{2} (c \cdot x_w(2n) - j \cdot c \cdot x_w(2n+1)) e^{j\frac{\pi}{N}n}
\end{aligned}$$

于是则有:

$$\begin{aligned}
m(n) + m^*(n) e^{-j\frac{2\pi}{N}n} &= c \cdot x_w(2n) \cdot e^{-j\frac{\pi}{N}n} \\
m(n) - m^*(n) e^{-j\frac{2\pi}{N}n} &= j \cdot c \cdot x_w(2n+1) \cdot e^{-j\frac{\pi}{N}n}
\end{aligned}$$

对序列 $m(n)$ 进行 N 点 DFT, 得到序列 $M(k)$ 及其共轭序列 $M^*(k)$ (其中 $0 \leq k < N$):

$$M(k) = \sum_{n=0}^{N-1} m(n) e^{-j\frac{2\pi}{N}kn}$$

$$M^*(k) = (M(k))^* = \sum_{n=0}^{N-1} m^*(n) e^{j\frac{2\pi}{N}kn}$$

将 $N - k - 1$ 作为自变量代入 $M^*(k)$:

$$M^*(N - k - 1) = \sum_{n=0}^{N-1} m^*(n) e^{j\frac{2\pi}{N}(N-k-1)n} = \sum_{n=0}^{N-1} \left(m^*(n) e^{-j\frac{2\pi}{N}n} \right) e^{-j\frac{2\pi}{N}kn}$$

那么就有:

$$\begin{aligned} M(k) + M^*(N - k - 1) &= \sum_{n=0}^{N-1} m(n) e^{-j\frac{2\pi}{N}kn} + \sum_{n=0}^{N-1} \left(m^*(n) e^{-j\frac{2\pi}{N}n} \right) e^{-j\frac{2\pi}{N}kn} \\ &= \sum_{n=0}^{N-1} \left(m(n) + m^*(n) e^{-j\frac{2\pi}{N}n} \right) e^{-j\frac{2\pi}{N}kn} = \sum_{n=0}^{N-1} \left(c \cdot x_w(2n) \cdot e^{-j\frac{\pi}{N}n} \right) e^{-j\frac{2\pi}{N}kn} \\ M(k) - M^*(N - k - 1) &= \sum_{n=0}^{N-1} m(n) e^{-j\frac{2\pi}{N}kn} - \sum_{n=0}^{N-1} \left(m^*(n) e^{-j\frac{2\pi}{N}n} \right) e^{-j\frac{2\pi}{N}kn} \\ &= \sum_{n=0}^{N-1} \left(m(n) - m^*(n) e^{-j\frac{2\pi}{N}n} \right) e^{-j\frac{2\pi}{N}kn} = j \cdot \sum_{n=0}^{N-1} \left(c \cdot x_w(2n+1) \cdot e^{-j\frac{\pi}{N}n} \right) e^{-j\frac{2\pi}{N}kn} \end{aligned}$$

继续对 $A(k)$ 进行展开 (按自变量 k 的奇偶性进行分解)

$$\begin{aligned} A(k) &= \sum_{n=0}^{2N-1} \left(c \cdot x_w(n) \right) e^{-j\frac{\pi}{N}(n+\frac{1}{2})(k+\frac{1}{2})} \\ &= e^{-j\frac{\pi}{2N}(k+\frac{1}{2})} \cdot \sum_{n=0}^{2N-1} \left(c \cdot x_w(n) \cdot e^{-j\frac{\pi}{2N}n} \right) e^{-j\frac{\pi}{N}kn} \\ &= e^{-j\frac{\pi}{2N}(k+\frac{1}{2})} (A_{\text{even}}(k) + A_{\text{odd}}(k)) \\ A_{\text{even}}(k) &= \sum_{n=0}^{N-1} \left(c \cdot x_w(2n) \cdot e^{-j\frac{\pi}{2N}(2n)} \right) e^{-j\frac{\pi}{N}k(2n)} \\ &= \sum_{n=0}^{N-1} \left(c \cdot x_w(2n) \cdot e^{-j\frac{\pi}{N}n} \right) e^{-j\frac{2\pi}{N}kn} \\ &= M(k) + M^*(N - k - 1) \\ A_{\text{odd}}(k) &= \sum_{n=0}^{N-1} \left(c \cdot x_w(2n+1) \cdot e^{-j\frac{\pi}{2N}(2n+1)} \right) e^{-j\frac{\pi}{N}k(2n+1)} \\ &= \sum_{n=0}^{N-1} \left(c \cdot x_w(2n+1) \cdot e^{-j\frac{\pi}{N}n} e^{-j\frac{\pi}{2N}} \right) e^{-j\frac{2\pi}{N}kn} e^{-j\frac{\pi}{N}k} \\ &= e^{-j(\frac{\pi}{2N}+\frac{\pi}{N}k)} \cdot \sum_{n=0}^{N-1} \left(c \cdot x_w(2n+1) \cdot e^{-j\frac{\pi}{N}n} \right) e^{-j\frac{2\pi}{N}kn} \end{aligned}$$

$$= \frac{e^{-j\frac{\pi}{N}(k+\frac{1}{2})}}{j} (M(k) - M^*(N-k-1))$$

$$= e^{-j\frac{\pi}{N}(k+\frac{1}{2}+\frac{N}{2})} (M(k) - M^*(N-k-1))$$

到此为止，对于 $0 \leq k < N$ ，所有的 $A(k)$ 都被求出，由此便可推出 $T_1(k)$ 、 $T_2(k)$ 序列并得到最终结果 $X(k)$ ：

$$T_1(k) = \frac{1}{2} (A^*(k) + A(k)) = \text{Re}\{A(k)\}$$

$$T_2(k) = \frac{1}{2j} (A^*(k) - A(k)) = -\text{Im}\{A(k)\}$$

$$X(k) = \cos(\varphi(k)) T_1(k) - \sin(\varphi(k)) T_2(k) = \cos(\varphi(k)) \text{Re}\{A(k)\} + \sin(\varphi(k)) \text{Im}\{A(k)\}$$

此外，考察序列 $m(n)$ 的一个性质：

$$m(n) = \frac{1}{2} (c \cdot x_w(2n) + j \cdot c \cdot x_w(2n+1)) e^{-j\frac{\pi}{N}n}$$

$$= x(2n) \cdot \overbrace{\frac{c}{2} w(2n) e^{-j\frac{\pi}{N}n}}^{\rho_{\text{even}}(n)} + x(2n+1) \cdot \overbrace{j \frac{c}{2} w(2n+1) e^{-j\frac{\pi}{N}n}}^{\rho_{\text{odd}}(n)}$$

$$= x(2n) \rho_{\text{even}}(n) + x(2n+1) \rho_{\text{odd}}(n)$$

$$\rho_{\text{even}}(n) = \frac{c}{2} w(2n) e^{-j\frac{\pi}{N}n}$$

$$\rho_{\text{odd}}(n) = j \frac{c}{2} w(2n+1) e^{-j\frac{\pi}{N}n} = \frac{c}{2} w(2n+1) e^{-j(\frac{\pi}{N}n - \frac{\pi}{2})}$$

如此便可得结论：窗序列 $w(n)$ 和实常数 c 是恒定不变的（不论时域采样序列 $x(n)$ 为何值），那么只需预先计算出 $0 \leq n < N$ 时所有的 $\rho_{\text{even}}(n)$ 和 $\rho_{\text{odd}}(n)$ 的值，在计算 $m(n)$ 的值的时候就不再需要考虑 $w(2n)$ 、 $w(2n+1)$ 以及 c 的值，这样每处理一组时域采样序列 $x(n)$ ，都能够节省 N 次对 c 的乘法运算和 $2N$ 次对 $w(n)$ 的乘法运算。

第三部分：总结

最后总结基于 N 点 DFT 计算序列 $X(k)$ 的值的流程（DFT 过程可采用 FFT 来实现）：

第一步：构造序列 $m(n)$ ($0 \leq n < N$)；

第二步：计算 $m(n)$ 的 N 点 DFT，得到序列 $M(k)$ ($0 \leq k < N$)；

第三步：计算 $A_{\text{even}}(k)$ 和 $A_{\text{odd}}(k)$ 的值，构造序列 $A(k)$ ($0 \leq k < N$)；

第四步：利用序列 $A(k)$ 构造序列 $X(k)$ ($0 \leq k < N$)。

算法伪代码如下（输入为时域采样序列 $x[]$ 、窗序列 $w[]$ 、实常数 c ，输出为序列 $X[]$ ）：

```
// rho_even[0...N-1], rho_odd[0...N-1]:
for (n = 0; n < N; ++n) {
    rho_even[n] = 0.5c * w[2n] * pow(E, -1j * PI * n / N);
    rho_odd[n] = 0.5c * w[2n+1] * pow(E, -1j * (PI * n / N - PI / 2));
}

// m[0...N-1]:
for (n = 0; n < N; ++n) {
    m[n] = x[2n] * rho_even[n] + x[2n+1] * rho_odd[n];
}

// M[0...N-1]:
M = DFT(m)

// A[0...N-1]:
```

```
for (k = 0; k < N; ++k) {
    A_even = M[k] + M[N - k - 1].conjugate();
    A_odd = (M[k] - M[N - k - 1].conjugate()) * pow(E, -1j * PI * (k + 0.5 + 0.5N) / N);
    A[k] = pow(E, -1j * PI * (k + 0.5) / 2N) * (A_even + A_odd)
}

// X[0...N - 1]:
for (k = 0; k < N; ++k) {
    phi = (k + 0.5) * PI / 2;
    X[k] = cos(phi) * re(A[k]) + sin(phi) * im(A[k]);
}
}
```

不难注意到 $X[k]$ 的值仅依赖于 $A[k]$ 的值，因此 $A[]$ 实际上是不必需的，完全可以把上面的伪代码的后半部分简化（这样也省去了一次长度为 N 的遍历）：

```
...
// X[0...N - 1]:
for (k = 0; k < N; ++k) {
    phi = (k + 0.5) * PI / 2;
    A_even = M[k] + M[N - k - 1].conjugate();
    A_odd = (M[k] - M[N - k - 1].conjugate()) * pow(E, -1j * PI * (k + 0.5 + 0.5N) / N);
    u = pow(E, -1j * PI * (k + 0.5) / 2N) * (A_even + A_odd)
    X[k] = cos(phi) * re(u) + sin(phi) * im(u);
}
}
```

附录 1: DFT/IDFT 的定义

由于在不同的文献对于 DFT/IDFT 的定义可能有所不同，为了避免混淆，特在此列出在本文中所用的 DFT/IDFT 定义。

N 点复序列 $f(n)$ ($0 \leq n < N$) 的 N 点 DFT 的定义为：

$$F(k) = \text{DFT}\{f(n)\}(k) = \sum_{n=0}^{N-1} f(n)e^{-j\frac{2\pi}{N}kn}$$

N 点复序列 $F(k)$ ($0 \leq k < N$) 的 N 点 IDFT 的定义为：

$$f(n) = \text{IDFT}\{F(k)\}(n) = \frac{1}{N} \sum_{k=0}^{N-1} F(k)e^{j\frac{2\pi}{N}kn}$$

附录 2: 与专利 WO2001033411 的关系

本文所述算法的总体思路借鉴了专利 WO2001033411^[2]，但算法主要流程的计算式与该专利的权利要求（Claim）部分并不相同，因此使用本文所述的算法理论上不会构成对该专利的应用。

参考文献

编号	引用文献	DOI/URL
1	Bosi, M. and Goldberg, R.E. 2003. Introduction to Digital Audio Coding and Standards. Springer US.	10.1007/978-1-4615-0327-9
2	WO/2001/033411, Fast Modified Discrete Cosine Transform Method	WO2001033411