

第5章 対称アルゴリズム

入力データの実数性や対称性を用いて、計算量を減らすことができる。一つの方法は、それによる出力データの対称性を利用し、再帰計算の各段階で計算量を減らすことである。もう一つの方法は、入力・出力に変換を加え、少ない項数の複素DFTで計算する方法である。ここでは、後者を取り上げる。複素DFTの計算には、Cooley-TukeyのFFTを用い、項数 n は2の中とする。

◎部分ベクトル，部分行列のセミコロン記法

△ ベクトル $\mathbf{x} = (x_0, x_1, \dots, x_{n-1})^T \in \mathbb{R}^n$ に対して， $\mathbf{x}_{p:h;k} := (x_p, x_{p+h}, \dots, x_{p+(k-1)h})^T \in \mathbb{R}^k$.

ここで， p は初項， h はステップ， k は次元を表す。特にステップ $h=1$ のときはそれを省略して，

$\mathbf{x}_{p;k} := (x_p, x_{p+1}, \dots, x_{p+(k-1)})^T \in \mathbb{R}^k$ と書くことがある。

同じく，行列についても，

△ 行列 $A = (a_{i,j}) \in \mathbb{R}^{m \times n}$ に対して， $A_{p;s;k;q;t;l} := (a_{p+is, q+jt})_{0 \leq i < k, 0 \leq j < l} \in \mathbb{R}^{k \times l}$.

5. 1 実FFT

$\mathbf{f} = (f_0, f_1, \dots, f_{n-1})^T \in \mathbb{C}^n$ のDFT， $\mathbf{c} = (c_0, c_1, \dots, c_{n-1})^T = W_n \mathbf{f}$ は

$$c_k = \sum_{l=0}^{n-1} \omega_n^{kl} f_l \quad (0 \leq k < n), \omega_n = \exp\left(-\frac{2\pi i}{n}\right) \quad (1.1)$$

で与えられる。ベクトル \mathbf{f}, \mathbf{c} の要素を周期 n で

$$f_{jn+k} = f_k, \quad c_{jn+k} = c_k \quad (-\infty < j < \infty, 0 \leq k < n) \quad (1.2)$$

と拡張する。これにより，

$$c_k = \sum_{l=j}^{n+j-1} \omega_n^{kl} f_l \quad (-\infty < k, j < \infty) \quad (1.3)$$

となることは，1章で示した。

入力 \mathbf{f} が実ならそのデータ量は実質的に半分となる。このとき，出力 \mathbf{c} の要素は共役対称

$$c_{n-k} = \bar{c}_k \quad (1.4)$$

となる。 $n = 2n', c_k = (a_k - ib_k)/2$ とすると，

$$c_0 = \frac{a_0}{2}, c_{n'} = \frac{a_{n'}}{2}, c_k = \frac{a_k - ib_k}{2}, c_{n-k} = \frac{a_k + ib_k}{2} \quad (0 < k < n') \quad (1.5)$$

で、出力 \mathbf{c} も n 個の実データ $a_k (0 \leq k \leq n'), b_k (0 < k < n')$ で記述される。したがって、その部分ベクトル $\mathbf{c}_{0;n'+1}$ が計算されれば十分である。

◎偶奇分け・高低分け

$n = 2n'$ 項DFTに対するCooley-Tukey算法は、

$$\begin{aligned} c_k &= \sum_{l=0}^{n-1} \omega_n^{kl} f_l = \sum_{l=0}^{n'-1} \omega_n^{k(2l)} f_{2l} + \sum_{l=0}^{n'-1} \omega_n^{k(2l+1)} f_{2l+1} \\ &= \sum_{l=0}^{n'-1} \omega_{n'}^{kl} f_{2l} + \omega_n^k \sum_{l=0}^{n'-1} \omega_{n'}^{kl} f_{2l+1} = c_k^{(0)} + \omega_n^k c_k^{(1)} \end{aligned} \quad (1.6)$$

である。ここで、

$$\begin{aligned} \mathbf{c}^{(0)} &= (c_0^{(0)}, c_1^{(0)}, \dots, c_{n'-1}^{(0)})^T = W_{n'} \mathbf{f}_{0;2;n'}, \\ \mathbf{c}^{(1)} &= (c_0^{(1)}, c_1^{(1)}, \dots, c_{n'-1}^{(1)})^T = W_{n'} \mathbf{f}_{1;2;n'} \end{aligned} \quad (1.7)$$

は周期 n' であるから、

$$\check{\mathbf{c}}^{(0)} = \begin{pmatrix} \mathbf{c}^{(0)} \\ c_0^{(0)} \end{pmatrix}, \quad \check{\mathbf{c}}^{(1)} = \begin{pmatrix} \mathbf{c}^{(1)} \\ c_0^{(1)} \end{pmatrix} \quad (1.8)$$

とすると、式(1.6)より、 $\mathbf{c}_{0;n'+1}$ は

$$\begin{aligned} \mathbf{c}_{0;n'+1} &= \check{\mathbf{c}}^{(0)} + \Omega_n^{n'} \check{\mathbf{c}}^{(1)}, \\ \Omega_n^{n'} &= \text{diag}(1, \omega_n, \omega_n^2, \dots, \omega_n^{n'}) = \text{diag}(1, \omega_n, \omega_n^2, \dots, \omega_n^{n'-1}, -1) \end{aligned} \quad (1.9)$$

で計算できる。

◎混合計算と再生

入力 \mathbf{f} は実数であるから、 $\mathbf{c}^{(0)}, \mathbf{c}^{(1)}$ も共役対称：

$$c_{n'-k}^{(0)} = \overline{c_k^{(0)}}, \quad c_{n'-k}^{(1)} = \overline{c_k^{(1)}}$$

である。ゆえに、 $\mathbf{c}^{(0)}, \mathbf{c}^{(1)}$ の混合計算

$$\mathbf{d} = (d_0, \dots, d_{n'-1})^T = W_{n'} (\mathbf{f}_{0;2;n'} + i\mathbf{f}_{1;2;n'}) = \mathbf{c}^{(0)} + i\mathbf{c}^{(1)} \quad (1.10)$$

から、 $\mathbf{c}^{(0)}, \mathbf{c}^{(1)}$ が次のようにして再生される。

$$\begin{aligned} \mathbf{c}^{(0)} &= \frac{1}{2}(\mathbf{d} + \overline{\mathbf{d}_{n';-1;n'}}), \\ \mathbf{c}^{(1)} &= \frac{1}{2i}(\mathbf{d} - \overline{\mathbf{d}_{n';-1;n'}}). \end{aligned} \quad (1.11)$$

なぜなら、

$$d_k = c_k^{(0)} + ic_k^{(1)},$$

$$\overline{d_{n'-k}} = \overline{c_{n'-k}^{(0)} - ic_{n'-k}^{(1)}} = c_k^{(0)} - ic_k^{(1)}$$

を $c_k^{(0)}, c_k^{(1)}$ について解いて,

$$c_k^{(0)} = \frac{1}{2}(d_k + \overline{d_{n'-k}}),$$

$$c_k^{(1)} = \frac{1}{2i}(d_k - \overline{d_{n'-k}}).$$

だからである.

◎アルゴリズム

式(1.10), (1.11), (1.9)をまとめて, f から $\mathbf{c}_{0;n'+1}$ を計算する実FFTの算法を得る.

< n 項実FFT >

1. n' 項複素FFT : $\mathbf{d} = (d_0, \dots, d_{n'-1})^T = W_{n'}(\mathbf{f}_{0;2;n'} + i\mathbf{f}_{1;2;n'})$
2. $\mathbf{c}^{(0)}, \mathbf{c}^{(1)}$ の再生 : $\mathbf{c}^{(0)} = \frac{1}{2}(\mathbf{d} + \overline{\mathbf{d}_{n';-1;n'}}), \mathbf{c}^{(1)} = \frac{1}{2i}(\mathbf{d} - \overline{\mathbf{d}_{n';-1;n'}}).$
3. 合成 : $\mathbf{c}_{0;n'+1} = \tilde{\mathbf{c}}^{(0)} + \Omega_n^{n'} \tilde{\mathbf{c}}^{(1)}.$

◎計算量

n 項複素FFTの乗算数を $Cn \log_2 n + O(n)$ とすれば, n 項実FFTの乗算数は

$$Cn' \log_2 n' + O(n) = \frac{C}{2} n \log_2 n + O(n) \quad (1.12)$$

で元の計算量の約半分である.

5. 2 実半対称FFT

実入力が半対称 $f_{-l} = f_{l-1}$ ($-\infty < l < \infty$) のとき, 式(1.7)より,

$$c_k^{(1)} = \sum_{l=0}^{n'-1} \omega_{n'}^{kl} f_{2l+1} = \sum_{l=0}^{n'-1} \omega_{n'}^{kl} f_{-2l-2} = \omega_{n'}^{-k} \sum_{l=0}^{n'-1} \omega_{n'}^{k(l+1)} f_{-2(l+1)}$$

$$= \omega_{n'}^{-k} \overline{\sum_{l=0}^{n'-1} \omega_{n'}^{-k(l+1)} f_{-2(l+1)}} = \overline{\omega_{n'}^k c_k^{(0)}}.$$

すなわち, n' 項実FFTで $\mathbf{c}^{(0)}$ のみを計算しておけば, $\mathbf{c}^{(1)}$ は

$$\mathbf{c}^{(1)} = \overline{\Omega_{n'}^{n'-1} \mathbf{c}^{(0)}},$$

$$\Omega_{n'}^{n'-1} = \text{diag}(1, \omega_{n'}, \omega_{n'}^2, \dots, \omega_{n'}^{n'-1})$$

で得られる. $c_{n'}^{(0)} = \sum_{l=0}^{n'-1} f_{2l} \in \mathbb{R}$ より, $c_{n'}^{(1)} = \overline{\omega_{n'}^{n'} c_{n'}^{(0)}} = c_{n'}^{(0)}$ ゆえ, 式(1.9)より, $c_{n'} = c_{n'}^{(0)} - c_{n'}^{(1)} = 0$ であることに注意する. 以上より次のアルゴリズムを得る.

< n 項実半対称FFT > (n' 項実FFTを1回用いる)

1. n' 項実FFT : $\mathbf{c}^{(0)} = W_{n'} \mathbf{f}_{0;2;n'}$.
2. $\mathbf{c}^{(1)}$ の構成 : $\mathbf{c}^{(1)} = \overline{\Omega_{n'}^{n'-1} \mathbf{c}^{(0)}}$.
3. 合成 : $\mathbf{c}_{0;n'+1} = \begin{pmatrix} \mathbf{c}^{(0)} + \Omega_n^{n'-1} \mathbf{c}^{(1)} \\ 0 \end{pmatrix}$.

総乗算数は n 項実DFT(1.12)からさらに半減して,

$$\frac{C}{4} n \log_2 n + O(n) \quad (2.1)$$

となる.

5. 3 実対称FFT (台形則高速cosine変換)

実入力 $\mathbf{f} = (f_0, f_1, \dots, f_{n-1})^T \in \mathbf{R}^n$ が対称 $f_{-l} = f_l$ ($-\infty < l < \infty$) のとき, 出力 $\mathbf{c} = (c_0, c_1, \dots, c_{n-1})^T = W_n \mathbf{f}$ もまた実かつ対称 $c_{-k} = c_k$ ($-\infty < k < \infty$) であることは1章で示した. 虚部(=0)を計算する必要はなく計算量は n 項実DFT(1.12)からさらに半減することが期待できる.

◎再帰的計算法

対称性より,

$$\begin{aligned} f_{2(-l)} &= f_{2l}, \\ f_{2(-l)+1} &= f_{2l-1} = f_{2(l-1)+1} \end{aligned}$$

ゆえ, $\mathbf{f}_{0;2;n'}$ は対称, $\mathbf{f}_{1;2;n'}$ は半対称である. したがって, 式(1.7)の $\mathbf{c}^{(0)}$ は n' 項実対称DFT, $\mathbf{c}^{(1)}$ は n' 項実半対称DFTである. これらを, 式(1.9)で合成すれば, 求める \mathbf{c} が得られる. すなわち,

$$n \text{ 項実対称DFT} = \frac{n}{2} \text{ 項実対称DFT} + \frac{n}{2} \text{ 項実半対称DFT} + \text{合成(1.9)} \quad (3.1)$$

という図式となる. これを $n/2$ 項実対称DFTに再帰的に用いて実対称FFTを得る.

◎計算量

[主張3.1] n 項実半対称FFTの乗算数を

$$\mu_n^{(1)} \leq \frac{C}{4} n \log_2 n + Dn$$

式(1.9)の合成に要する乗算数を

$$\mu_n^{(2)} \leq Bn$$

とすると、式(3.1)を再帰的に用いた n 項実対称DFTの乗算数

$$\mu_n \leq \frac{C}{4} n \log_2 n + (D+2B)n \quad (3.2)$$

である。

(証明) 1項DFT $c_0 = f_0$ は計算を要しない。 $n = 2^m$ 項実対称DFTを計算するには、 $2, 4, \dots, 2^{m-1}$ 項実半対称FFT

と、 $2, 4, \dots, 2^m$ 項の合成である。ゆえに、

$$\begin{aligned} \mu_n &\leq \sum_{l=1}^{m-1} \left(\frac{C}{4} 2^l l + D2^l \right) + \sum_{l=1}^m B2^l \leq \frac{C}{4} (2^m m - 2^{m+1} + 2) + Dn + 2Bn \\ &\leq \frac{C}{4} n \log_2 n + (D+2B)n \end{aligned}$$

となる。 //

5. 4 実半歪対称FFT

実入力が半歪対称 $f_l = -f_{l-1}$ ($-\infty < l < \infty$) のとき、式(1.7)より、

$$\begin{aligned} c_k^{(1)} &= \sum_{l=0}^{n'-1} \omega_{n'}^{kl} f_{2l+1} = - \sum_{l=0}^{n'-1} \omega_{n'}^{kl} f_{-2l-2} = -\omega_{n'}^{-k} \sum_{l=0}^{n'-1} \omega_{n'}^{k(l+1)} f_{-2(l+1)} \\ &= -\omega_{n'}^{-k} \overline{\sum_{l=0}^{n'-1} \omega_{n'}^{-k(l+1)} f_{-2(l+1)}} = -\overline{\omega_{n'}^k c_k^{(0)}} \end{aligned}$$

すなわち、 n' 項実FFTで $\mathbf{c}^{(0)}$ のみを計算しておけば、 $\mathbf{c}^{(1)}$ は

$$\mathbf{c}^{(1)} = -\overline{\Omega_{n'}^{n'-1} \mathbf{c}^{(0)}}$$

で得られる。 $c_{n'}^{(0)} = \sum_{l=0}^{n'-1} f_{2l} \in \mathbb{R}$ より、 $c_{n'}^{(1)} = -\overline{\omega_{n'}^{n'} c_{n'}^{(0)}} = -c_{n'}^{(0)}$ ゆえ、式(1.9)より、 $c_{n'} = c_{n'}^{(0)} - c_{n'}^{(1)} = 2c_{n'}^{(0)}$ である

ことに注意する。以上より次のアルゴリズムを得る。以上より次のアルゴリズムを得る。

< n 項実半歪対称FFT > (n' 項実FFTを1回用いる)

1. n' 項実FFT : $\mathbf{c}^{(0)} = W_{n'} \mathbf{f}_{0;2;n'}$.

2. $\mathbf{c}^{(1)}$ の構成 : $\mathbf{c}^{(1)} = -\overline{\Omega_{n'}^{n'-1} \mathbf{c}^{(0)}}$.

3. 合成 : $\mathbf{c}_{0;n'+1} = \begin{pmatrix} \mathbf{c}^{(0)} + \Omega_{n'}^{n'-1} \mathbf{c}^{(1)} \\ 2c_{n'}^{(0)} \end{pmatrix}$.

総乗算数は項実DFT(1.12)からさらに半減して、

$$\frac{C}{4}n \log_2 n + O(n) \quad (4.1)$$

となる.

5. 5 実歪対称FFT (台形則高速sine変換)

入力 $\mathbf{f} = (f_0, f_1, \dots, f_{n-1})^T \in \mathbf{R}^n$ が歪対称 $f_{-l} = -f_l$ ($-\infty < l < \infty$) のとき, 出力 $\mathbf{c} = (c_0, c_1, \dots, c_{n-1})^T = W_n \mathbf{f}$ は純虚数で歪対称 $c_{-k} = -c_k$ ($-\infty < k < \infty$) であることは1章で述べた. 実部を計算する必要はなく計算量は項実DFT(1.12)からさらに半減することが期待できる.

◎再帰的計算法

歪対称性より,

$$\begin{aligned} f_{2(-l)} &= -f_{2l}, \\ f_{2(-l)+1} &= -f_{2l-1} = f_{2(l-1)+1} \end{aligned}$$

ゆえ, $\mathbf{f}_{0;2;n'}$ は歪対称, は半歪対称である. したがって, 式(1.7)のは n' 項実歪対称DFT, は n' 項実半歪対称DFTである. これらを, 式(1.9)で合成すれば, 求めるが得られる. すなわち,

$$\text{項実歪対称DFT} = \frac{n}{2} \text{項実歪対称DFT} + \frac{n}{2} \text{項実半歪対称DFT} + \text{合成(1.9)} \quad (5.1)$$

という図式となる. これを $n/2$ 項実歪対称DFTに再帰的に用いて実歪対称FFTを得る.

◎計算量

[主張4.1] 項実半歪対称FFTの乗算数を

$$\mu_n^{(1)} \leq \frac{C}{4}n \log_2 n + Dn$$

式(1.9)の合成に要する乗算数を

$$\mu_n^{(2)} \leq Bn$$

とすると, 式(5.1)を再帰的に用いた項実歪対称DFTの乗算数

$$\mu_n \leq \frac{C}{4}n \log_2 n + (D+2B)n \quad (5.2)$$

である.

(証明) 主張3.1の証明と同じ. //