

FFTルーチンの概略と使い方

大浦拓哉

京都大学数理解析研究所

目次

FFT の概略

1. FFT の大雑把な分類
2. 素因数 FFT と Split-Radix FFT
3. 演算量削減法

FFT の使い方

FFTの概略

離散 Fourier 変換 (DFT) : $\{a_0, a_1, \dots, a_{N-1}\} \rightarrow \{A_0, A_1, \dots, A_{N-1}\}$

$$A_k = \sum_{j=0}^{N-1} a_j W_N^{jk}, \quad W_N = e^{-2\pi i/N}$$

FFT アルゴリズム : DFT を高速に計算する方法で , DFT をより小さな DFT に分解することで成り立つ .

DFTの分解

DFT :

$$A_k = \sum_{j=0}^{N-1} a_j W_N^{jk}, \quad W_N = e^{-2\pi i/N}$$

仮定 : $N = N_1 N_2$ と因数分解できる

$$j_1 = 0, 1, 2, \dots, N_1 - 1, \quad j_2 = 0, 1, 2, \dots, N_2 - 1$$

写像の定義 : j_1, j_2 から j への写像 :

$$j \equiv (J_1 j_1 + J_2 j_2) \pmod{N}$$

添字の分解

写像：

$$j \equiv (J_1 j_1 + J_2 j_2) \pmod{N}$$

が 1 対 1 となるための必要十分条件：

- N_1 と N_2 が互いに素の場合：

$$J_1 = pN_2, \quad J_2 = qN_1$$

の少なくとも一方が満たされかつ

$$\gcd(J_1, N_1) = \gcd(J_2, N_2) = 1$$

- N_1 と N_2 が互いに素でない場合：

$$J_1 = pN_2 \text{ かつ } J_2 \neq qN_1 \text{ かつ} \\ \gcd(p, N_1) = \gcd(J_2, N_2) = 1$$

または

$$J_1 \neq pN_2 \text{ かつ } J_2 = qN_1 \text{ かつ} \\ \gcd(J_1, N_1) = \gcd(q, N_2) = 1$$

FFTの分解の種類

$$A_k = \sum_{j=0}^{N-1} a_j W_N^{jk}$$

$$\Downarrow j \equiv (J_1 j_1 + J_2 j_2) \pmod{N}, \quad k \equiv (K_1 k_1 + K_2 k_2) \pmod{N}$$

$$A_{K_1 k_1 + K_2 k_2} = \sum_{j_2=0}^{N_2-1} \sum_{j_1=0}^{N_1-1} a_{J_1 j_1 + J_2 j_2} W_N^{J_1 K_1 j_1 k_1} W_N^{J_1 K_2 j_1 k_2} W_N^{J_2 K_1 j_2 k_1} W_N^{J_2 K_2 j_2 k_2}$$

分解のための十分条件:

$$J_1 K_2 \equiv 0 \pmod{N} \text{ または } J_2 K_1 \equiv 0 \pmod{N}$$

FFTの分解の種類

分解のための十分条件:

$$J_1 K_2 \equiv 0 \pmod{N} \text{ または } J_2 K_1 \equiv 0 \pmod{N}$$

これを満たす二種類の分解:

- N_1 と N_2 が互いに素の場合 (素因数型)

$$J_1 = N_2, J_2 = N_1, K_1 = N_2, K_2 = N_1$$

- N_1 と N_2 が任意の場合 (Cooley-Tukey型)

$$J_1 = N_2, J_2 = 1, K_1 = 1, K_2 = N_1$$

または

$$J_1 = 1, J_2 = N_1, K_1 = N_2, K_2 = 1$$

素因数型FFT

分解 1 :

$$A_{N_1 k_2 + N_2 k_1} = \sum_{j_1=0}^{N_1-1} \sum_{j_2=0}^{N_2-1} a_{N_1 j_2 + N_2 j_1} W_{N_1}^{N_2 j_1 k_1} W_{N_2}^{N_1 j_2 k_2}$$

$$\Downarrow 1 \equiv N_1 t_1 + N_2 t_2 \pmod{N}$$

分解 2 :

$$A_{N_1 t_1 k_2 + N_2 t_2 k_1} = \sum_{j_1=0}^{N_1-1} \sum_{j_2=0}^{N_2-1} a_{N_1 j_2 + N_2 j_1} W_{N_1}^{j_1 k_1} W_{N_2}^{j_2 k_2}$$

分解 3 :

$$A_{N_1 t_1 k_2 + N_2 t_2 k_1} = \sum_{j_1=0}^{N_1-1} \sum_{j_2=0}^{N_2-1} a_{N_1 t_1 j_2 + N_2 t_2 j_1} W_{N_1}^{t_2 j_1 k_1} W_{N_2}^{t_1 j_2 k_2}$$

素因数FFT (PFA)

仮定：

$$N = N_1 N_2 N_3 \cdots N_p$$

と小さな N_i に分解できる

素因数FFT：多次元DFT

$$A_{k_1, \dots, k_p} = \sum_{j_1=0}^{N_1-1} \cdots \sum_{j_p=0}^{N_p-1} a_{j_1, \dots, j_p} W_{N_1}^{j_1 k_1} \cdots W_{N_p}^{j_p k_p}$$

を単純な直積で計算

Cooley-Tukey FFT

仮定：

$$N = R^p$$

基数 R の周波数間引きの分解 (一段目)：

$$A_{Rk_1+k_2} = \sum_{j_2=0}^{N/R-1} \left(\sum_{j_1=0}^{R-1} a_{Nj_1/R+j_2} W_R^{j_1 k_2} \right) W_N^{j_2 k_2} W_{N/R}^{j_2 k_1}$$

Cooley-Tukey FFT：この分解を再帰的に行う。

高次基数FFT(演算量削減1)

基数 R の Cooley-Tukey FFT の演算量:

$$\frac{N \log N}{R \log R} ((R - 1 \text{ 回の複素数乗算}) + (\text{長さ } R \text{ の DFT}))$$

演算量の主要項 $/(N \log_2 N)$:

基数 R	乗算	加算	加算 + 乗算
2	2	3	5
4	1.5	2.75	4.25
8	1.3333	2.75	4.0833
16	1.3125	2.71875	4.03125

R を大きくとる \Rightarrow 演算量削減

Split-Radix FFT (演算量削減 2)

偶数項は基数 2 の分解 :

$$A_{2k} = \sum_{j=0}^{N/2-1} (a_j + a_{N/2+j}) W_{N/2}^{jk}$$

奇数項は基数 4 の分解 :

$$A_{4k+1} = \sum_{j=0}^{N/4-1} (a_j - a_{N/2+j} - ia_{N/4+j} + ia_{3N/4+j}) W_N^j W_{N/4}^{jk}$$

$$A_{4k+3} = \sum_{j=0}^{N/4-1} (a_j - a_{N/2+j} + ia_{N/4+j} - ia_{3N/4+j}) W_N^{3j} W_{N/4}^{jk}$$

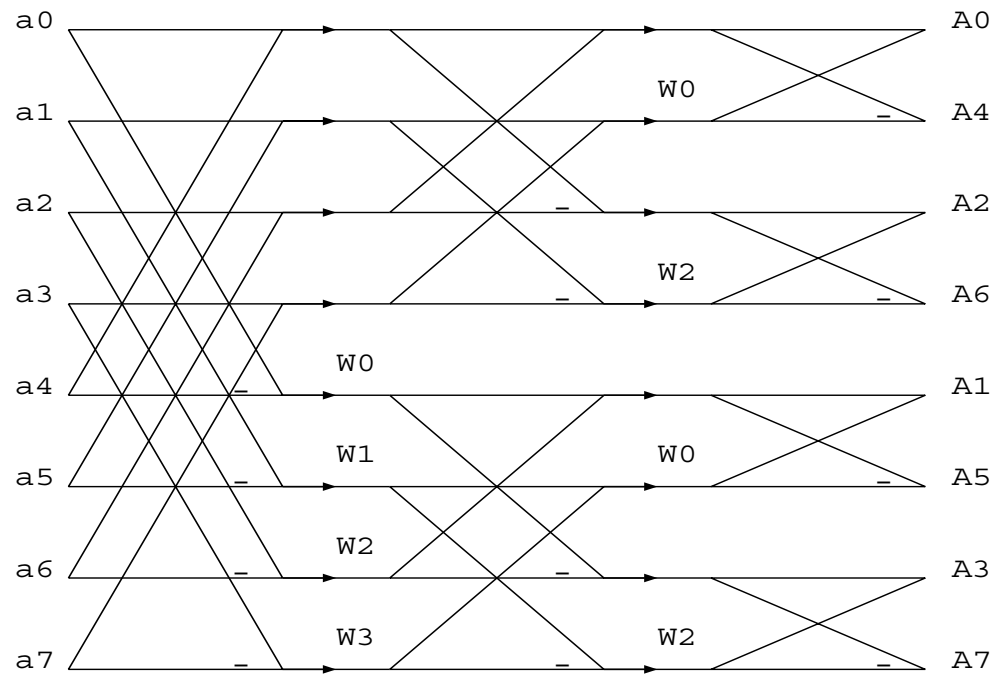
Split-Radix FFTの演算量

演算量の主要項 $/(N \log_2 N)$:

基数	乗算	加算	加算 + 乗算
Split-Radix	1.33333	2.66666	4

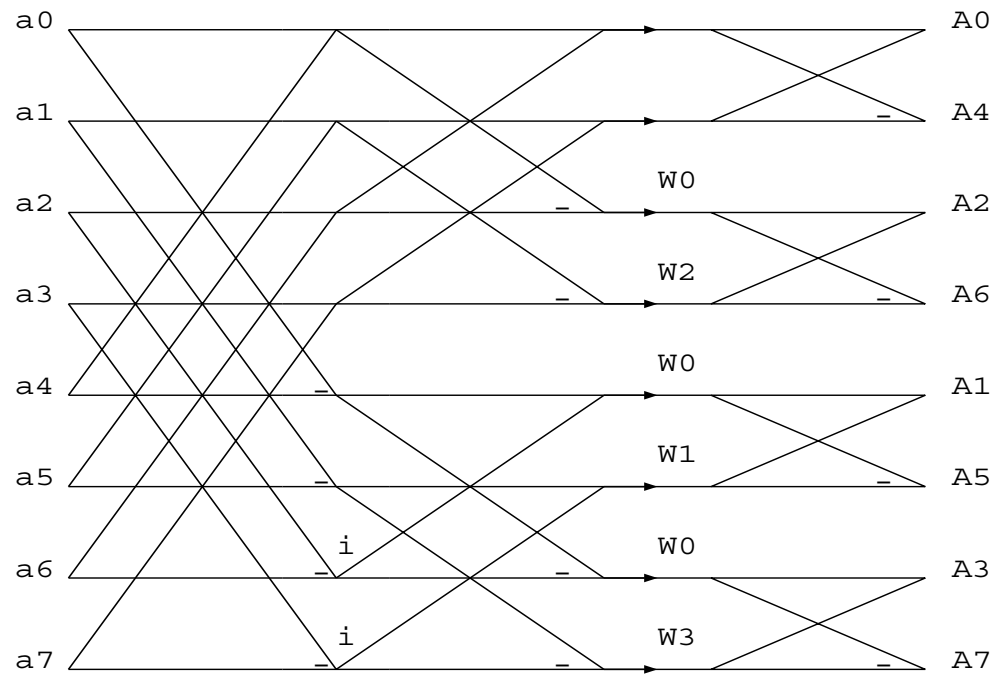
Split-Radix FFT: 基数 2, 4, 8, 16 の Cooley-Tukey FFT よりも演算量は少ない。

基数2のFFTのデータフロー



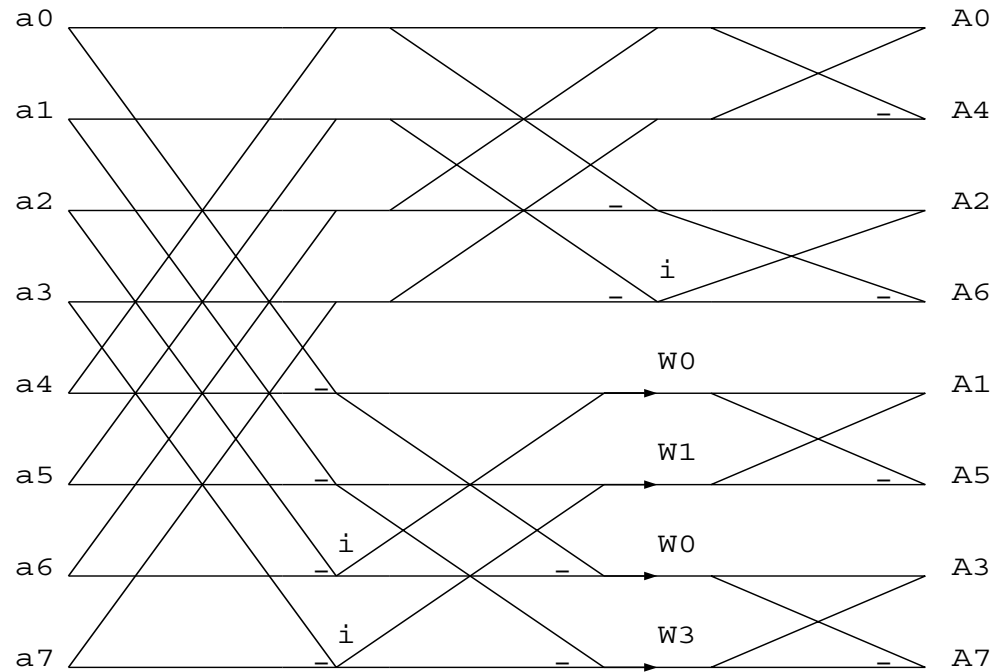
基数2周波数間引きFFTのデータフロー

基数4,2のFFTのデータフロー



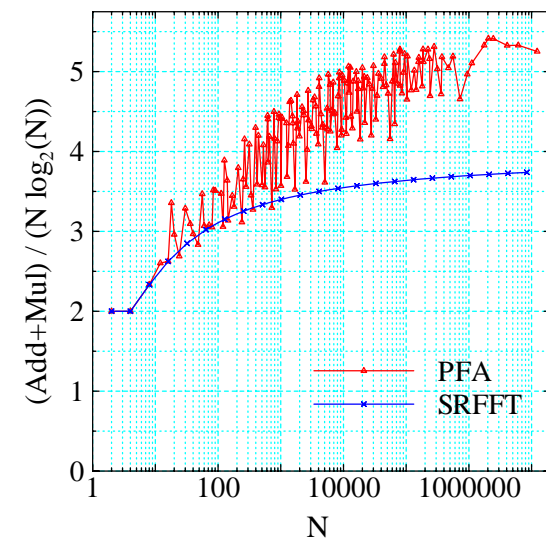
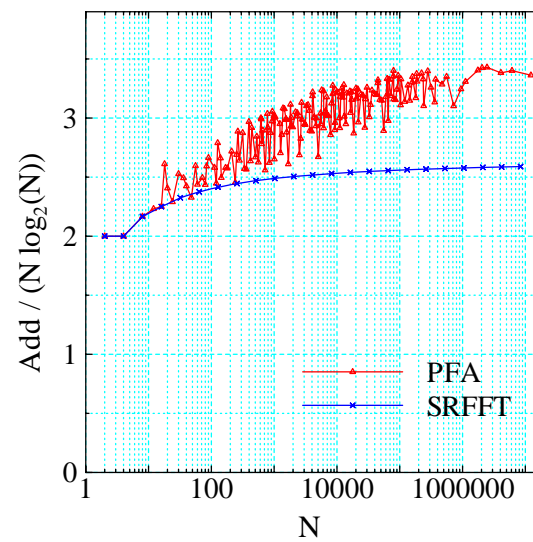
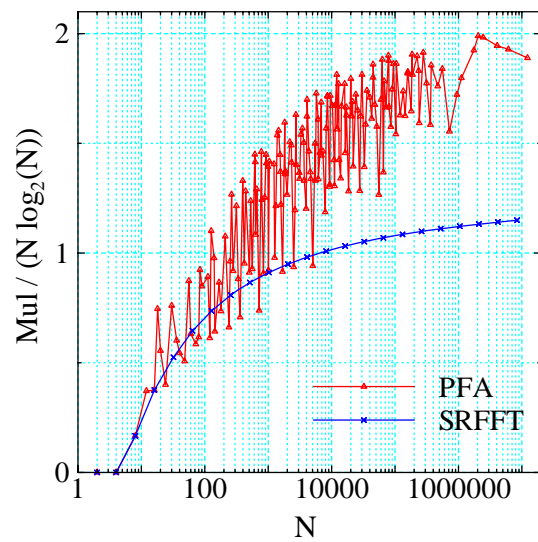
基数4周波数間引きFFTのデータフロー

Split-Radix FFTのデータフロー



周波数間引き Split-Radix FFT のデータフロー

素因数FFTとSplit-Radix FFTの比較



それぞれのFFTの長所と短所

素因数FFT：

- ループ構造がシンプルで素直な設計で高速になる
- 三角関数表のサイズがきわめて少ない
- 素数の長さのDFTモジュールが必要でインプリメントが重労働になる
- 計算できるFFTサイズに制限がある

Split-Radix FFT：

- 設計が比較的容易である
- バタフライ構造が複雑で素直な設計では高速にならない
- 高速計算には相当な工夫がいる

Recursive FFT (CPU キャッシュ利用 1)

FFT のバタフライの実行順序を、再帰的な構造の FFT のバタフライの実行順序に変更する。

Recursive FFT の特徴：

- CPU のキャッシュに入りきらないサイズで有効。
- 演算量は変わらない。

4-Step FFT (CPU キャッシュ利用 2)

データを $N = N_1 \times N_2$, ($N_1 \simeq N_2$) の行列とみなし, Cooley-Tukey 型分解を行う:

1. それぞれの行に関して FFT を実行する .
2. 回転因子 W_N^{jk} を掛ける .
3. 転置する .
4. それぞれの行に関して FFT を実行する .

4-Step FFT の特徴:

- CPU のキャッシュがより有効に利用される .
- 演算量は逆に増えることがある .

Split-Radix FFTの改良(メモリアクセス改善)

DFTの分解 ($m = 0, 1, 3$) :

$$A_{4k+m} = \sum_{j=0}^{N/4-1} \left(\sum_{p=0}^3 i^{-mp} a_{Np/4+j} \right) W_N^{mj} W_{N/4}^{jk}$$

$$A_{4k+2} = \sum_{j=0}^{N/4-1} \left(\sum_{p=0}^3 (-1)^p a_{Np/4+j} \right) W_{N/4}^{j(k+1/2)}$$

ずらしDFTの導入 :

$$B_k = \sum_{j=0}^{N-1} b_j W_N^{j(k+1/2)}$$

ずらしDFTの分解 ($m = 0, 1$) :

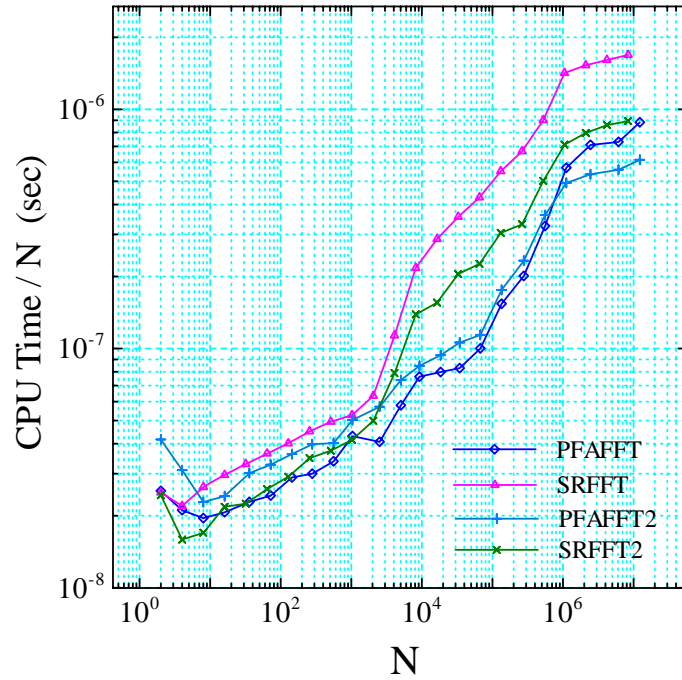
$$B_{4k+m} = \sum_{j=0}^{N/4-1} (c_j^{(m)} + c_{N/4+j}^{(m)}) W_{N/4}^{jk}$$

$$B_{4k+2+m} = \sum_{j=0}^{N/4-1} (c_j^{(m)} - c_{N/4+j}^{(m)}) W_{N/4}^{j(k+1/2)}$$

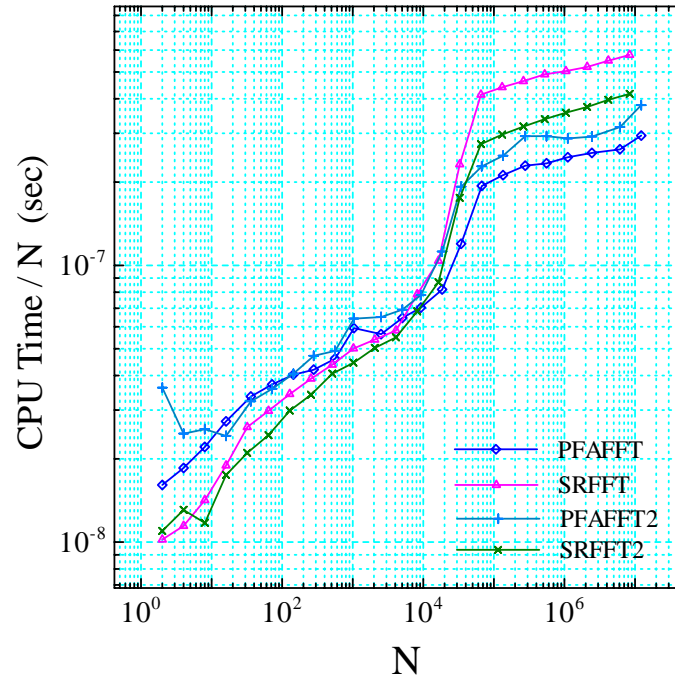
ただし,

$$c_j^{(m)} = (b_j - i(-1)^m b_{N/2+j}) W_N^{j(m+1/2)}$$

性能比較例



Alpha 21264C / 1GHz



Pentium 4 / 2.4GHz

高速なFFTルーチンの入手

Ooura FFT: <http://www.kurims.kyoto-u.ac.jp/~ooura/>

- 改良版 Split-Radix FFT を基本にする
- Recursive FFT を用いる
- メモリアクセスは連続にし、データは上書きする

FFTW: <http://www.fftw.org/>

- さまざまなFFTアルゴリズムを動的に組み合わせる
- 機種ごとにベンチマークをして最適なFFTの分解を行う

FFTの使い方

巡回畳み込みの計算法

巡回畳み込み：

$$c_k = \sum_{j=0}^{N-1} a_j b_{k-j} \quad (b_{-j} = b_{N-j})$$

↓ DFT

$$C_k = A_k B_k$$

$\{A_k\}, \{B_k\}, \{C_k\} : \{a_j\}, \{b_j\}, \{c_j\}$ の DFT

非巡回畳み込みの計算法

方法 1 : ゼロをつめる

方法 2 : 負の巡回畳み込み :

$$c_k = \sum_{j=0}^{N-1} a_j b_{k-j} \quad (b_{-j} = -b_{N-j})$$

↓ ずらし DFT

$$C'_k = A'_k B'_k$$

$\{A'_k\}, \{B'_k\}, \{C'_k\} : \{a_j\}, \{b_j\}, \{c_j\}$ のずらし DFT :

$$A'_k = \sum_{j=0}^{N-1} a_j W_N^{(j+1/2)k}, \quad W_N = e^{-2\pi i/N}$$

素数の長さのFFT

Raderの方法：

$$A(k) = \sum_{j=0}^{N-1} a(j)W_N(jk), \quad W_N(j) = e^{-2\pi i j/N}$$

↓ 添字の変換 : $k \equiv g^q, \quad j \equiv g^{-p} \quad (g : \text{原始根})$

$$A(g^q) = a(0) + \sum_{p=0}^{N-2} a(g^{-p})W_N(g^{q-p})$$

長さ N のDFT 長さ $N - 1$ の巡回畳み込み

FFTの利用例

1. 周波数解析
2. 離散畳み込みの計算
3. 関数近似（スペクトル法など）
4. etc