



دانشکده علوم ریاضی

ارائه شده جهت اخذ درجه کارشناسی ارشد در رشته ریاضی کاربردی- آنالیز عددی

عنوان:

تبديل فوريه سريع و کاربردهایی از آن

استاد راهنما:

آقای دکتر اصغر کرایه‌چیان

استاد مشاور:

خانم دکتر فائزه توتو نیان

نگارنده:

محمد گلچیان

۸۸ بهمن

بِسْمِ اللّٰهِ الرَّحْمٰنِ الرَّحِيْمِ

تَعْدِيمُ بَرْوَحٍ مُّدْرَمٍ كَهْ زَنْدَكِيمْ ازَاوَست

تَعْدِيمُ بَرْوَحٍ مُّدْرَمٍ كَهْ زَنْدَكِيمْ ازَاوَست

فهرست مطالب

۱	مقدمه
فصل ۱ تبدیلات فوریه سریع	
۳	۱-۱ تبدیل فوریه گسته
۴	۱-۱-۱ معکوس تبدیل فوریه گسته
۴	۱-۱-۲ خواص تبدیل فوریه گسته و معکوس آن
۵	۱-۱-۳ تاریخچه تبدیل فوریه سریع
۶	۱-۲ نگاهی کلی الگوریتمهای تبدیل فوریه سریع
۸	۱-۳ تبدیلات فوریه سریع توان ۲
۸	۱-۳-۱ الگوریتم دسته بندی بر حسب زمان مبنا ۲
۱۳	۱-۳-۲ الگوریتم دسته بندی بر حسب فرکانس مبنا ۲
۱۵	۱-۳-۳ الگوریتمهای مبنا ۴
۱۸	۱-۳-۴ الگوریتم مبنا دوبخشی
۲۱	۱-۴ نگاشتهای اندیس چندبعدی
۲۶	۱-۴-۱ محاسبات در جای تبدیل فوریه گسته
۲۷	۱-۴-۲ کارآیی روش نگاشت اندیس
۳۰	۱-۴-۳ یک مثال عددی از نگاشت اندیس
فصل ۲ تبدیل فوریه سریع و دستگاههای توپلیتز	
۳۲	۱-۲ مقدمه

۳۲	۲-۲ روش گرادیان مزدوج.....
۳۶	۳-۲ پیش شرط سازی.....
۳۷	۴-۲ تجزیه ماتریس توپلیتز.....
۳۷	۴-۲ قطری سازی ماتریسهای مدور.....
۳۸	۴-۲ قطری سازی ماتریسهای ω -مدور.....
۳۹	۵-۲ ضربهای ماتریس - بردار توپلیتز.....
۴۱	۶-۲ پیش شرط مدور.....
۴۱	۶-۲ پیچیدگی محاسباتی.....
۴۲	۶-۲ پیش شرط استرانگ.....
۴۳	۶-۲ مثال عددی.....

فصل ۳ تبدیل فوریه سریع و حاصلضرب اعداد صحیح بزرگ

۴۶	۱-۳ مقدمه.....
۴۶	۲-۳ مفاهیم نظری.....
۴۸	۳-۳ الگوریتمی کارآ برای محاسبه حاصلضرب اعداد صحیح بزرگ.....
۴۹	۴-۳ پیچیدگی الگوریتم.....

فصل ۴ تبدیل فوریه سریع و ماتریسهای بدوضع

۵۱	۱-۴ مقدمه.....
۵۱	۴-۲ یادآوری خواص تبدیل فوریه.....
۵۳	۴-۳ روش پیشنهادی.....

۴-۴ نتایج عددی ۵۶

۴-۵ نتیجه گیری ۵۹

فصل ۵ تبدیل فوریه سریع و معادله پواسن

۱-۵ مقدمه ۶۰

۲-۵ روش تفاضلات متناهی برای حل عددی معادله پواسن دو بعدی ۶۰

۳-۵ تبدیل فوریه گسسته دو بعدی ۶۲

۴-۵ حل عددی معادله پواسن با استفاده از تبدیل فوریه سریع ۶۳

۵-۵ مثال عددی ۶۵

ضمایم

ضمیمه ۱ تبدیل فوریه سریع ۶۶

ضمیمه ۲ دستگاههای توپولیتز ۶۹

ضمیمه ۳ ماتریس بدوضع ۷۰

ضمیمه ۴ معادله پواسن ۷۱

مراجع ۷۲

پیشگفتار

روش و ایده کلی تبدیل فوریه سریع با انتشار کارهای کولی و توکی در سال ۱۹۶۵ معرفی شد، اماً بعدها کشف شد که هر دو نویسنده مستقل‌اً یک الگوریتم منسوب به کارل فردیک گاووس را مربوط به حدود سال ۱۸۰۵، مجددًا ابداع کردند. گاووس اولین کسی بود که روشی را که ما امروزه تبدیل فوریه سریع می‌نامیم، برای محاسبه ضرایب در بسط مثلثاتی بنیان نهاد. هرچند، این کارهای کولی و توکی در سال ۱۹۶۵ بود که توجه انجمن علوم و مهندسی را به این روش معطوف داشت. تأثیر تبدیل فوریه سریع کولی و توکی تا حدی فراوان بود که مسائلی می‌توانستند به سرعت حل شوند که حتی تا چند سال قبل امکان بررسی آنها وجود نداشت.

تحقیقات فراوان باعث پیشرفت نظریه‌ها و برنامه‌های عملی شدند. در سال ۱۹۹۷ فریگو و جانسون برنامه‌ای ساختند و آن را FFTW (Fastest Fourier Transform in West) نامیدند که نتایج جدید این کار جایزه ویلکینسون را برای نرم‌افزارهای عددی در سال ۱۹۹۹ از آن خود کرد. نظر به کاربرد فراوان و قدمتی که به بیش از ۲۰۰ سال قبل برمی‌گردد، بدون شک می‌توان تبدیل فوریه سریع را یکی از مهمترین الگوریتم‌های عددی در علوم، مهندسی، و ریاضیات کاربردی دانست.

در فصل اول این پایان‌نامه به معرفی تبدیل فوریه سریع و برخی از مهمترین الگوریتم‌های آن می‌پردازیم. الگوریتم‌های توان^۲، صفرگذاری و نیز نگاشت اندیس از جمله بخش‌های این فصل می‌باشند.

در فصل دوم، کاربرد تبدیل فوریه سریع را در محاسبات مربوط به ماتریسهای توپلیتز مورد بررسی قرار می‌دهیم. در این فصل ابتدا در مورد روش گرادیان مزدوج، پیش شرط سازی و خواص ماتریسهای مدور بحث خواهیم کرد و سپس محاسبه ماتریسهای توپلیتز را با استفاده از تبدیل فوریه سریع مورد مطالعه قرار می‌دهیم. سرانجام به بیان پیش شرط‌های مدور و ارائه مثال عددی می‌پردازیم.

در فصل سوم، به کاربرد تبدیل فوریه سریع در حاصلضرب اعداد صحیح بزرگ می‌پردازیم. مرتبه زمانی الگوریتم معمول برای حاصلضرب دو عدد صحیح $O(N^2)$ است اما در این فصل نشان خواهیم داد که با استفاده از تبدیل فوریه سریع و استفاده از قضیه باقیمانده چینی می‌توان این عمل را با مرتبه زمانی $O(N \log^2 N \log \log N)$ محاسبه کرد.

در فصل چهارم این پایاننامه مسئله یافتن جوابهای عددی دستگاههای جبری خطی $a \times x = b$ در حالتی که ماتریس ضرایب $N \times N$ بوده و بدوضع میباشد، مطالعه کردہایم. یک روش جدید ساده را مورد بررسی قرار دادهایم که با بهکارگیری تبدیل فوریه سریع ماتریس ضرایب و مقادیر سمت راست مسئله را از حالت بدوضعی خارج میکند. روش کاهش گاؤس-جردن برای حل دستگاه خطی حاصل مورد استفاده قرار میگیرد و معکوس تبدیل فوریه سریع برای بهدست آوردن یک جواب عددی از دستگاه خطی اصلی بهکار برده میشود. در ادامه، روش پیشنهادی با روش تجزیه مقدار تکین و روش QR در قالب یک مثال مقایسه خواهد شد.

در فصل پنجم به کاربرد تبدیل فوریه سریع در حل عددی معادله پواسن، به عنوان نمونهای از معادلات با مشتقات جزئی میپردازیم. از آنجا که پیش از بهکار بردن تبدیل فوریه سریع در حل عددی معادله پواسن لازم است تا با استفاده از روش تفاضلات متناهی، که یک روش اساسی در حل عددی معادلات با مشتقات جزئی است، معادله را گسستهسازی کنیم، در این فصل ابتدا مختصراً روش تفاضلات متناهی را مورد بررسی قرار خواهیم داد. در ادامه به تعریف تبدیل فوریه گسسته دو بعدی و چگونگی بهره جستن از تبدیل فوریه سریع در حل عددی معادله پواسن میپردازیم. این فصل را با ارائه یک مثال عددی خاتمه می دهیم.

در انتها نیز برنامههای Matlab متناظر با هر فصل در ضمیمه متناظر با شماره همان فصل ارائه شده است.

فصل ١

تبدیل فوریه سریع

۱-۱ تبدیل فوریه گسسته^۱

تبدیل فوریه گسسته یک تبدیل پایه‌ای است که برای محاسبات عددی در پردازش سیگنال دیجیتال به کار برده می‌شود. این تبدیل دارای کاربردهای فراوان در پردازش تصاویر، ضرب دو چندجمله‌ای، حل معادلات با مشتقات جزئی و غیره است. تبدیل فوریه گسسته، N نمونه زمان گسسته را به همان تعداد نمونه فرکانس گسسته تبدیل می‌کند، و به این صورت تعریف می‌شود:

$$X(k) = \sum_{n=0}^{N-1} x(n) e^{-j \frac{2\pi n k}{N}} \quad k = 0, 1, \dots, N-1 \quad (1-1-1)$$

که در آن $-j$ یکه موهومی و $x(n)$ در حالت کلی مختلط هستند. یکی از دلایلی که تبدیل فوریه گسسته دارای کاربرد فراوان می‌باشد، به دلیل محاسبه آن توسط یک الگوریتم بسیار کارآ بـ نام تبدیل فوریه سریع^۲ است.

با فرض $\omega = e^{-j \frac{2\pi}{N}}$ ، شکل ماتریسی تبدیل فوریه گسسته را می‌توان به صورت زیر ذکر کرد:

$$\begin{bmatrix} X(0) \\ X(1) \\ \vdots \\ X(N-2) \\ X(N-1) \end{bmatrix} = \begin{bmatrix} 1 & 1 & 1 & \cdots & 1 \\ 1 & \omega & \omega^2 & \cdots & \omega^{(N-1)} \\ 1 & \omega^2 & \omega^4 & \cdots & \omega^{2(N-1)} \\ \vdots & \vdots & \vdots & \ddots & \vdots \\ 1 & \omega^{(N-1)} & \omega^{2(N-1)} & \cdots & \omega^{(N-1)(N-1)} \end{bmatrix} \begin{bmatrix} x(0) \\ x(1) \\ \vdots \\ x(N-2) \\ x(N-1) \end{bmatrix} \quad (2-1-1)$$

ماتریس فوریه، که از این پس آن را با F یا F_N نشان می‌دهیم عبارت است از:

$$F = \frac{1}{\sqrt{N}} \begin{bmatrix} 1 & 1 & 1 & \cdots & 1 \\ 1 & \omega & \omega^2 & \cdots & \omega^{(N-1)} \\ 1 & \omega^2 & \omega^4 & \cdots & \omega^{2(N-1)} \\ \vdots & \vdots & \vdots & \ddots & \vdots \\ 1 & \omega^{(N-1)} & \omega^{2(N-1)} & \cdots & \omega^{(N-1)(N-1)} \end{bmatrix} \quad (3-1-1)$$

^۱ Discrete Fourier Transform (DFT)

^۲ Fast Fourier Transform (FFT)

۱-۱-۱ معکوس تبدیل فوریه گسسته^۳

معکوس تبدیل فوریه گسسته N نمونه فرکانس گسسته را به همان تعداد نمونه زمان گسسته تبدیل می‌کند. معکوس تبدیل فوریه گسسته شکلی بسیار مشابه تبدیل فوریه گسسته دارد

$$x(n) = \frac{1}{N} \sum_{k=0}^{N-1} \left(X(k) e^{j \frac{2\pi nk}{N}} \right) \quad n = 0, 1, \dots, N-1 \quad (4-1-1)$$

و لذا می‌تواند به صورت کارآ توسط تبدیل فوریه سریع محاسبه شود.

در ادامه به بررسی برخی از خواص معروف تبدیل فوریه گسسته و معکوس آن می‌پردازیم. به منظور سهولت، اگر $X(k)$ تبدیل فوریه گسسته $x(n)$ باشد، که در نتیجه $x(n)$ معکوس تبدیل فوریه گسسته $X(k)$ خواهد شد، از نماد زیر برای نشان دادن این امر استفاده می‌کنیم:

$$x(n) \xleftrightarrow[DFT]{IDFT} X(k)$$

۱-۲-۱ خواص تبدیل فوریه گسسته و معکوس آن

۱. خطی بودن:

برای هر دو عدد $a, b \in \mathbb{C}$ داریم:

$$ax(n) + by(n) \xleftrightarrow[DFT]{IDFT} aX(k) + bY(K)$$

۲. تقارن:

$$x(-n) \xleftrightarrow[DFT]{IDFT} \frac{1}{N} X(k)$$

۳. انتقال زمان:

$$x(n-m) \xleftrightarrow[DFT]{IDFT} e^{-j \frac{2\pi nm}{N}} X(k)$$

۴. انتقال فرکانس:

$$e^{j \frac{2\pi nm}{N}} x(n) \xleftrightarrow[DFT]{IDFT} X(k-m)$$

^۳ Inverse Discrete Fourier Transform (IDFT)

۵. تناوب:

$$\begin{cases} x(n+N) = x(n) \\ X(k+N) = X(k) \end{cases}$$

۶. پیچش مدور:

$$x(n) * y(n) = \sum_{m=0}^{N-1} (x(m)(y(n-m))_N \xrightarrow[\text{IDFT}]{\text{DFT}} X(k)Y(k)$$

که در آن $(x)_N$ نشان‌دهنده باقیمانده x به پیمانه N است.

۷. خاصیت حاصلضرب:

$$x(n)y(n) \xleftrightarrow[\text{IDFT}]{\text{DFT}} \frac{1}{N} X(k)* Y(k)$$

۸. قضیه پارسوال:

$$\sum_{n=0}^{N-1} (|x(n)|)^2 = \frac{1}{N} \sum_{k=0}^{N-1} (|X(k)|)^2$$

برای اثبات این خواص مرجع [۱] را مشاهده کنید.

در بخش بعدی مختصرأً به تاریخچه تبدیل فوریه سریع می‌پردازیم

۱-۳-۱ تاریخچه تبدیل فوریه سریع

می‌دانیم که کارل فردیک گاؤس^۴ اولین کسی بود که در سال ۱۸۰۵ تبدیل فوریه سریع را برای محاسبه مدار سیارات به وسیله سریهای فوریه گسته ابداع کرد. الگوریتمهای تبدیل فوریه سریع گوناگونی در دو قرن بعد از آن به صورت مستقل اختراع شدند، اما تبدیلات فوریه سریع اعتبار و تأثیر خود را تنها با معرفی الگوریتم کولی^۵ و توکی^۶ در سال ۱۹۶۵ کسب کردند. از آن پس تاکنون الگوریتمهای گوناگونی کشف شده‌اند و یا تعمیم یافته‌اند و امروزه الگوریتمهای تبدیل فوریه سریع کارآیی برای تبدیلات فوریه گسته با هر طول دلخواه موجود است.

^۴ C. F. Gauss

^۵ Cooley

^۶ Tukey

۱-۲ نگاهی کلی به الگوریتمهای تبدیل فوریه سریع

تبدیل فوریه سریع، برخلاف نامش، یک تبدیل نیست، بلکه یک الگوریتم محاسباتی کارآ برای محاسبه تبدیل فوریه گستته است. روش محاسبه مستقیم یک تبدیل فوریه گستته با طول N که به صورت (۱-۱) تعریف شده باشد، محاسبه هر $X(k)$ نیازمند N عمل ضرب مختلط و $N - 1$ عمل جمع مختلط می باشد. بنابراین محاسبه تمام N نمونه فرکانس نیاز به N^2 عمل ضرب مختلط و $(N - 1)N$ عمل جمع مختلط دارد. البته با این فرض که ضرایب تبدیل فوریه گستته، یعنی

$$W_N^{nk} = e^{-j \frac{2\pi nk}{N}}$$

از پیش محاسبه شده باشند؛ در غیر این صورت، هزینه از این هم سنگین تر خواهد بود. برای تبدیلات فوریه گستته با طول بزرگ، که دارای کاربرد بسیاری نیز هستند، ممکن است محاسبه N^2 عمل بسیار گران یا عملاً امکانپذیر نباشد. بنابراین تبدیلات فوریه گستته در عمل تقریباً همیشه توسط یک الگوریتم تبدیل فوریه سریع محاسبه می شوند.

راهکار اصلی در پشت اغلب الگوریتمهای تبدیل فوریه سریع، تجزیه یک تبدیل فوریه گستته با طول N به تعدادی تبدیل فوریه گستته با طول کوتاهتر است، که خروجیهای هریک، برای محاسبه نتیجه نهایی، چندین بار مورد استفاده مجدد قرار می گیرند. چگونگی انتخاب طولهای تبدیلات فوریه گستته کوتاه، که اعدادی صحیح و متناظر با عوامل طول تبدیل فوریه گستته، یعنی N ، هستند منجر به ایجاد الگوریتمهای متفاوتی برای طولها و عوامل مختلف می گردد.

از گذشته رایج ترین تبدیلات فوریه سریع، طول را توانی از 2^M ، یعنی $N = 2^M$ اختیار می کردند که منجر به الگوریتمهای تبدیل فوریه سریع بسیار کارآیی شامل الگوریتمهای دسته‌بندی بر حسب زمان مبنا ۲ و دسته‌بندی بر حسب فرکانس مبنا ۲، الگوریتمهای تبدیل فوریه سریع مبنا ۴ ($N = 4^M$)، و الگوریتمهای تبدیل فوریه سریع مبنا دوبخشی می شود که در ادامه به بررسی آنها خواهیم پرداخت. الگوریتمهای توان ۲ کارآیی بالای خود را از دو طریق کسب می کنند:

۱. استفاده مجدد از نتایج میانی
۲. پیچیدگی محاسباتی کم برای تبدیلات فوریه گستته با طول ۲ و ۴، زیرا نیاز به هیچ عمل ضربی ندارند.

الگوریتمهایی که برای طولهای با عامل مشترک تکراری، مانند طول ۲ یا ۴، به ترتیب، در الگوریتمهای مبنا ۲ و مبنا ۴ وجود دارند، نیازمند ضرب عاملی موسوم به عامل صوری^۷ بین تبدیلات فوریه گستته با طول کوتاه می‌باشند، که با هم منجر به یک پیچیدگی محاسباتی از مرتبه $O(N \log N)$ می‌شوند که یک صرفه‌جویی قابل توجه نسبت به محاسبه مستقیم تبدیل فوریه گستته است.

عوامل صوری در الگوریتمهای تبدیل فوریه سریع، به ضرایب ثابت مثلثاتی (نمایی) اطلاق می‌شود که برای به‌دست آوردن الگوریتم در داده‌ها ضرب می‌شوند که در اصل، این عوامل صوری، همان ریشه‌های مختلط واحد می‌باشند.

رده بزرگ دیگری از الگوریتمها، الگوریتمهای عامل اول، طولهای تبدیلات فوریه گستته کوتاه‌تر باید نسبت به هم اول باشند. این الگوریتمها نیز کارآیی خود را از دو راه به‌دست می‌آورند:

۱. استفاده مجدد از نتایج میانی

۲. حذف حاصلضرب عوامل صوری

هرچند الگوریتمهای عامل اول نسبت به الگوریتمهای توان ۲، نیازمند تعداد اعمال بیشتری برای محاسبه تبدیلات فوریه گستته با طول کوتاه اول هستند، اما هزینهٔ نهایی محاسبات الگوریتمهای عامل اول و الگوریتمهای توان ۲، برای تبدیلات فوریه گستته با طول یکسان تقریباً یکسان است و می‌توان با مقایسهٔ این هزینه‌های نهایی، کارآیی آنها را مورد بررسی قرار داد.

با توجه به اینکه تبدیلات فوریه گستته‌ای که دارای طول اول هستند، نمی‌توانند به تبدیلات کوچکتر تجزیه شوند، دو روش تبدیل ریادر^۸ و تبدیل Z ، این تبدیلات فوریه گستته با طول اول را به یک پیچش با طولی متفاوت بر می‌گردانند که این پیچشها سپس می‌توانند به صورت کارآیی با استفاده از تبدیلات فوریه سریع به وسیلهٔ پیچش سریع محاسبه گردند.

در این فصل ما تنها به الگوریتمهای تبدیل فوریه سریع توان ۲ و چگونگی تعمیم آنها به هر طول دلخواه، با استفاده از عمل صفرگذاری، و نیز نگاشت اندیس می‌پردازیم.

^۷ Twiddle Factor

^۸ Rader

۱-۳ تبدیلات فوریه سریع توان ۲

از گذشته، تبدیلات فوریه سریع با طول $2^M = N$ رایج‌ترین الگوریتم‌های مورد استفاده برای تبدیل فوریه گسته بوده‌اند. این الگوریتم‌ها، بسیار کارآ و نسبتاً ساده هستند و نیز تنها یک برنامه می‌تواند هر تبدیل فوریه سریع توان ۲ با طولهای مختلف را محاسبه کند. کارآیی این الگوریتم‌ها در محاسبه همزمان تمام نقاط با استفاده مجدد از محاسبات میانی حاصل می‌شود، لذا این برنامه‌ها در حالتی که تعداد نمونه‌های فرکانس تبدیل فوریه گسته زیاد باشد کارآیی بیشتری دارند. ساده‌ترین تبدیل فوریه سریع توان ۲، تبدیل فوریه دسته‌بندی برحسب زمان مبنا ۲ و دسته‌بندی برحسب فرکانس مبنا ۲ می‌باشد. این الگوریتم‌ها محاسبه یک تبدیل فوریه گسته با طول $2^M = N$ را به یک سری محاسبات تبدیل فوریه گسته به طول ۲، همراه با ضرب مختلط عوامل صوری بین آنها، کاهش می‌دهند.

الگوریتم تبدیل فوریه سریع مبنا ۴، به‌طور مشابه، محاسبه تبدیل فوریه گسته با طول $4^M = N$ را به یک سری محاسبات تبدیل فوریه گسته با طول ۴، همراه با ضرب عوامل صوری بین آنها، کاهش می‌دهد. تبدیل فوریه سریع مبنا ۴، تنها به ۷۵٪ اعمال ضرب مختلط نسبت به تبدیل فوریه سریع مبنا ۲ نیاز دارد؛ اما تعداد اعمال جمع مختلط در هر دو الگوریتم یکسان است. برای اندکی کاهش بیشتر در محاسبات، الگوریتم‌های مبنا ۸ و بالاتر نیز می‌توانند با استفاده از نگاشت اندیس چندبعدی، که در بخش‌های بعد به آن اشاره می‌کنیم، استخراج شوند. همچنین از ترکیب دو الگوریتم مبنا ۲ و مبنا ۴ الگوریتمی به نام الگوریتم مبنا دویخشی به‌دست می‌آید که از هر مبنایی بهتر عمل می‌کند و تعداد اعمال ضرب مختلط آن تنها $\frac{2}{3}$ الگوریتم مبنا ۲ است.

تمام این الگوریتم‌ها باعث صرفه‌جویی چشمگیری نسبت به محاسبه مستقیم تبدیل فوریه گسته می‌شوند و پیچیدگی محاسباتی آن را از $O(N^2)$ به $O(N \log N)$ کاهش می‌دهند. البته کارآیی یک پیاده‌سازی تبدیل فوریه سریع مناسب، تنها به کاهش تعداد اعمال بستگی ندارد، بلکه ترفندهای برنامه‌نویسی نیز می‌توانند باعث کاهش در زمان اجرای برنامه تبدیل فوریه سریع شوند.

۱-۳-۱ الگوریتم دسته بندی بر حسب زمان مبنا

این الگوریتم تبدیل فوریه گسسته را به دو بخش تقسیم می کند:

۱. یک جمع بندی روی اندیشهای زوج زمان $[0, 2, 4, \dots, N-2]$

۲. یک جمع بندی روی اندیشهای فرد زمان $[1, 3, 5, \dots, N-1]$

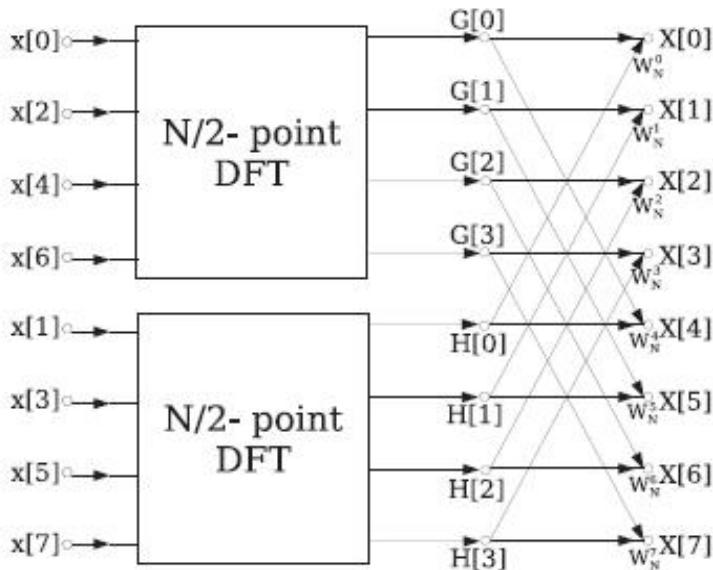
يعنى

$$\begin{aligned}
 X(k) &= \sum_{n=0}^{N-1} \left(x(n) e^{-\frac{2k\pi j}{N}} \right) \\
 &= \sum_{n=0}^{\frac{N}{2}-1} \left(x(2n) e^{-\frac{2k\pi j(2n)}{N}} \right) + \sum_{n=0}^{\frac{N}{2}-1} \left(x(2n+1) e^{-\frac{2k\pi j(2n+1)}{N}} \right) \\
 &= \sum_{n=0}^{\frac{N}{2}-1} \left(x(2n) e^{-\frac{2k\pi jn}{N}} \right) + e^{-\frac{2k\pi j}{N}} \sum_{n=0}^{\frac{N}{2}-1} \left(x(2n+1) e^{-\frac{2k\pi jn}{N}} \right) \\
 &= DFT_N \left[[x(0), x(2), \dots, x(N-2)] \right] + W_N^k DFT_N \left[[x(1), x(3), \dots, x(N-1)] \right]
 \end{aligned} \tag{1-۳-۱}$$

ساده سازیهای ریاضی در (۱-۳-۱) معلوم می کند که تمام خروجیهای فرکانس تبدیل فوریه $X(k)$ ، می توانند به ترتیب به صورت مجموع خروجیهای دو تبدیل فوریه گسسته با طول $\frac{N}{2}$ از نمونه های زمان اندیس زوج و فرد محاسبه شوند، که در آن تبدیل فوریه گسسته کوتاه مربوط به اندیس فرد در عامل صوری $W_N^k = e^{-\frac{2k\pi j}{N}}$ ضرب می شود. شکل ۱-۳-۱ محاسبات فوق را برای $N = 8$ تشریح می کند. در این شکل خروجیهای فرکانس اندیس زوج را با $G(k)$ و اندیس فرد را با $H(k)$ نمایش داده ایم. به دلیل تناوب نمونه های فرکانس با طول $\frac{N}{2}$ ، $G(k)$ و $H(k)$ می توانند برای محاسبه دو فرکانس تبدیل فوریه گسسته با طول N ، که آنها را $X(k)$ و $X(k + \frac{N}{2})$ می نامیم، مورد استفاده قرار گیرند؛ یعنی به ازای $k = 0, 1, \dots, \frac{N}{2}-1$ داریم:

$$\begin{cases} X(k) = G(k) + W_N^k H(k) \\ X(k + \frac{N}{2}) = G(k) - W_N^k H(k) \end{cases}$$

البته باید دقت کنیم که عامل صوری متفاوت خواهد بود. این استفاده مجدد از خروجی‌های تبدیل فوریه گسسته با طول کوتاه سبب صرفه‌جویی محاسباتی تبدیل فوریه سریع می‌شود.



شکل ۱-۳-۱ دسته‌بندی بر حسب زمان یک تبدیل فوریه گسسته با طول N

به دو تبدیل فوریه گسسته با طول $\frac{N}{2}$ همراه یک مرحله ترکیب

در حالی که محاسبه مستقیم تمام فرکانس‌های تبدیل فوریه گسسته با طول N ، نیازمند N^2 عمل ضرب مختلط و $(1 - N)$ عمل جمع مختلط (برای داده‌های با مقادیر مختلط) می‌باشد، با استفاده مجدد از نتایج دو تبدیل فوریه گسسته کوتاه تعداد اعمال جدید برابر خواهد بود با :

$$\bullet \text{ تعداد اعمال ضرب مختلط: } 2\left(\frac{N}{2}\right)^2 + N = \frac{N^3}{2} + N$$

$$\bullet \text{ تعداد اعمال جمع مختلط: } 2\frac{N}{2}\left(\frac{N}{2} - 1\right) + N = \frac{N^3}{2}$$

همان‌گونه که ملاحظه می‌شود، هزینهٔ نهایی تقریباً نصف هزینهٔ نهایی محاسبه مستقیم است.

این فرآیند از آن جهت دسته بندی بر حسب زمان نامیده می‌شود که نمونه‌های زمان را در گروههای مختلف بازچینی می‌کند و با توجه به آنکه تعداد این گروهها برابر دو است، آن را الگوریتم مبنا ۲ می‌نامیم.

ساده‌سازی بیشتر

^۹ پیش از آنکه به ساده‌سازی بیشتر در الگوریتم فوق بپردازیم، لازم است که ابتدا عملگر پروانه‌ای را تعریف کنیم. در الگوریتم‌های تبدیل فوریه سریع، عملگر پروانه‌ای بخشنی از محاسبات است که نتایج تبدیلات فوریه گستته با طول کوتاه را با هم ترکیب می‌کند تا یک تبدیل فوریه گستته با طول بزرگتر حاصل شود؛ و یا بالعکس یک تبدیل فوریه گستته با طول زیاد را به چند تبدیل فوریه گستته با طول کوتاه می‌شکند. عملگر پروانه‌ای که در شکل ۲-۳-۱ نشان داده شده است، تنها نیازمند $\frac{N}{2}$ عمل ضرب عامل صوری در هر مرحله می‌باشد. دقت داریم که پس از ادغام عوامل صوری به یک جمله ساده روی شاخه پایین‌تر، عملگر پروانه‌ای باقیمانده در واقع یک تبدیل فوریه گستته به طول ۲ با ورودیهای $x(0)$ و $x(1)$ و خروجیهای $X(0)$ و $X(1)$ است که توسط رابطه زیر محاسبه می‌شوند:

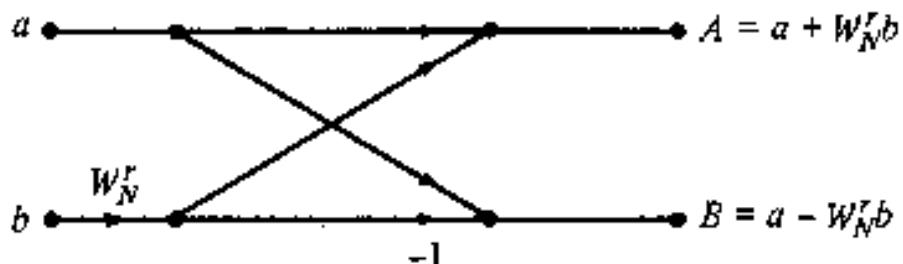
$$\begin{cases} X(0) = x(0) + W_N^k x(1) \\ X(1) = x(0) - W_N^k x(1) \end{cases}$$

که در آن $W_N^k = e^{-\frac{4k\pi j}{N}}$. همانگونه که ملاحظه می‌کیم این عملگر ساده‌سازی شده تنها نیازمند ۱ عمل ضرب و ۲ عمل جمع مختلط است.

برای محاسبه معکوس تبدیل فوریه با استفاده از عملگر پروانه‌ای از روابط زیر استفاده می‌کنیم:

$$\begin{cases} x(0) = \frac{1}{2}(X(0) + X(1)) \\ x(1) = \frac{W_N^{-k}}{2}(X(0) - X(1)) \end{cases}$$

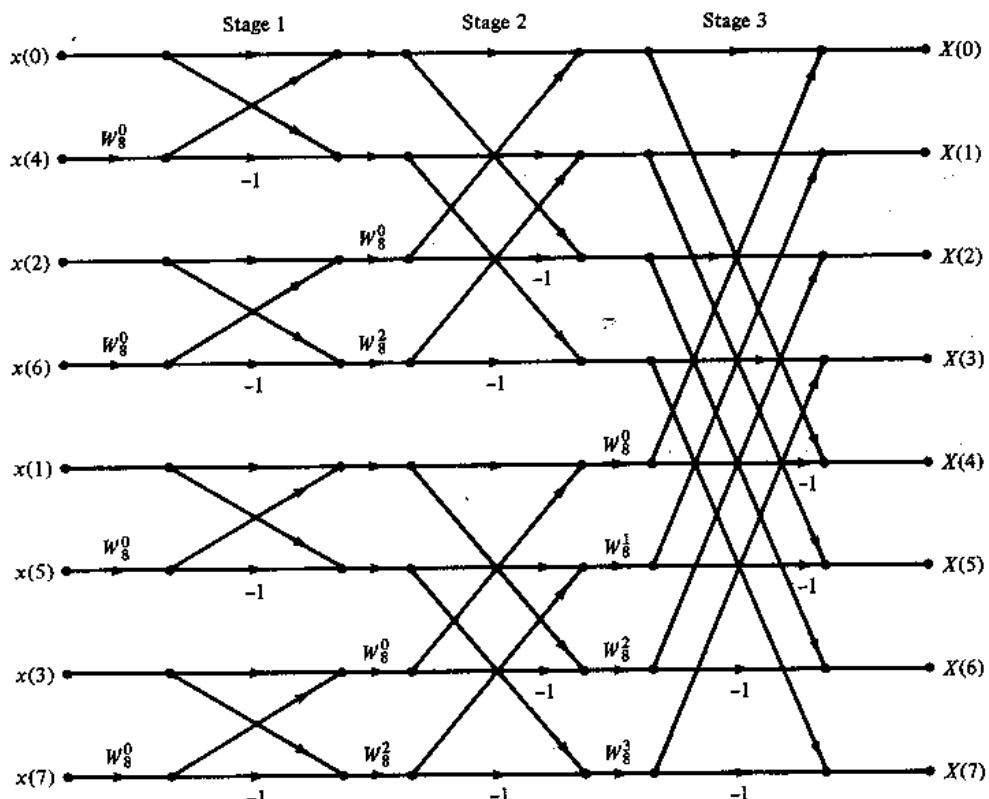
شکل زیر نحوه عملکرد عملگر پروانه‌ای مبنای ۲ را تشریح می‌کند:



شکل ۱-۳-۲ عملگر پروانه‌ای دسته‌بندی بر حسب زمان مبنای ۲

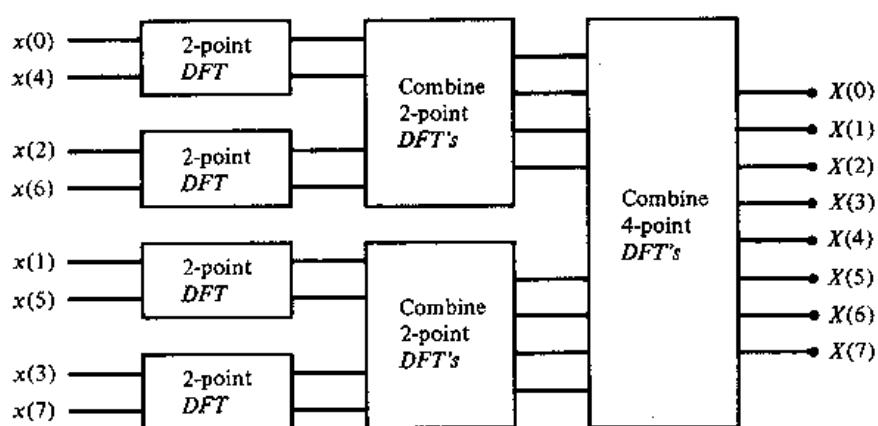
^۹ Butterfly Operation

فرآیند دسته‌بندی برحسب زمان مبنای ۲ مشابهی می‌تواند به صورت بازگشتی برای دو تبدیل فوریه گسسته حاصل، که هریک دارای طول $\frac{N}{2}$ هستند، به کار برد شود. ادامه پی در پی این فرآیند، تا آنجا که طول تبدیلات فوریه گسسته کوچکتر به ۲ برسد منجر به الگوریتم دسته‌بندی برحسب زمان مبنای ۲ می‌شود. یک فرآیند کامل دسته‌بندی برحسب زمان با استفاده از عملگرهای پروانه‌ای ساده شده در شکل ۳-۱ نشان داده شده است:



شکل ۳-۱ الگوریتم تبدیل فوریه سریع دسته‌بندی برحسب زمان مبنای ۲ برای سیگنالی به طول ۸

و یا به شکل ساده‌تر



همان‌گونه که از شکل ۱-۳-۳ مشاهده می‌شود، در تبدیل فوریه سریع دسته بندی بر حسب زمان مبنا ۲، ورودیها به ترتیب معکوس بیتی هستند. با توجه به بدیهی بودن فرآیند معکوس‌سازی بیتی، آن را تنها در قالب یک مثال برای طول $N = 8$ در جدول زیر مورد بررسی قرار می‌دهیم:

اندیس مرتب	اندیس مرتب دودویی	دودویی معکوس	اندیس معکوس بیتی
۰	۰۰۰	۰۰۰	۰
۱	۰۰۱	۱۰۰	۴
۲	۰۱۰	۰۱۰	۲
۳	۰۱۱	۱۱۰	۶
۴	۱۰۰	۰۰۱	۱
۵	۱۰۱	۱۰۱	۵
۶	۱۱۰	۰۱۱	۳
۷	۱۱۱	۱۱۱	۷

برای محاسبه هزینه این الگوریتم مشاهده می‌کنیم که تعداد مراحل $M = \log_2 N$ می‌باشد و هر مرحله $\frac{N}{2}$ عملگر پروانه‌ای دارد و هر عملگر پروانه‌ای با توجه به آنچه گفته شد نیازمند ۱ عمل ضرب و ۲ عمل جمع مختلط است، لذا هزینه نهایی این الگوریتم عبارت است از:

$$\bullet \text{ تعداد اعمال ضرب مختلط: } \frac{N}{2} \log_2 N$$

$$\bullet \text{ تعداد اعمال جمع مختلط: } N \log_2 N$$

واضح است که این میزان صرفه‌جویی نسبت به محاسبه مستقیم تبدیل فوریه گستته کاملاً چشمگیر است. برای مثال یک تبدیل فوریه گستته با طول ۱۰۲۴، در محاسبه مستقیم، ۱۰۴۸۵۷۶ عمل ضرب مختلط و ۱۰۴۷۵۵۲ عمل جمع مختلط نیاز دارد، اما با به کارگیری تبدیل فوریه سریع دسته بندی بر حسب زمان مبنا ۲ این تعداد به ۵۱۲۰ عمل ضرب مختلط و ۱۰۲۴۰ عمل جمع مختلط کاهش می‌یابد. واضح است که هرچه طول تبدیل فوریه گستته بیشتر باشد میزان این صرفه‌جویی نیز افزایش می‌یابد.

۱-۳-۲ الگوریتم دسته بندی بر حسب فرکانس مبنا ۲

استخراج الگوریتم دسته بندی بر حسب فرکانس مبنا ۲ کاملاً مشابه دسته بندی بر حسب زمان مبنا ۲ است، تنها با این تفاوت که الگوریتم دسته بندی بر حسب فرکانس مبنا ۲، تبدیل فوریه گستته را به دو بخش زیر تقسیم می کند:

$$1. \text{ محاسبه اندیشهای زوج فرکانس } X(2r) \quad k = [0, 2, 4, \dots, N-2], \text{ یا همان}$$

$$2. \text{ محاسبه اندیشهای فرد فرکانس } X(2r+1) \quad k = [1, 3, 5, \dots, N-1], \text{ یا همان}$$

يعنى

$$\begin{aligned} X(2r) &= \sum_{n=0}^{N-1} \left(x(n) W_N^{2rn} \right) \\ &= \sum_{n=0}^{\frac{N}{2}-1} \left(x(n) W_N^{2rn} \right) + \sum_{n=0}^{\frac{N}{2}-1} \left(x\left(n + \frac{N}{2}\right) W_N^{2r(n+\frac{N}{2})} \right) \\ &= \sum_{n=0}^{\frac{N}{2}-1} \left(x(n) W_N^{2rn} \right) + \sum_{n=0}^{\frac{N}{2}-1} \left(x\left(n + \frac{N}{2}\right) W_N^{2rn} \right) \\ &= DFT_N \left[x(n) + x\left(n + \frac{N}{2}\right) \right] \end{aligned} \quad (2-3-1)$$

$$\begin{aligned} X(2r+1) &= \sum_{n=0}^{N-1} \left(x(n) W_N^{(2r+1)n} \right) \\ &= \sum_{n=0}^{\frac{N}{2}-1} \left(\left(x(n) + x\left(n + \frac{N}{2}\right) \right) W_N^{(2r+1)n} \right) \\ &= \sum_{n=0}^{\frac{N}{2}-1} \left(\left(x(n) - x\left(n + \frac{N}{2}\right) \right) W_N^{rn} \right) \\ &= DFT_N \left[\left(x(n) - x\left(n + \frac{N}{2}\right) \right) W_N^n \right] \end{aligned} \quad (3-3-1)$$

ادامه فرآیند مشابه دسته بندی بر حسب زمان است و لذا از آوردن مجدد آن صرفنظر می کنیم.