

Time Dependent Fourier Transform, Time Dependent Spectrum Density 및 그의 應用

安 秀 桔*

(Ann, Souguil)

要 約

Spectrum의 時間起伏을 나타내는 時間 및 周波數의 函數 $F(\omega, t, T)$ 및 $W(\omega, t, T)$ 를 定義하였고, 實例에 適用시켰다. Fourier 變換을 $f(t)$ 와 Phasor $e^{j\omega t}$ 와의 Correlation으로 定義하였고 그 變換積分이 時間마다의 成分의 合計이어서 t 時刻에서의 Spectrum을 그 近處에서의 $f(t)$ 값에만 依함을 證明하였다.

Abstract

Two new time functions defining Time Dependent Fourier Transform $F(\omega, t, T)$ and Time Dependent Spectrum Density $W(\omega, t, T)$ are deduced. Fourier transform is defined as the correlation between the time function $f(t)$ and phasor $e^{j\omega t}$.

Several theorems concerning the new functions are proved in order to verify the instantaneous cause a effect of the function $f(t)$ and the fluctuating spectrum.

1. 序 論

Fourier 變換은 Frequency domain에 있어서의 解析을 許容한 몹시 劃期的인 概念이다.

이는 數學的인 면에서 어느 時間函數에 一對一 對應하는, 一般的으로 複素周波數의 虛軸變數 ω 만의 函數이다.

時間函數를 時間 t 의 實函數로 限定해도 그에 對應하는 Fourier 變換은 一般的으로 複素函數이다. 그러므로 ω 에 따라 그 實數部와 虛數部 또는 그 絕對值와 位相角이 달라지기 때문에 그 全貌를 把握하려면 一般的으로 두 개의 graph가 必要하다.

따라서 이 두 개의 周波數(또는 角周波數)函數 $|F(\omega)|$ 및 $\angle F(\omega)$ 가 時間과는 無關한 概念을 갖는다.

即 이는 全體時間을 통해서 나올 수 있는 該當周波數 成分을 總合算한 것이다.

이 數學的 概念에 比하면, 그 物理的인 具顯으로서의 Frequency spectrum은 $F(\omega)$ 의 逆函數 $f(t)$ 의 時間變化에 無關할 수 없다. 따라서 當然히 周波數와 時間, 두 變數의 函數이다.

그러므로 이 두 變數 函數로서의 spectrum을 나타내는 函數式이 必要하게 된다. 이 Bi-variate function을 Time Dependent Fourier Transform이라 한다면, 이를 全體時間에 合計通算한 것이 普通의 Fourier Transform이 될 것이다.

2. Time Dependent Correlation Function

역시 全體時間에 걸쳐서의 두 개 函數間的 Correlation의 總和를 다루는 Correlation function과 달리, Correlation의 fluctuation을 줄 수 있는 Time Dependent Correlation Function $R(\tau, t, T)$ 가 다음과 같이 定義되었다⁽³⁾.

$$R(\tau, t, T) = \frac{1}{T} \int_{t-\frac{T}{2}}^{t+\frac{T}{2}} f(t) g^*(t+\tau) dt \quad (1)$$

* 正會員, 서울大學校工大 電子工學科
College of Engineering, Seoul National University.

授受日字: 1976年 6月 14日

時間差 τ 를 零으로 하여 같은 時刻에 있어서의 Correlation 만을 取扱하면 다음과 같이 된다.

$$R(0, t, T) = \frac{1}{T} \int_{t-\frac{T}{2}}^{t+\frac{T}{2}} f(t)g^*(t)dt \quad (2)$$

여기에서 $T \rightarrow \infty$ 로 하면 이 T.D. Correlation function을 一般的인 Correlation function $R(\tau)$ 에서 $\tau=0$ 일 때의 값 $R(0)$ 가 된다.

Correlation을 求하고자 하는 두 개의 時間函數 $f(t), g(t)$ 의 Spectrum이 bandlimit⁽⁴⁾되어 있을 때 그 limited band의 maximum frequency의 二倍가 Nyquist의 Sampling rate가 되어 이 周波數의 逆數가 必要 Sampling週期가 된다.

두 現象의 Correlation 計算에서는 그 spectrum의 最低 周波數가 도리어 問題가 되어 두 最低周波數의 下限 周波數의 週期 以上の 時間으로 Correlation을 보는 것이 必要하다.

反對로 이 時間平均을 平均時間을 짧혀서, $T \rightarrow 0$ 로 했을 때는 Correlation이 平均되지 않고 순간순간의 Correlation이 나타나는데 이를 Instantaneous Correlation이라고 부르고, $I_R(\tau, t)$ 로 表示하면, 이는 다음 式으로 定義된다.

$$I_R(\tau, t) = f(t)g^*(t+\tau) \quad (3)$$

다시 $\tau=0$ 인 境遇로 限定하여 이 Instantaneous Correlation을 $I_R(t)$ 로 表示하면, 이는

$$I_R(t) = f(t)g^*(t) \quad (4)$$

로 주어진다.

3. Spectrum의 Instantaneous Causality

$f(t)$ 라는 函數의 spectrum을 $F(\omega)$ 이라고 하고, 여기서 $f(t)$ 가 時刻 t_1 을 中心으로 하여 그 前後 $\frac{T}{2}$ 사이에서만 nonzero 값을 갖고 이 範圍 밖에서는 zero값을 갖는 函數 $f_1(t)$ 를 다음 式 (5)처럼 定義한다.

$$f_1(t) = \begin{cases} f(t) & \text{when } t_1 - \frac{T}{2} \leq t \leq t_1 + \frac{T}{2} \\ 0 & \text{when } t_1 - \frac{T}{2} > t \text{ or } t_1 + \frac{T}{2} < t \end{cases} \quad (5)$$

이러한 함수 $f(t)$ 와 $g^*(t) = e^{-j\omega t}$ 와의 Instantaneous Correlation $I_{R1}(t)$ 를 時間에 對해 積分해 주면

$$F_T(\alpha) = \int_{-\infty}^{\infty} f_1(t)e^{-j\alpha t} dt = \int_{t_1 - \frac{T}{2}}^{t_1 + \frac{T}{2}} f(t)e^{-j\alpha t} dt \quad (6)$$

가 된다.

區間 τ 가 몹시 짧아서 그 區間사이에 $f(t)$ 가 變動하지 않았다고 가정한다면 다음과 같이 나타낼 수 있다.

$$\Delta F(\omega) = F_T(\omega) = f(t_1) \int_{t_1 - \frac{T}{2}}^{t_1 + \frac{T}{2}} e^{-j\omega t} dt$$

$$= f(t_1) \frac{2}{\omega} e^{-j\omega t_1} \sin \frac{\omega T}{2} = f(t_1) \cdot e^{-j\omega t_1} T. \text{ 但 } T \ll$$

여기서 T 를 Δt_1 으로 表記하고 全體 t_1 의 값을 通해 合해 주면,

$$F(\omega) = \lim_{\Delta t_1 \rightarrow 0} \sum_{i=-\infty}^{\infty} f(t_i) e^{-j\omega t_i} \Delta t_1 \quad (\text{但 } i \text{는 整數})$$

$$= \int_{-\infty}^{\infty} f(t) e^{-j\omega t} dt \quad (7)$$

結局 Δt_1 時間 사이의 어느 現象 $f(t)$ 가 주는 Spectrum의 ω (角周波數) 성분은 $f(t)$ 와 $e^{j\omega t}$ 사이의 Instantaneous Correlation의 曲線下的 面積이 된다.

이는 $f(t)$ 와 phasor $e^{j\omega t}$ 와의 사이의 Correlation을 찾아서, 即 어떤 周波數의 phasor와 주어진 函數 $f(t)$ 사이의 類似性을 찾는 過程인 것이다.

$f(t)$ 에 ω_0 成分이 있다면 $e^{j\omega_0 t}$ 의 共軛 phasor $e^{-j\omega_0 t}$ 와의 사이에 電力을 受給할 수 있을 것이다.

한 時刻 t 를 中心으로 spectrum에 投入된 平均 energy成分(各 ω 值에 對해서 單位 時間에 投入된)은 다음과 같은 Time Dependent Spectrum Density

$$W(\omega, t, T) = \frac{1}{T} \int_{t-\frac{T}{2}}^{t+\frac{T}{2}} f(t) e^{-j\omega t} dt \quad (8)$$

로 나타낸다.

그리고 一般的인 Fourier 變換 $F(\omega)$ 와 사이에 다음 關係式이 成立한다.

$$F(\omega) = \lim_{T \rightarrow \infty} T \cdot W(\omega, t, T) \quad (9)$$

우리는 다시 다음과 같이 Time Dependent Fourier Transform

$$F(\omega, t, T) = T \cdot W(\omega, t, T) \quad (10)$$

로 定義하면

$$F(\omega, t, T) = \int_{t-\frac{T}{2}}^{t+\frac{T}{2}} f(t) e^{-j\omega t} dt \quad (11)$$

일 것이다.

따라서,

$$F(\omega) = F(\omega, t, \infty) \quad (12)$$

그리고 第2節의 論據에 따라 T 는 現象 $f(t)$ 의 最低周波數의 週期 以上 또는 考察하고자 하는 成分周波數의 週期보다는 커야 한다.

4. 實 例

(1) Single-Sided Exponential Signal $e^{-at} u(t)$

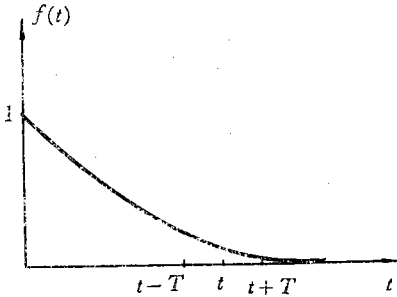


Fig. 1 Single-Sided Exponential Signal $e^{-at}u(t)$.

$$F(\omega, t, T) = \int_{t-\frac{T}{2}}^{t+\frac{T}{2}} e^{-at}u(t)e^{-j\omega t} dt$$

$$= \frac{e^{-(a+j\omega)(t+\frac{T}{2})} - e^{-(a+j\omega)(t-\frac{T}{2})}}{-(a+j\omega)} \quad (13)$$

$$= \frac{2e^{-at}e^{-j\omega t}}{a+j\omega} \text{Sinh}(a+j\omega) \frac{T}{2} \quad (14)$$

$t - \frac{T}{2} < 0$ 이면

$$F(\omega, t, T) = \left[\frac{e^{-(a+j\omega)t}}{-(a+j\omega)} u(t) \right]_{t-\frac{T}{2}}^{t+\frac{T}{2}} = \left[\frac{e^{-(a+j\omega)t}}{-(a+j\omega)} \right]_0^{t+\frac{T}{2}}$$

$$= \frac{1 - e^{-(a+j\omega)t} e^{-(a+j\omega)\frac{T}{2}}}{a+j\omega} \quad (15)$$

T를 無限히 키우면 t의 값에 無關하게 이 形態로 돌아온다.

DC成分의 起伏을 보기 위해서 $\omega=0$ 로 놓으면

$$F\{0, t, T(t > \frac{T}{2})\} = \frac{e^{-at}}{a} \left\{ e^{\frac{aT}{2}} - e^{-\frac{aT}{2}} \right\} \quad (16)$$

$$F\{0, t, T(t \leq \frac{T}{2})\} = \frac{1 - e^{-at} e^{-\frac{aT}{2}}}{a} \quad (17)$$

$T \ll t$ 인 境遇의 直流成分은 (16)式에서 指數函數의 展開式을 利用하여

$$e^{\frac{aT}{2}} - e^{-\frac{aT}{2}} \approx aT$$

$$\therefore F\{0, t, T(t \geq \frac{T}{2})\} = e^{-at} T \quad (18)$$

따라서

$$W\{0, t, T(t > \frac{T}{2})\} = \frac{F\{0, t, T(t > \frac{T}{2})\}}{T} = e^{-at} \quad (19)$$

即 時間이 감에 따라 直流成分이 指數變數의 으로 줄어 들음을 알 수 있고, 이것은 우리가 期待했던 바와도

一致한다. 같은 모양으로 低周波數 ω_0 成分은 (14)

(15)式으로부터

$$F\left\{\omega_0, t, T\left(t > \frac{T}{2}\right)\right\} = \frac{e^{-(a+j\omega_0)t}}{a+j\omega_0} \left\{ e^{(a+j\omega_0)\frac{T}{2}} - e^{-(a+j\omega_0)\frac{T}{2}} \right\}$$

$$= \frac{e^{-(a+j\omega_0)t}}{a+j\omega_0} \sinh(a+j\omega_0) \frac{T}{2} \quad (20)$$

$$F\left\{\omega_0, t, T\left(t \leq \frac{T}{2}\right)\right\} = \frac{1 - e^{-(a+j\omega_0)t} e^{(a+j\omega_0)\frac{T}{2}}}{a+j\omega_0} \quad (21)$$

$t > \frac{T}{2}$ 이지만 $T \gg t$ 라면 (20)式은

$$F\left\{\omega_0, t, T\left(t > \frac{T}{2}\right)\right\} = \frac{e^{-(a+j\omega_0)t} \cdot e^{(a+j\omega_0)\frac{T}{2}}}{a+j\omega_0}$$

振幅단을 생각하면

$$\left| F\left\{\omega_0, t, T\left(t > \frac{T}{2}\right)\right\} \right| = \frac{e^{-a(t-\frac{T}{2})}}{|a+j\omega_0|} \quad (22)$$

平均始作時間의 振幅 $e^{-a(t-\frac{T}{2})}$ 에 比例함을 알 수 있다. (經過時間이 充分히 delay되었기 때문)

(2) Unit pulse of duration τ

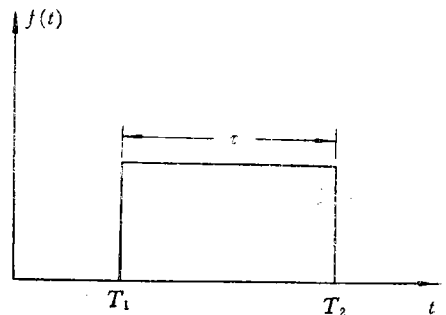


Fig. 2 Unit pulse of duration τ

(from T_1 to T_2) $T \geq \frac{\tau}{2}$

$$F\{\omega, t, T\} = \int_{T_1}^{T_2} e^{-j\omega t} dt = \left[\frac{e^{-j\omega t}}{-j\omega} \right]_{T_1}^{T_2}$$

$$= \frac{e^{-j\omega T_2} - e^{-j\omega T_1}}{j\omega} \quad (23)$$

$$|F\{\omega, t, T\}| = \left| \frac{\cos\omega T_2 - j \sin\omega T_2 - \cos\omega T_1 + j \sin\omega T_1}{-j\omega} \right|$$

$$= \frac{\sqrt{(\cos\omega T_2 - \cos\omega T_1)^2 + (\sin\omega T_2 + \sin\omega T_1)^2}}{\omega}$$

$$= \frac{\sqrt{2} \sqrt{1 - \cos\omega\tau}}{\omega} \quad (24)$$

ω 가 充分히 커서 極值 計算에서 分子만 생각해 주면, 最大値는 $\cos\omega\tau = -1$ 의 값 即 $\omega\tau = \pi$, 그러므로 主成分은

$$\omega_{max} = \frac{\pi}{\tau} = \frac{\pi}{T_2 - T_1} \quad (25)$$

에서 일어난다.

(3) $T_1 < t - \frac{T}{2}$, $t + \frac{T}{2} < T_2$ 인 Unit pulse의 경우

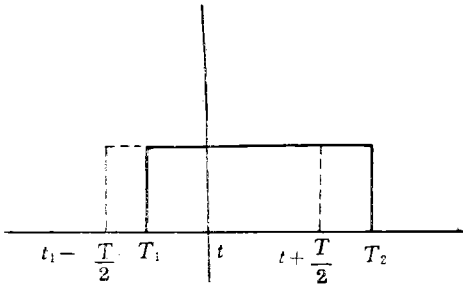


Fig. 3 Unit Pulse for $T_1 < t - \frac{T}{2}$, $T_2 > t + \frac{T}{2}$

$$|F(0, t, T)| = \frac{\sqrt{2} \sqrt{1 - \cos \omega(t + \frac{T}{2} - T_1)}}{\omega} \Big|_{\omega=0} \quad (26)$$

$$W(0, t, T) = \frac{\sqrt{2} \sqrt{1 - \cos \omega(t + \frac{T}{2} - T_1)}}{\omega T} \Big|_{\omega=0} = \frac{t - T_1}{T} + \frac{1}{2} \quad (27)$$

역시 이는 $t + \frac{T}{2} = T_2$, $t - \frac{T}{2} = T_1$ 일 때 最大로서 1 이고, T 의 增大에 따라 減小하며 이 역시 期待되는 바이다.

(4) Switched Carrier $f(t) = \cos \omega_0 t u(t)$

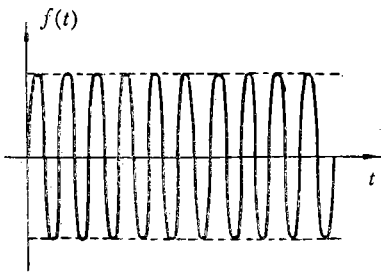


Fig. 4 Switched Carrier $\cos \omega_0 t u(t)$

$$f(t) = \cos \omega_0 t u(t) \quad (28)$$

$$W(\omega, t, T) = \frac{1}{T} \int_{t - \frac{T}{2}}^{t + \frac{T}{2}} \cos \omega_0 t u(t) e^{-j\omega t} dt = \frac{e^{j(\omega_0 - \omega)(t + \frac{T}{2})} - e^{j(\omega_0 - \omega)(t - \frac{T}{2})}}{2j(\omega_0 - \omega)} - \frac{e^{-j(\omega_0 + \omega)(t + \frac{T}{2})} - e^{-j(\omega_0 + \omega)(t - \frac{T}{2})}}{2j(\omega_0 + \omega)} \quad (29)$$

$t - \frac{T}{2} > 0$ 라면

$$W(\omega, t, T) = \frac{e^{j(\omega_0 - \omega)t}}{\omega_0 - \omega} \sin(\omega_0 - \omega) \frac{T}{2} + \frac{e^{-j(\omega_0 + \omega)t}}{\omega_0 + \omega} \sin(\omega_0 + \omega) \frac{T}{2} \quad (30)$$

$\omega = \pm \omega_0$ 에 集中되어 있음을 알 수 있다.

5. 몇 가지 定理

一般 Fourier 積分에 準해서 많은 定理가 있을 수 있지만 最終的으로 spectrum의 即時性을 證明하는데 必要하게 될 것만 쓴다.

(1) Translation Theorem

$f(t)$ 가 時間軸에 t_1 만큼(正時間 方向으로) translate하면 T.D. spectrum을 $e^{-j\omega t_1}$ 만큼 곱해지고 絕對值에는 變함이 없다.

[證明]

$$F(\omega, t, T) = t_1 + \int_{t_1 - \frac{T}{2}}^{t_1 + \frac{T}{2}} f(\tau) e^{-j\omega \tau} d\tau = e^{-j\omega t_1} \cdot \int_{-\frac{T}{2}}^{\frac{T}{2}} f(t_1 + x) e^{-j\omega x} dx = e^{-j\omega t_1} F(\omega, t - t_1, T) \quad (31)$$

(2) Time inverting theorem

$g(t)$ 의 T.D. Spectrum을 $F(\omega, 0, T) |_{f(t)=g(t)}$ 라고 하면 $f(-t)$ 의 T.D. Spectrum은 $F(-\omega, 0, T) |_{f(t)=g(-t)}$ 이다.

<證明>

$$F(\omega, 0, T) |_{f(t)=g(t)} = \int_{-\frac{T}{2}}^{\frac{T}{2}} g(t) e^{-j\omega t} dt = \int_{-\frac{T}{2}}^{\frac{T}{2}} g(-\tau) e^{j\omega \tau} d\tau = F(-\omega, 0, T) |_{f(t)=g(-t)} \quad (32)$$

이들 定理로부터 다음 Collorary가 自動的으로 나온다.

Collorary 波形 $f(t)$ 가 t_1 中心으로 해서 對稱이라면

$$F(\omega, t, T) = e^{-j\omega t_1} F\{-\omega, -(t - t_1), T\} = e^{-j\omega t_1} F[\omega, -(t - t_1), T] \quad (33)$$

上式의 마지막 部分은 波形이 t_1 을 中心으로 t 軸을 뒤집어서 얻은 境遇와 一致하기 때문에 $F(\omega) = F(-\omega)$ 인데서 나온다.

(3) Spectrum의 即時性

各 瞬間의 Spectrum은 各 순간의 函數值에 依해서

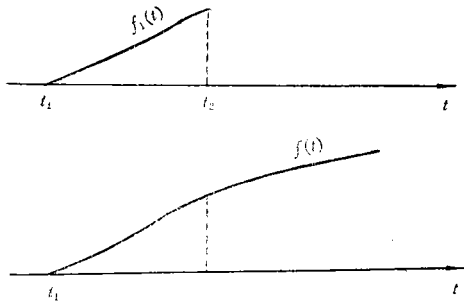


Fig. 5 Illustration for instataneity of Spectrum.
만 決定된다.

〈證明〉

Fig. 5에서 圖示된 바와 같이 實函數 $f(t)$ 에 依해서 다음과 같이 $f_1(t)$ 를 擇하면,

$$f_1(t) = \begin{cases} f(t) & t \leq t_2 \\ 0 & t > t_2 \end{cases} \quad (34)$$

Causality에 依해서 t_2 以前の Spectrum은 $f(t)$ 의 境遇나 $f_1(t)$ 의 경우나 마찬가지이다. 函數 $f(t)$ 및 $f_1(t)$ 가 $t=t_1$ 以前에서 零值를 유지했다면 t_1 以前에 Spectrum이 있을 수 없다.

t_1 을 t_2 에 接近시킴으로써 t_1 t_2 사이의 函數值만이 t_1 , t_2 사이의 Spectrum을 決定함을 알 수 있다.

이 定理는 또한 Causality를 適用한 다음에 t_1 을 中心으로 函數를 反轉시켜서, 또 한번 Causality를 適用하면 前 Collorary에 依해서 Spectrum에 依한 영향을 時間적으로 앞으로 소급하지도 않고 뒤로 밀쳐가지도 않음을 말할 수 있다. Q.E.D.

6. 結 論

積分을 完了한 Fourier Integral은 한 時間函數만의 經過 Spectrum의 總和로써 周波數만의 函數인 Spectrum을 주는 것이지만, 이 Spectrum은 時間의 概念을 度外視한 것이다.

그러나 우리는 微小時間에 增加하는 各 周波數 成分

의 增加率을 觀察하여 어느 時間에 있어서의 各 周波數成分의 Spectrum 強度를 생각할 수 있다.

이 Spectrum의 單位時間 平均密度는 T.D. Spectrum density

$$W(\omega, t, T) = \frac{1}{T} \int_{t-\frac{T}{2}}^{t+\frac{T}{2}} f(t) e^{-j\omega t} dt$$

로써 나타나고, T.D. Fourier Transform은

$$F(\omega, t, T) = \int_{t-\frac{T}{2}}^{t+\frac{T}{2}} f(t) e^{-j\omega t} dt$$

로써 나타난다.

어느 境遇나 integrand는 考慮對象函數 $f(t)$ 와 Unit Phasor $e^{-j\omega t}$ 와의 Instantaneous correlation이다.

뜻있는 量의 計算을 위해서는 考慮周波數의 週期 以上の 時間을 T 로 잡아야 한다.

그리고 Spectrum의 순간값은 函數 $f(t)$ 의 순간값에 比例하지만 最終結果成分을 前記 T 以上 時間의 T.D. Fourier Transform에 依해서 定해진다.

그리고 不確定性 原理 範圍內에서 Spectrum을 函數 $f(t)$ 와 即時 關聯을 갖고 causality의 制限을 받는다.

參 考 文 獻

1. Titchmarch, E.C. "Introduction to the theory of Fourier Integral" 2nd ed. oxford univ. Press 1948.
2. Bremermann, H.J. "Distributions, Complex Variables, and Fourier Transforms." Addison wesley, 1965.
3. 安秀桔; "Time Dependent Correlation Function 과 그의 應用에 關한 研究" 電子工學會誌 第10卷 6號 1973年 12月.
4. Brown, T. "Telecommunications" CHAPMAN AND HALL LTD 1964.