

演算子計算法 (技術数学)

Operational Calculus Method

商工部 電氣試驗所 會員 金 俊 植

Zoensick Kim

II 本 論

I 過渡現象解法の 古典的形式

I-1 過渡現象特히 線形微分方程式에 表現되는現象에對한 解法으로서 演算子計算法처럼 簡易하고 確實한方法은 다시없을것이다. 即 絶對的이라고 말할수있다. 그러나 이法에 對하여 完全히 Master 하는것이 큰 問題이다. 完全히 Master 하려면 高度의 微分積分知識, 微積分方程式, 函數論, 其他 Matrix 等의 知識이 基礎的으로 必要한것이나 그러나 此等 基礎에對하여 깊이 研究하려면 우리技術人으로서 時間的으로나 勞力的으로나 到底히 그리할 餘裕가 없는것이다. 또 그리고그와같이 数学的立場에서 完全嚴密히 Master 하려면 거진 一生을要할 事業이다.

그러나 簡易한程度의 演算子法을 Master 하여가지고 寫先 應用하여가면서 深度의 数学的嚴密性을 研究하는것이 必要하다고 生覺하는바이다.

過渡現象은 電氣方面뿐 아니라 機械工學, 航空工學, 造船工學, 建築·土木工學等 何方面을 勿論하고 그重要는 絶大한것이다. 其中 電氣工學의 過渡現象은 가장 代表的이고 基礎的이라고 본다.

過渡現象研究는 두가지 갈이있으니 하나는 實驗的方面이고 또 하나는 数学的으로 吟味하는것인데 至今까지 實驗的으로 研究하여온것은 主로 人工的으로만든 過渡現象(事故)이고 그야말로 自然發生하는 現象을 잘 Catch 못하였던것이다. 이는 다름이 없이라 그實驗

方法의 唯一 한道具는 Oscillograph 인데 至今까지 自動 Oscillograph가 없었는故로 可及的 自然事故에 近似한事故로 人工的으로 만들고 그짧은時間에 Oscillograph 의 撮影을하는것이였다. 筆者가 滿洲電業社에 勤務때때 (1945年春頃) 鉄共振作用을 始動裝置에 應用하여 自動 Oscillograph 을 部分的試驗을하여 試作品을 만들어다가 完成처 못하고 말았는대 最近外國誌에보니 美國에서 혁신 完全한 性能을가진 自動 Oscillograph가 完成되었다고 報道된것을보았다. 然故로 今후로 過渡現象에 큰 도움이 될것이고 一方 数学的研究에 있어서도 演算子法의 完全한数学的理解와 그內容發展에따라 큰 進展을 볼것이나 實驗方面과 併하여 過渡現象의 神秘는 우리앞에 完全히 解明될것은 自明한 일이라고 生覺한다.

이 演算子計算法은 처음 19世紀末 英國人 O.Heviside 氏가 提議한것이나 當時 氏가 그数学的根據를 確實히 闡明하여 두지 않았는故로 많은 物理學者, 數學者들이 冷笑하고 一顧의 價值조차 認定서 없었던 것이다.

其後 Bromwich, J-R·Carson, K-W-Wagner 等의 數學者들이나서 演算子法의 數學的基礎證明을하여 至今에 까지는 應用數學界의 重大部門을 形成하고 있으며 또한 至今 漸々 發展途上에 있는 것이다. 地脚

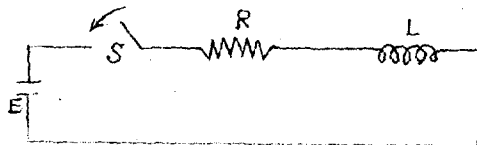
筆者는 演算子計算法의 数学的根據에對한 說明을 하기 前에 簡單한 過渡現象例를 微分方程式에依한 解法을 說明하되서 그를 또 演算子計算法에依한 解法을 機械的으로 說明하여서 讀者로 하여금 所謂 演算子計算法이란 이 形式인 것이란 것을 알며 若干한 것을 應用도 할 수 있게 한 다음 그 数学的根據를 말하고 그 다음 漸次 高度의 應用例를 說明하기로 한다.

I-2

(가) R-L 直利回路에 直流起電力即誤抵抗 R(Ω) Self-inductance L(H)를 直利한 回路에 D.C起電力 E(V)를 Switch를 投入하여 課하면 그 回路에는 時間 t < 0, 時는 電流가 흐르지 않았고 t > 0 에서부터 電流 i가 흐르기 始作할 것이다. 暎아서 그 回路에서 成立되는 微分方程式은 다음 같은 것이다.

$$L \frac{di}{dt} + Ri = E \dots\dots\dots (2-1)$$

이식을 풀면



(Fig. 2-1)

$$i = \left[\int \frac{E}{L} e^{\frac{R}{L}t} dt + C \right] e^{-\frac{R}{L}t} \dots\dots\dots (2-2)$$

C는 積分定數이니 (i)_{t=+0} = 0 의 條件으로서 求하는 値 하나라.

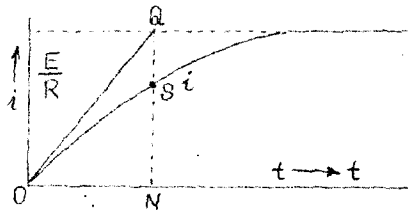
$$i = \frac{E}{L} \times \frac{L}{R} e^{\frac{R}{L}t} \times e^{-\frac{R}{L}t} + C e^{-\frac{R}{L}t} = \frac{E}{R} + C e^{-\frac{R}{L}t} \dots\dots\dots (2-3)$$

이식에 t = +0 를 넣으면

$$\frac{E}{R} + C = 0 \quad \therefore C = -\frac{E}{R}$$

$$\therefore \frac{E}{R} - \frac{E}{R} e^{-\frac{R}{L}t} = \frac{E}{R} (1 - e^{-\frac{R}{L}t}) \dots\dots\dots (2-4)$$

이 R 은 時間의 Dimension 을 有한 것이므로 이를 普通時定數라 하나니라. 故로 i의 値는 印課當初에는 0 에서 시작하여 時間이 커감에 따라 一定值 R 에 到할 時를 알 수 있나니라.



(Fig. 2-2)

$$\left(\frac{di}{dt} \right)_{t=0} = \frac{E}{L} = \frac{NQ}{ON}$$

$$\therefore NQ \frac{L}{E} = ON = \frac{E}{R} \cdot \frac{L}{E} = \frac{L}{R}$$

故로 i의 t = L/R 時의 値 即

$$\frac{E}{R} (1 - e^{-\frac{R}{L} \cdot \frac{L}{R}}) = \frac{E}{R} (1 - \frac{1}{e}) = 0.632 \frac{E}{R} = \frac{2}{3} \frac{E}{R} \dots\dots\dots (2-5)$$

i = E/R (1 - e^{-R/L t}) 에 있어 E/R 는 恒久值,

E/R e^{-R/L t} 는 過渡值라 한다.

또한 一定值 電流가 흐르고 있는 R-L 回路를 Switch S 에依하여 短絡하여 보면

$$L \frac{di}{dt} + Ri = 0 \dots\dots\dots (2-6)$$

故로 i = C e^{mt} 라 假定하면 (2-6) 式은

$$mLA e^{mt} + RA e^{mt} = 0$$

$$mL + R = 0 \quad \therefore m = -\frac{R}{L}$$

$$\therefore i = C e^{-\frac{R}{L}t} \dots\dots\dots (2-7)$$

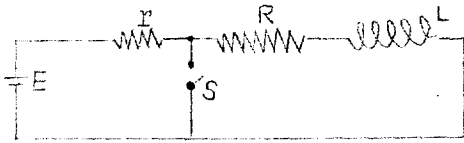
C → 積分定數, i의 t < 0 (S를 投入하기 前) 時의 値를 I₀라 하면

$$(C e^{-\frac{R}{L}t})_{t=0} = (i)_{t=0}$$

(2-8)

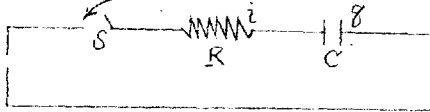
의條件이 成立함으로 卽 $C=I_0$

$$\therefore i = I_0 e^{-\frac{R}{L}t} \quad (2-8)$$



(Fig. 2-3)

(4) R-C 직렬회로에 直流起電力印課 R(Ω)에 C(F)를 직렬한 회로에 D.C 起電力 E(V)를 課하면



(Fig. 2-4)

$$Ri + \frac{S \int i dt}{C} = E,$$

C의 兩極板上F에 蓄積되는 電荷를 q 라 하야

$$R \frac{dq}{dt} + \frac{q}{C} = E \quad (2-9)$$

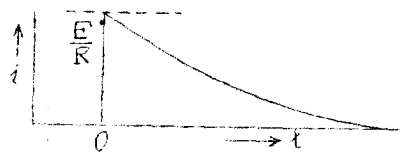
(2-4) 式과 같이하야

$$q = CE (1 - e^{-\frac{t}{RC}}) \quad (2-10)$$

됨을 알수있나니라. 故로

$$i = \frac{dq}{dt} = \frac{E}{R} e^{-\frac{t}{RC}} \quad (2-11)$$

인제 電荷 q 를 가지고있는 蓄電器 C를 抵抗 R를 通하야 放電시킨다면



(Fig. 2-5)

$$R \frac{dq}{dt} + \frac{q}{C} = 0 \quad (2-12)$$

$$\therefore q = Ce^{-\frac{t}{RC}} \quad (2-13)$$

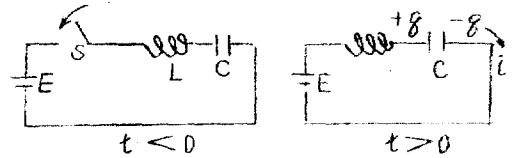
$t < 0$ 時의 $q = q_0 = CV_0$ 알기로

$$q = CV_0 e^{-\frac{t}{RC}} \quad (2-14)$$

$$\therefore i = \frac{dq}{dt} = \frac{V_0}{R} e^{-\frac{t}{RC}} \quad (2-15)$$

但 V_0 는 放電前 卽 $t < 0$ 時의 Condenser C의 兩極板間의 電壓

(다) L-C 직렬회로에 直流起電力印課 L-C 직렬회로에 D.C 起電力 E를 課하면



(Fig. 2-6)

$$L \frac{d^2q}{dt^2} + \frac{q}{C} = E \quad (2-16)$$

이 式의 特列解는 觀察에 依하야 $q' = CE$

그리고 一般解는

$$L \frac{d^2q}{dt^2} + \frac{q}{C} = 0$$

인제 $q = Ae^{wt}$ 로 하야 (2-16) 式은

$$m^2 LAe^{wt} + \frac{Ae^{wt}}{C} = 0$$

$$\therefore m^2 L + \frac{1}{C} = 0$$

$$\therefore m = \pm \sqrt{-\frac{1}{LC}} = \pm j \frac{1}{\sqrt{LC}}$$

故로 一般解

$$q'' = C_1 e^{j \frac{t}{\sqrt{LC}}} + C_2 e^{-j \frac{t}{\sqrt{LC}}} =$$

$$C_1 (\cos wt + j \sin wt) +$$

$$C_2 (\cos wt - j \sin wt)$$

$$(但 w = \frac{1}{\sqrt{LC}})$$

故로

$$q'' = A' \cos wt + B' \sin wt \quad (2-17)$$

$A' = C_1 + C_2, B' = j(C_1 - C_2)$ 積分常数

$$\therefore q = q' + q'' = CE + A' \cos wt + B' \sin wt \quad (2-18)$$

常數를 決定하기爲하여

$$i = \frac{d\phi}{dt} = -\omega A' \sin \omega t + \omega B \cos \omega t \quad (2-19)$$

$\phi_{-0} = \phi_{+0}$, $i_{-0} = i_{+0}$ 의條件이 成立한다고 假定으로 (2-18), (2-19) 式에서

$$\left. \begin{aligned} CE + A' &= \phi_{-0}, A' = \phi_{-0} - CE \\ \text{同様으로 } B' &= \frac{i_{-0}}{\omega} \end{aligned} \right\} \quad (2-20)$$

$$\left. \begin{aligned} \phi &= CE + (\phi_{-0} - CE) \cos \omega t + \frac{i_{-0}}{\omega} \sin \omega t \\ i &= -\omega (\phi_{-0} - CE) \sin \omega t + i_{-0} \cos \omega t \end{aligned} \right\} \quad (2-20)$$

然而 $i_{-0} = 0$, $\phi_{-0} = 0$ 가 될것임으로

$$\left. \begin{aligned} \phi &= CE(1 - \cos \omega t) \\ i &= \omega CE \sin \omega t \end{aligned} \right\} \quad (2-21)$$

即 L 中の 電磁勢력과 C의 靜電勢력이 서로 來往하는 한 振動現象을 現出하나이다.

그러나 實際에 있어 이러한은 없고 尠少한 電氣와 勢력을 消費하는 抵抗이 있어 이런 所謂 Double-Energy Transient 는 연던時間 後에는 消滅하여 버리나니라.

이와같은 몇가지例의 微分方程式은 簡單한 것임으로 그 解法도 簡單하나 大概는 如斯히 微分方程式은 形成한다하더라도 그 解法이 簡單치 않고 演算도 相當히 煩雜한것이 普通인대 이것을 機械的으로 簡明하게 풀어야 할 것이 即 이 Operational Method 이다.

그러서 原則的으로 말하면 Operational Method 에 理論的 根據를 먼저 說明할 것이나 爲先 이로서 計算하는 簡單한例를 說明하여야 이의 形式을 진작케 하고 그다음 數學的 根據에 대한 理論的 說明을 하기로 하자.

演算子 計算法이란 (2-1) 式 即

$$L \frac{di}{dt} + Ri = E$$

等과 같은 式에 있어 $\frac{d}{dt}$ 와 같은 記號를 한

數와 같이 取扱하여 이를 $Li + Ri = E$ 와 如하한 代數的 數式에 變換시키고 그 代數的을 P에 對하여서 풀고 그다음 P에 對한 數式을 時間 t 의 函數에 變換하여 最後의 解答를 얻는 것이다.

$Li + Ri = E$ 式에 있어 電流 i에 對하여야 풀면

$$i = \frac{E}{Lp + R} \quad (2-22)$$

$$\frac{E}{Lp + R} = \frac{E}{L \cdot p} \left(\frac{1}{1 + \frac{R}{Lp}} \right) \quad (2-23)$$

이를 P의 分數形 $\frac{1}{p}$ 形의 冪級數에 展開하여 보 면

$$\frac{E}{L \cdot p} \left(\frac{1}{1 + \frac{R}{Lp}} \right) = \frac{E}{L \cdot p} \left(1 - \frac{R}{Lp} + \frac{R^2}{L^2 p^2} - \frac{R^3}{L^3 p^3} + \dots \right) \quad (2-24)$$

그런데 $\frac{1}{p}$ 와 같이 t에 對하여 微分하는 形式을 表한다면 그의 逆數 $\frac{1}{p}$ 는 t에 對하여 積分하는 것으로 밖에 볼수 없다 하여

$$\frac{1}{p} = \int_0^t dt = t \quad \frac{1}{p^2} = \int_0^t dt \int_0^t dt = \frac{t^2}{2!}$$

同様으로

$$\frac{1}{p^n} = \frac{t^n}{n!} \quad (2-25)$$

인즉 (2-24) 式

$$\frac{E}{L} \left(\frac{1}{p} - \frac{R}{Lp^2} + \frac{R^2}{L^2 p^3} - \frac{R^3}{L^3 p^4} + \dots \right)$$

와 같이 하여 이를 (2-25) 式의 法대로 풀면

$$\frac{E}{L} \left(t - \frac{R}{L} \frac{t^2}{2!} + \frac{R^2}{L^2} \frac{t^3}{3!} - \frac{R^3}{L^3} \frac{t^4}{4!} + \dots \right) \quad (2-26)$$

이든요

$$\begin{aligned} & \frac{E}{R} \left(\frac{R}{L} t - \frac{1}{2!} \frac{R^2}{L^2} t^2 + \frac{1}{3!} \frac{R^3}{L^3} t^3 - \frac{1}{4!} \frac{R^4}{L^4} t^4 + \dots \right) \\ & = \frac{E}{R} \left\{ 1 - \left(1 - \frac{R}{L} t + \frac{1}{2!} \frac{R^2}{L^2} t^2 - \frac{1}{3!} \frac{R^3}{L^3} t^3 + \frac{1}{4!} \frac{R^4}{L^4} t^4 - \dots \right) \right\} \quad (2-27) \end{aligned}$$

이 () 內의 級數는 即 $e^{-\frac{R}{L}t}$ 임으로

(2-27) 式은 $\frac{E}{R} (1 - e^{-\frac{R}{L}t})$ 가 되어 微分方程式 普通解法에서 얻은 答과 꼭 같으니라.

또 (2-9) 式

$$\frac{z}{C} + R \frac{dz}{dt} = E \text{ 를 이 演算子法으로 풀면}$$

$$z + RCPz = CE$$

$$z = \frac{CE}{1+RCP} = \frac{CE}{RC \cdot P} \cdot \frac{1}{1 + \frac{1}{RC \cdot P}} = \frac{CE}{RC \cdot P} (1 - \frac{1}{RC \cdot P} + \frac{1}{(RC)^2 P^2} - \frac{1}{(RC)^3 P^3} + \dots)$$

$$+ \frac{1}{(RC)^2 P^2} - \frac{1}{(RC)^3 P^3} + \dots) =$$

$$\frac{CE}{RC} (\frac{1}{P} - \frac{1}{RC} \frac{1}{P^2} + \frac{1}{(RC)^2} \frac{1}{P^3} - \dots) =$$

$$\frac{CE}{RC} (t - \frac{1}{RC} \cdot \frac{t^2}{2!} + \frac{1}{(RC)^2} \cdot \frac{t^3}{3!} - \frac{1}{(RC)^3} \cdot \frac{t^4}{4!} + \dots)$$

$$= CE \left\{ 1 - \left(1 - \frac{t}{RC} + \frac{1}{2!} \cdot \frac{t^2}{(RC)^2} - \frac{1}{3!} \cdot \frac{t^3}{(RC)^3} + \dots \right) \right\}$$

$$\dots \dots \dots (2-28)$$

故로 $z = CE(1 - e^{-\frac{t}{RC}})$ (2-10) 과 꼭 같다.

이 두例는 Heavicide 의 冪級數에 依한 解法을 說明한것이고 이를 Heavicide 의 所謂 展開定理 (Expansion Theorem) 에 依하여 풀면 더욱 速하고 簡便하게 解答을 얻을 수 있으므로 初學者諸位는 다음 展開定理公式를 機械的이라도 十分 熟達함이 좋다고 感覺한다.

O. Heavicide 氏가 19世紀末에 提唱한 展開定理:

$\frac{M(P)}{N(P)} \cdot C = E$ 形式에 表現할 수 있는 電氣現象

$$\text{에 對하여 } i = \frac{N(P)}{M(P)} E \dots \dots \dots (2-29)$$

但 $P = \frac{d}{dt}$, $N(P)$, $M(P)$ 는 P 의 冪級數

또 (2-29) 式에 關하여 結局 이를 t 函數에 表現한것은:

$$i = \frac{N(0)}{M(0)} E + \sum_{P_n} \frac{N(P_n)}{P_n \frac{dM(P)}{dP_n}} e^{P_n t} E \dots \dots (2-30)$$

라고 하였다.

P_n 는 $M(P) = 0$ 의 根 (但 複根은 除外)

$\frac{dN(P)}{dP_n}$ 는 P 의 函數 $M(P)$ 를 P 에 關하

여 微分한 微分關係에 P 의 函數 $M(P)$ 의 根 P_n 를 代한것이다.

이제 이公式를 利用하여 微分한 微分關係에 P 의 函數 $M(P)$ 의 根 P_n 를 代한것이다.

이제 이公式를 利用하여

(2-16 式):

$$L \frac{d^2 z}{dt^2} + \frac{z}{C} = E \text{ 를 풀어서 보자.}$$

$$L \frac{d^2 z}{dt^2} + \frac{z}{C} = LP^2 z + \frac{z}{C} = E \dots \dots (2-31)$$

故로 $LC^2 P^2 z + z = CE$

$$z = \frac{CE}{LC^2 P^2 + 1} \dots \dots \dots (2-32)$$

이를 展開定理에 對照하여 보면

C 는 E 에, $N(P)$ 는 1 에, $M(P)$ 는 $LC^2 P^2 + 1$ 에 各々 相當하다.

故로 $N(0) = 1$, $M(0) = 1$, $LC^2 P^2 + 1 = 0$ 의 根:

$$P = \pm j \frac{1}{\sqrt{LC}} (= j\omega), \frac{dM(P)}{dP} = 2LC P$$

此等 條件을 (2-32) 式을 解答하기 위하여

(2-30) 式 展開定理에 適用하면

$$z = CE + \frac{CE}{j\omega \cdot 2LC \cdot j\omega} e^{j\omega t} + \frac{CE}{-j\omega \cdot 2LC \cdot (-j\omega)} e^{-j\omega t}$$

$$= CE \frac{CE}{\omega^2 LC} \left(\frac{e^{j\omega t} + e^{-j\omega t}}{2} \right)$$

$$= CE \left(1 - \frac{1}{\omega^2 LC} \cos \omega t \right), \left(\frac{1}{\omega^2 LC} = 1 \right)$$

$$\therefore z = CE(1 - \cos \omega t)$$

$$j = \frac{dz}{dt} = \omega CE \sin \omega t$$

이는 (2-21) 式과 꼭 같으니라.

그러면 $\frac{d}{dt} = P$, $\frac{1}{P} = \int dt$ 로 하여 算數的 取假하는 數學的 根據은 어디까지나 是것 이 重大한 問題에 對不 相하고 Heavicide 는

여기에 대하여 조금도 說明하지 않고 單只 公式를提示하고 微分方程式에依한解答과 結果에있어 同一하니 正當하다고主張한것 뿐이었다. 오늘날까지 이 Operational Method 가 普遍化하지 못한것도 이법의 數學的根據가 實적에 解明되지 않았고 또 只今에도 理論을理解하기에 相當한基礎 知識을要하는가당이라고 생각한다.

몇가지說明한다음에 演算子法의 數學的論據에 들어가기로한다. 以上

一假 $\delta = \frac{CE}{HCR \cdot P}$ 等を $\cos(\frac{1}{P})$ 의 冪級數에 展開하여야만되고 이를 假令

$$CE(\frac{1}{1+CRP}) = CE\{1 - CRP + (CRP)^2 - (CRP)^3 + (CRP)^4 - \dots\} \quad (2-33)$$

과같은式에展開하여서는 아무意味도 없 는가하는것도 實當히 생각되는問題이다. 이 (2-33) 式을 다시 微分式形에 고쳐 보면

$$CE(\frac{1}{1+CRP}) = CE - RC \frac{dE}{dt} + (RC)^2 \frac{d^2E}{dt^2} - (CR)^3 \frac{d^3E}{dt^3} + \dots \quad (2-34)$$

直流에있어 E 의 微分係數를 取한다는것은 無意味 (A.C 에對하여서는 大端히 有意味) 한 것이므로 此式의 微分係數項은 없다고 생각하면 이는 定常狀態의 值 CE 를表示하고있다. 演算子法에있 $\frac{1}{P}$ 의 冪級數에 展開하여 過渡現象의 解答을求하는것이 常道라고할수 도 있겠으나 P의 冪級數에 展開하여 定常狀態를表示는 微分方程式의 解答을 얻게되는 것을 다음에 漸次로說明할것이니 이부분은 應用數學의 重大한 利得이라고 말할수있다.

至今까지 大體로 印課電壓의 直流인境遇의 應用例를說明하였으나 다음에 交流의例를

正 誤 表

頁	行	誤	正
1		$W=12R$	$W=1^2 R$
4		IL	I_L
"		$R1$	R_1
		$R1 \& R2$	$R_1 \& R_2$