一. 概述

- 通常解决线性动态电路问题的方法: 列出微分方程 ——解微分方程 微分方程的解;
- 利用拉普拉斯变换解决动态电路问题: 先对原微分方程进行拉普拉斯变换转化为s域的代数方程, 求解代数方程的解后再通过拉普拉斯反变换得到原方程的解;

二.LT的定义和基本性质

1.LT的定义

- 定义: 对定义在 $[0,+\infty]$ 的函数f(t),定义 $F(s)=\int_{0^{-}}^{+\infty}f(t)e^{-st}dt$,记作L[f(t)]
- 常见函数的拉普拉斯变换

原函数 $f(t)$	象函数 $F(s)$
1(t)	$\frac{1}{s}$
$\delta(t)$	1
t^n	$\frac{n!}{s^{n+1}}$
e^{-at}	$\frac{1}{s+a}$
$\sin \omega t$	$rac{\omega}{s^2+\omega^2}$
$\cos \omega t$	$\frac{s}{s^2+\omega^2}$

2. LT的基本性质

- 线性性质: L[af(t) + bg(t)] = aF(s) + bG(s)
- 微分性质: $L[\frac{d}{dt}f(t)] = sF(s) f(0^-)$
- 积分性质: $L[\int_{0^{-}}^{+\infty} f(t)dt] = \frac{1}{s} \cdot F(s)$ 平移性质: \begin{cases} 时域平移: $L[f(t-t_0)l(t-t_0)] = F(s) \cdot e^{-st_0} \\$ s 域平移: $L^{-1}[F(s-s_0)] = f(t) \cdot e^{s_0t} \end{cases}$
 - 。 注意: 只要出现了e的指数次, 就说明另外一者出现了平移
- 初值性质: $f(0^-) = \lim_{s \to \infty} sF(s)$ 终值性质: $f(\infty) = \lim_{s \to 0^-} sF(s)$

三. ILT的一般求法

- ILT的一般求法: 分离出有理真分式 $\frac{Q(s)}{P(s)}$, 并将其展开为几个简单的式子
- 基本步骤
 - 。 将分母按照其根分解为几个因式, 即 $P(s)=(s-s_1)(s-s_2)...(s-s_n)$
 - 。 之后,对这些根进行分类讨论:
 - a. 当分解出的几项均为不等实根时,原式可展开为 $\sum_{i=1}^{n} \frac{K_i}{s-s_i}$,

其中
$$K_i = (s - s_i)F(s)|_{s = s_i}$$

- b. 当分解出的几个根中包含共轭的复根 $s \pm j\omega$ 时,原式可以展开为类似情况1的形式,结论也是类似的;
 - 此处有一个结论,即一对共轭复根对应的两个分式在通过ILT回到时域后,得到的结果为 $f(t)=2|K|e^{-at}\cos(\omega t+\theta)$,因此只要计算一个复数根对应的结果,得到|K|和 θ 就可以知道反变换的结果
 - 在计算时要注意: θ 对应的是因式 $s+a-j\omega$,即 $s-(-a+j\omega)$,对应的根内部为正号!!!
 - 计算这类式子时也可以通过对分母进行配方,之后进行配凑的方法进行计算,详见例 2
- c. 当分解出的根为n重根时,原式可展开为类似的形式,即 $\frac{k_{11}}{s-s_1} + \frac{k_{12}}{(s-s_1)^2} + ... + \frac{k_{1n}}{(s-s_1)^n}$,结论为 $k_{1j} = \frac{1}{(n-j)!} \cdot \frac{d^{n-1}}{ds^{n-1}} [(s-s_1)^n \cdot F(s)]|_{s=s_1}$,特殊的,有 $k_{1n} = [(s-s_1)^n \cdot F(s)]|_{s=s_1}$

例1: 求
$$F(s) = rac{s^2 + 3s + 5}{s^3 + 6s^2 + 11s + 6}$$
的ILT.

先对分母进行因式分解, 即 $s^3 + 6s^2 + 11s + 6 = (s+1)(s+2)(s+3)$

之后,根据结论,可以计算出
$$\begin{cases} k_1 = \frac{3}{2} \\ k_2 = -3 \\ k_3 = \frac{5}{2} \end{cases}$$

因此,可以分解为 $F(s) = \frac{3/2}{s+1} - \frac{3}{s+2} + \frac{5/2}{s+3}$

此时,可以直接得出 $f(t) = \frac{3}{2}e^{-t} - 3e^{-2t} + \frac{5}{2}e^{-3t}$

例2: 求
$$F(s) = \frac{s+3}{s^2+2s+5}$$
的ILT.

法一: 直接利用共轭复根的结论

先解出分母对应的两个共轭复根为 $s_1 = -1 + 2j, s_2 = -1 - 2j$ 之后,解出一个系数即可: $k_1 = \frac{s+3}{s+1+2j}|_{s=-1+2j} = \frac{1}{2}(1-i)$ 得到两个未知数 $|k| = \frac{\sqrt{2}}{2}, \theta = -45^\circ$ 直接代入结论,得 $f(t) = \sqrt{2}e^{-t}\cos(2t - 45^\circ)$

法二: 通过配方和平移性质化简运算

通过观察,可以发现分母可以配方为 $(s+1)^2+4$,故 $F(s)=\frac{(s+1)+2}{(s+1)^2+2^2}$ 通过配凑,将其化为 $F(s)=\frac{s+1}{(s+1)^2+2^2}+\frac{2}{(s+1)^2+2^2}$ 发现其刚好为函数 $G(s)=\frac{s}{s^2+2^2}+\frac{2}{s^2+2^2}$ 平移得到 $\pi g(t)=\sin(2t)+\cos(2t)$,故 $f(t)=g(t+1)=e^{-t}[\sin(2t)+\cos(2t)]$

例3: 求
$$F(s)=rac{s+4}{s(s+1)^2}$$
的ILT.

先分解为几个最基本的分式,即 $\frac{s+4}{s(s+1)^2} = \frac{k_1}{s} + \frac{k_{21}}{s+1} + \frac{k_{22}}{(s+1)^2}$ 代入结论,分别计算即可:

$$k_1=4, k_{21}=\frac{1}{1!}\cdot \frac{d}{ds}[(s+1)^2F(s)]|_{s=-1}=-4, k_{22}=[(s+1)^2F(s)]|_{s=-1}=-3$$

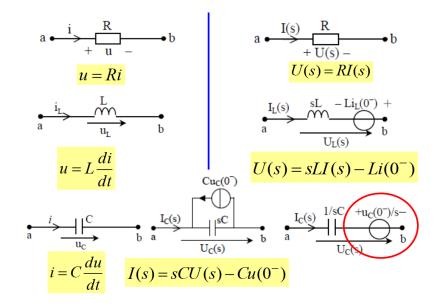
因此,原式可以分解为 $\frac{4}{s}-\frac{4}{s+1}-\frac{3}{(s+1)^2}$
之后易得 $f(t)=4-4e^{-t}-3te^{-t}$

四. 线性动态电路的拉氏变换

- 1. 元件伏安特性的复频域表达式
 - 重在理解,实际上就是时域特性两端取LT(结合微分性质和积分性质),要自己会推导!

元件	时域特性	复频域特性
R	u=Ri	U(s)=RI(s)
L	$u = L \cdot rac{di}{dt}$	$U(s) = L[sI(s) - i(0^-)]$
C	$i = C \cdot rac{du}{dt}$	$I(s) = C[sU(s) - u(0^-)]$
CCVS	$u_2=ri_1$	$U_2(s)=rI_1(s)$

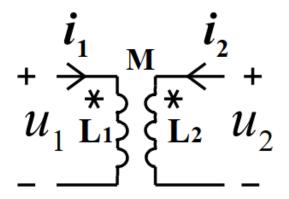
2. RLC等效电路



- 将电阻直接用电阻本身等效即可
- 将电容和电感都等价为一个等效阻抗和一个恒压源的串联
 - 。 其中,等效阻抗分别为sL和 $\frac{1}{sC}$,与元件本身的阻抗 $j\omega L$ 和 $\frac{1}{j\omega C}$ 形式是类似的
 - 。 等效电压源的大小由初始条件决定,要记住,电感为 $Li_L(0^-)$,电容为 $\dfrac{u_C(0^-)}{s}$
 - 。 要注意方向, 电感中等效电压源的电压是被减掉的, 电容中是加上去的

3. 互感等效电路

- 不用特别记,写出时域的伏安特性之后两边取IT即可
- 一个例子(如下图)
 - 。 在如图所示的互感线圈中,可以列出时域的伏安特性方程,即: $\begin{cases} u_1 = L_1 \frac{di_1}{dt} + M \frac{di_2}{dt} \\ u_2 = L_2 \frac{di_2}{dt} + M \frac{di_1}{dt} \end{cases}$
 - 。 之后,对两个式子两侧分别取拉普拉斯变换,得到下面两式:
 - $lacksquare U_1(s) = L_1[sI_1(s) i_1(0^-)] + M[sI_2(s) i_2(0^-)]$
 - $ullet U_2(s) = L_2[sI_2(s) i_2(0^-)] + M[sI_2(s) i_1(0^-)]$
 - 要注意的是方括号内部是减号!



五. 用运算电路解过渡问题

- 1. 用运算电路解决过渡过程问题的一般步骤
 - Stepl: 画运算电路;
 - Step2: 求激励电源的拉氏变换;
 - Step3: 在s域中列KVL和KCL;
 - Step4: 利用分解定理解反变换;
 - 注意: 在s域中 $U_C(s)$, $U_L(s)$ 指的是等效运算阻抗和恒压源两侧的电压之和!!!