# 2차회로의 시간응답

20.1 *R-L-C* 직렬회로의 자연응답 20.4 강제응답

20.2 R-L-C 직렬회로의 완전응답

연습문제

20.3 R-L-C 병렬회로의 시간응답

앞의 장에서 에너지축적소자가 실질적으로 1개만 있는 회로를 고찰하였는데, 이 장에서는 L과 C가 공존하는 2차회로의 시간응답을 고찰한다.

R-L-C 직렬회로의 자연응답, 계단응답 및 완전응답을 구한 다음 이와 쌍대 적인 R-L-C 병렬회로의 시간응답을 구한다.

## 20.1 R-L-C 직렬회로의 자연응답

먼저 그림 20.1과 같은 R-L-C 직렬회로의 자연응답 형식을 유도하자. 폐로전류 i 와 C 양단의 전압 v를 그림과 같이 가정하면 KVL로부터

$$L\frac{di}{dt} + Ri + v = 0, \qquad t \ge 0^+ \tag{20.1}$$

i , v 의 두 변수가 포함되어 있으므로  $i=C\frac{dv}{dt}$ 를 대입하여 v 에 관한 미분방정식을 만들든지 또는  $v=\frac{1}{C}\int i\,dt$ 를 대입한 후 t 에 관해서 미분하여 i 에 관한 미분 방정식을 만들든지 해야 한다. 전자의 경우를 택하면(후자의 경우에도 같은 형

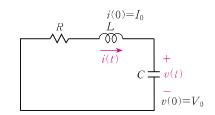


그림 20.1 R-L-C 직렬회로의 자연응답

식의 미방이 얻어진다 --- 확인하라)

$$LC\frac{d^2v}{dt^2} + RC\frac{dv}{dt} + v = 0$$
 (20.2a)

또는 
$$\frac{d^2v}{dt^2} + \frac{R}{L}\frac{dv}{dt} + \frac{1}{LC}v = 0$$
 (20.2b)

이 미방의 해를 구하기 위하여 1차미방의 경우와 마찬가지로

$$v = Ke^{st} (20.3)$$

라는 형식을 가정한다. 이것을 식 (20.2b)에 대입하면

$$K\left(s^2 + \frac{R}{L}s + \frac{1}{LC}\right)e^{st} = 0$$

K=0은 무의미하므로

$$s^2 + \frac{R}{L}s + \frac{1}{LC} = 0 ag{20.4}$$

이것은 s에 관한 2차 대수방정식이며, 그 계수들은 회로정수들의 결합으로 이루어진다. 즉, 이것은 회로의 특성을 나타내며, 그런 의미에서 이 회로의 **특성방정식**이라 하고, 그 근을 **특성근**이라고 한다. <u>특성방정식은 원미방에서(우변을 0이라 놓고)</u> 형식적으로  $d/dt \rightarrow s$ ,  $d^2/dt^2 \rightarrow s^2$  등으로 바꾸어 놓음으로써 쉽게 얻어진다는 것에 주목하라.

지나간 일이지만 R-C 직렬회로의 특성방정식은 식 (19.1) 또는 (19.9)로부터 RCs+1=0이고 특성근은 s=-1/RC이다. 또 R-L 직렬회로의 특성방정식은 식 (19.22)로부터 R+Ls=0이고 특성근은 s=-R/L이다. 즉, 1차회로에서 특성근의 절대치는 시상수의 역수와 같다.

식 (20.4)는 2개의 근을 가지며 그것들을  $s_1, s_2$ 라고 하자. 그 어느 것을 식 (20.3)의 s에 대입하여도 그 v는 미방을 만족한다. 실제 두 가지 경우를 합한 다음의 v도 미방을 만족한다.\*

$$v = K_1 e^{s_1 t} + K_2 e^{s_2 t} (20.5)$$

이것이 이 회로의 자연응답의 형식이다. 여기서  $K_1, K_2$ 는 미정계수이고, 초기 조건이 만족되도록 결정한다. 이 회로의 특성근은 식 (20.4)로부터

$$\begin{split} s_1 &= -\frac{R}{2L} + \sqrt{\left(\frac{R}{2L}\right)^2 - \frac{1}{LC}} \\ s_2 &= -\frac{R}{2L} - \sqrt{\left(\frac{R}{2L}\right)^2 - \frac{1}{LC}} \end{split} \tag{20.6}$$

간단을 위하여 다음과 같이 정의되는  $\alpha$ ,  $\omega_0$ 를 도입한다.

$$\alpha = \frac{R}{2L}, \quad \omega_0 = \frac{1}{\sqrt{LC}} \tag{20.7}$$

그러면 특성방정식은 다음과 같이 표시된다.

$$s^2 + 2\alpha s + \omega_0^2 = 0 (20.8a)$$

$$s_1, \ s_2 = -\alpha \pm \sqrt{\alpha^2 - \omega^2}$$
 (20.8b)

 $\alpha$ 를 **감쇠상수**라고 한다.  $\omega_0$ 는 식 (14.10)에서 정의된 R-L-C 직렬회로의 공 진각주파수이다. 단위는 모두 rad/s이다.  $\alpha$ 와  $\omega_0$ 와의 대소(R과  $2\sqrt{L/C}$ 와의 대소)에 관계되며 이에 따라 특성근이 서로 다른 실수, 같은 실수, 한 쌍의 복소 수, 순허수가 되는 네 가지 경우가 있으며, 각 경우의 자연응답의 행동이 달라지 므로 다음과 같이 나누어 고찰한다.

$$K_1 \bigg( s_1^2 + \frac{R}{L} s_1 + \frac{1}{LC} \bigg) e^{s_1 t} + K_2 \bigg( s_2^2 + \frac{R}{L} s_1 + \frac{1}{LC} \bigg) e^{s_2 t}$$

이것은 0이 된다. 왜냐하면  $s_1, s_2$ 가 식 (20.4)의 근이므로 윗식의  $(\ )$  안은 다 0이 기 때문이다.

<sup>\*</sup> 식 (20.5)를 식 (20.2b)에 대입하면 좌변은

[수치에] R-L-C 직렬회로에서 L=1H,  $C=\frac{1}{9}$ F이다. R의 값에 따라 특성방 정식과 특성근은 다음과 같이 된다.

 $R = 10 \Omega$  :  $s^2 + 10s + 9 = 0$  ; s = -1, -9

 $R = 6 \Omega$  :  $s^2 + 6s + 9 = 0$  ; s = -3, -3

 $R\!=4\,\Omega \ : \quad s^2\!+\!4s\!+\!9\!=0 \ ; \quad s\!=\!-2\!+\!j\,\sqrt{5} \ , -2\!-\!j\,\sqrt{5}$ 

R=0:  $s^2+9=0$ ; s=j3,-j3

1.  $\alpha > \omega_0(R > 2\sqrt{L/C})$  : 과감쇠의 경우(overdamping)

두 특성근  $s_1, s_2$ 는 음의 실수가 되며 자연응답은 다음 형식을 갖는다.

$$v_n(t) = K_1 e^{-\alpha_1 t} + K_2 e^{-\alpha_2 t}$$
(20.9)

단, 
$$\alpha_1$$
,  $\alpha_2 = \alpha \mp \sqrt{\alpha^2 - \omega_0^2}$  (양의 실수) (20.10)

이것은 지수적으로 감쇠하는 두 파형의 합을 나타낸다.

## 예제 20.1

그림 20.2에서  $R=5\Omega$ , L=1H,  $C=\frac{1}{4}$ F이고 i(0)=0, v(0)=0이다.

- (a) 자연응답을 구하라.
- (b) v의 계단응답을 구하고 그림을 그려라.
- (c) i의 계단응답을 구하고 그림을 그려라.

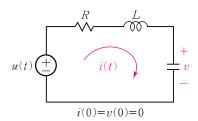


그림 20.2 예제 20.1의 그림

#### 풀ᄋ

(a) 식 (20.4)로부터 특성방정식은

$$s^2 + 5s + 4 = 0$$
  
∴  $s = -1 \quad \mathbf{Q} \quad -4$ 

따라서 
$$v_n(t) = K_1 e^{-t} + K_2 e^{-4t}$$

(b) 완전응답은 자연응답과 강제응답의 합으로써 구해진다. v의 강제응답 $(t=\infty)$ 에서 의 응답)은 명백히 1이다.

따라서  $v = 1 + K_1 e^{-t} + K_2 e^{-4t}$ , t > 0

여기서  $K_1, K_2$ 는 초기조건이 만족되도록 정한다.

$$v(0) = 0 = 1 + K_1 + K_2$$

$$i(0) = 0 = C \frac{dv}{dt}(0) = \frac{1}{4}(-K_1 - 4K_2)$$

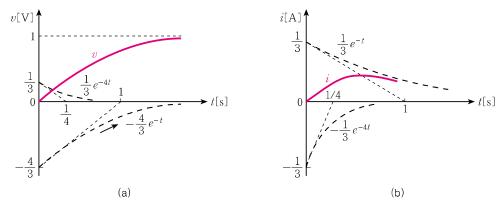
위의 두 식으로부터

$$K_1 = -\frac{4}{3}, \quad K_2 = \frac{1}{3}$$

$$v(t) = 1 - \frac{4}{3} e^{-t} + \frac{1}{3} e^{-4t}, \quad t \ge 0^+$$

(c)  $i = C \frac{dv}{dt} = \frac{1}{4} \left( \frac{4}{3} e^{-t} - \frac{4}{3} e^{-4t} \right) = \frac{1}{3} \left( e^{-t} - e^{-4t} \right) A, \quad t \ge 0^+$ 

그림 20.3의 (a), (b)에는 각각 v 및 i의 계단응답을 그렸다.



**그림 20.3** *R-L-C* **직렬회로의 계단응답**(과감쇠의 경우)

2.  $\alpha < \omega_0(R < 2\sqrt{L/C})$  : 과소감쇠의 경우(underdamping)

두 특성근은 서로 공액(conjugate)인 복소수가 되며 식 (20.8b)로부터

$$s_1, \quad s_2 = -\alpha \pm j\omega_d \tag{20.11a}$$

단, 
$$\omega_d = \sqrt{\omega_0^2 - \alpha^2}$$
 (그림 20.4 참고) (20.11b)

식 (20.5)에  $s_1 = -\alpha + j\omega_d$ ,  $s_2 = -\alpha - j\omega_d$ 를 대입하고 오일러(Euler)의 정리  $e^{jx} = \cos x + j\sin x$ 를 이용하면, 이 경우의 자연응답은 다음과 같이 표시된다.

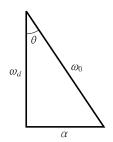


그림 20.4  $\alpha$ ,  $\omega_0$ ,  $\omega_d$ 의 관계

$$v_n(t) = e^{-at} [(K_1 + K_2)\cos \omega_d t + j(K_1 - K_2)\sin \omega_d t]$$

$$\therefore \quad v_n(t) = e^{-at} \left( A \cos \omega_d \, t + B \sin \omega_d \, t \right) \tag{20.12}$$

단, 
$$A = K_1 + K_2$$
,  $B = j(K_1 - K_2)$ 

 $v_n$ 은 실수이므로  $A,\ B$ 도 실수가 되어야 하며, 따라서  $K_1,\ K_2$ 는 서로 공액인 복소수이다 $(K_2=K_1^*)$ .

식 (20.12)에서 ( ) 안은 동일주파수의 두 사인파의 합이므로 하나의 사인파로 표시할 수 있다[식 (7.23)]. 따라서 식 (20.12)는 **포락선**(envelope)이 지수적으로 감쇠하는 진동파를 나타낸다.

## 예제 20.2

그림 20.2에서  $R=2\Omega$ , L=1H,  $C=\frac{1}{65}$ F라 하고 예제 20.1을 반복하라.

#### 풀 이

(a) 식 (20.4)로부터 특성방정식은

$$s^2 + 2s + 65 = 0$$
,  $\therefore s = -1 \pm j 8$ 

따라서 자연응답은

$$v_n(t) = e^{-t} (A\cos 8t + B\sin 8t) V$$

(b) 계단응답은 다음과 같은 형식을 가진다.

$$v = 1 + e^{-t} (A \cos 8t + B \sin 8t)$$

여기서 A, B를 초기조건이 만족되도록 결정한다.

$$v(0) = 0 = 1 + A$$
,  $\therefore A = -1$ 

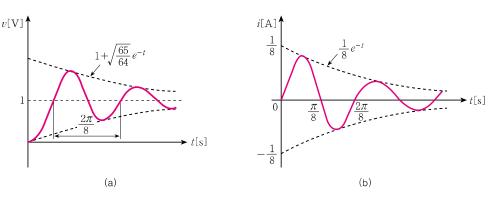


그림 **20.5** R-L-C 직렬회로의 계단응답(과소감쇠의 경우)

$$i(0) = 0 = C \frac{dv}{dt}(0) = \frac{1}{65}(-A+8B),$$
  $\therefore B = -1/8$   
이상으로  $v = 1 - e^{-t}\left(\cos 8t + \frac{1}{8}\sin 8t\right)$   
 $= 1 - \sqrt{\frac{65}{64}} e^{-t}\sin(8t + \tan^{-1}8)$  V [식 (7.23) 참고]

(c) 위의 처음 식을 이용하면

$$i = C \frac{dv}{dt} = \frac{1}{65} \left[ e^{-t} \left( \cos 8t + \frac{1}{8} \sin 8t \right) - e^{-t} (-8 \sin 8t + \cos 8t) \right]$$
  
 $\therefore i = \frac{1}{8} e^{-t} \sin 8t \text{ A}, \quad t \ge 0^+$ 

그림 20.5에는 v, i의 계단응답을 그렸다.

3.  $\alpha = \omega_0 (R = 2\sqrt{L/C})$  : 임계감쇠의 경우(critical damping)

두 특성근은 동일한 실수가 되며  $s_1=s_2=-\alpha$ . 자연응답은 다음 형식을 갖는다.

$$v_n(t) = (A + Bt)e^{-\alpha t}$$
 (20.13)

이것은 식 (20.12)에서  $\omega_d \to 0$ 의 극한으로서 얻어진다. 즉, 이 경우 식 (20.12)에서  $\cos \omega_d \, t \to 1$ ,  $\sin \omega_d \, t \to \omega_d \, t$  이므로 식 (20.13)이 얻어진다. 이것이 실제로 식 (20.2b)를 만족함을 직접대입에 의하여 확인할 수 있다(연습문제 20.12).  $te^{-\alpha t}$ 는 t=0 및  $t=\infty$ 에서 0이 되고  $t=1/\alpha$ 에서 최대치를 갖는다[다음 예제의 그림 20.6 (b) 참고].

#### 예제 20.3

그림 20.2에서  $R=4\,\Omega$ ,  $L=1\,\mathrm{H}$ ,  $C=\frac{1}{4}\,\mathrm{F}$ 라 하고 예제 20.1을 반복하라.

#### 푹 이

(a) 특성방정식은

$$s^2 + 4s + 4 = 0$$
,  $(s+2)^2 = 0$ ,  $\therefore s = -2, -2$ 

따라서 v의 자연응답은 식 (20.13)으로부터

$$v_n(t) = (A + Bt)e^{-2t}$$

(b) 계단응답은 다음 형식을 갖는다.

$$v = 1 + (A + Bt) e^{-2t}$$

미정계수 A, B는 초기조건이 만족되도록 결정한다.

$$v(0) = 0 = 1 + A$$
,  $\therefore A = -1$ 

$$i(0) = 0 = C \frac{dv}{dt}(0) = \frac{1}{4}(-2A+B), :: B = -2$$

따라서 v의 계단응답은

$$v = 1 - (1 + 2t) e^{-2t} V$$
,  $t \ge 0^+$ 

(c) *i* 의 계단응답은

$$i = C \frac{dv}{dt} = \frac{1}{4} (2e^{-2t} - 2e^{-2t} + 4te^{-2t}) = te^{-2t} A, \quad t \ge 0^+$$

그림 20.6에는 v, i의 계단응답을 그렸다.

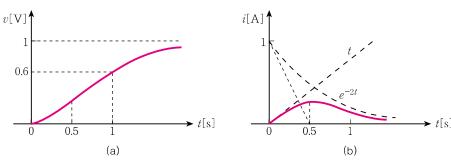


그림 **20.6** R-L-C 직렬회로의 계단응답(임계응답의 경우)

**4.**  $\alpha = 0 (R = 0)$  : 무손실의 경우

두 특성근은 순허수이고  $s_1,\; s_2=\pm j\omega_0.$ 

자연응답은 다음 형식을 갖는다.

$$v_n(t) = A\cos\omega_0 t + B\sin\omega_0 t \tag{20.14}$$

이것은 감쇠가 없는 사인파를 나타낸다.

## 예제 20.4

그림 20.2에서  $R=0\Omega$ , L=1 H,  $C=\frac{1}{4}$  F 인 경우 예제 20.1을 반복하라.

## 풀 이

(a) 특성방정식은

$$s^2 + 4 = 0, \qquad \therefore s = \pm j \, 2$$

따라서 자연응답은

$$v_n = A\cos 2t + B\sin 2t$$

(b) v의 계단응답은 다음 형식을 가진다.

$$\begin{aligned} v &= 1 + A\cos 2t + B\sin 2t \\ v(0) &= 0 = 1 + A, & \therefore A = 1 \\ i(0) &= 0 = C\frac{dv}{dt}(0) = \frac{1}{4} \times 2B, & \therefore B = 0 \\ \therefore v &= 1 - \cos 2t \, \mathbf{V}, & t \ge 0^+ \end{aligned}$$

(c)  $i = C \frac{dv}{dt} = 0.5 \sin 2t \text{ A}, \quad t \ge 0^+$ 

그림 20.7에는 v, i의 계단응답을 그렸다.

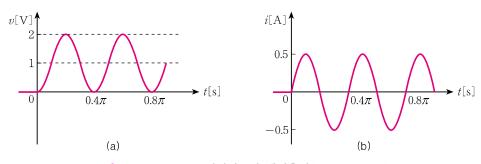


그림 20.7 R-L-C 직렬회로의 계단응답(무감쇠의 경우)

## [비고]

1. 실제로 엄밀하게 Ⅲ, Ⅳ의 경우가 일어나는 일이 없을 것이므로 실제에서는 과 감쇠와 감쇠진동의 경우가 중요하다.

 ${f 2}$ . 전류응답만이 문제되는 경우에는 처음부터  $i=i_f+i_n$ 라 놓고,  $i_f=0$  또  $i_n$ 은 커

## 360 제20 + 2 |회로의 시간응답

패시터의  $v_n$ 과 동일형식을 가지므로  $I\sim \mathbb{N}$ 의 각 경우에 대하여  $i_n$ 의 미정계수를 초기조건  $i(0^+)=0,\ v(0^+)=0$  및  $u(0^+)=Ri(0^+)+L\frac{di}{dt}(0^+)+v(0^+)$ 로부터 얻어지는  $L\frac{di}{dt}(0^+)=1$ 을 이용하여 구하면 된다(예제 20.5 참고).

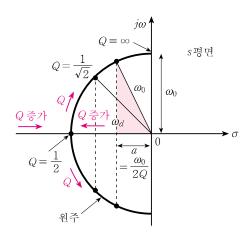


그림 20.8 2차회로에서의 Q의 값에 따른 특성근(자연주파수)의 복소주파수 평면상에서의 위치(단,  $\omega_0$  =일정)

## 3. Q에 의한 자연응답의 분류

R-L-C 직렬회로에 대한 Q의 정의식 (14.12)와 (20.7)로부터 $(Q=Q_0)$ 

$$Q = \frac{\omega_0 L}{R} = \frac{\omega_0}{2\alpha} \tag{20.15}$$

따라서  $Q<\frac{1}{2}$ 이면 과감쇠,  $Q>\frac{1}{2}$ 이면 과소감쇠(감쇠진동),  $Q=\frac{1}{2}$ 이면 임계감 쇠,  $Q=\infty$ 이면 무감쇠진동을 한다.

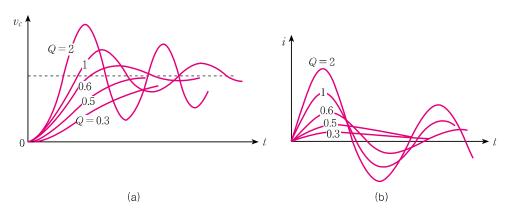


그림 20.9 R-L-C 직렬회로의 Q의 대소에 따른 계단응답

그림 20.8에는  $\omega_0=1/\sqrt{LC}$ 를 일정하게 할 때 Q의 증가에 따른 자연주파수의 복소평면상에서의 위치를 나타내었다(Q>1/2이면 원점을 중심으로 한 반지름  $\omega_0$ 의 원주상을 이동한다). 부언하면 특성방정식 (20.4), (20.8a)는 Q를 사용하면 다음과 같이 표시된다.

$$s^2 + \frac{\omega_0}{Q}s + \omega_0^2 = 0 {(20.16)}$$

**4**. 그림 20.9는 R-L-C 직렬회로의 계단응답이 Q의 대소에 따라서 변하는 모양을 그린 것이다( $\omega_0$ 는 일정).

## 5. 계단응답의 평가

계단응답은 전기회로뿐만 아니라 기타의 선형물리계의 특성을 연구 또는 설계하는 데 많이 이용된다. 그 이유로는 (1) 계단구동이 수학적으로 취급하기 쉬울 뿐 아니라, (2) 실험적 연구에서 발생시키기 쉽고, (3) 급격히 변하는 파형에 응답이 잘따라가면 다른 구동파형에 대해서도 응답이 충실하게 따라가리라고(증폭기, 신호전송계, 제어계 등에서 이런 요구는 강하다) 판단할 수 있기 때문이다. 실험적으로 그림 20.10과 같은 계단응답을 오실로스코프에서 관측하였을 때 이것을 평가하는 데흔히 다음에 정의되는 여러 가지 양을 사용한다.

- •지연시간(delay time)  $t_d$  = 최종치의 50%까지 도달하는 시간
- 상승시간(rise time)  $t_r =$  최종치의 10%에서 시작하여 90%까지에 이르는 시간
- 오버슈트(overshoot) = (최초의 피크치) (최종치)
- **% 오버슈트** = <u>오버슈트</u> ×100%
- 세틀링시간(settling time)  $t_s =$  최종치와의 차가 5%(다른 값을 쓸 때도 있다) 이 내에 들어갈 때까지의 시간

신호를 충실히 전달하려면 이 모든 양이 되도록 작아야 한다(단, 지연이 요구되는 계에서는 필요한  $t_a$ 를 얻도록 해야 한다). 상승시간과 오버슈트는 상반관계에 있으

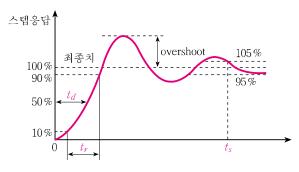


그림 20.10 계단응답에 관한 용어

며 응답속도를 빠르게 하기 위하여는, 즉 상승시간을 짧게 하기 위하여는 약간의 오버슈트를 감수할 수밖에 없다. 임계감쇠의 경우에는 오버슈트는 일어나지 않지만 상승시간이 길므로 약간 진동하도록( $Q \simeq 0.6$ ) 설계하는 것이 보통이다. 이와 반대로 공진계에서는 주파수선택성을 좋게 하기 위하여 손실을 줄여야 한다, 즉, Q를 크게 해야 한다. 그러면 계단응답은 감쇠가 적은 진동이 된다(그림 20.9에서 Q=2의 경우).

## **20.2** R-L-C 직렬회로의 완전응답(초기조건 $\pm$ 0)

앞절의 예제들에서는 초기조건이 0인 경우의 완전응답을 구하였으나, 이 절에서는 초기조건이 0이 아닌 경우의 완전응답을 구하는 수치적 예제를 들겠다. 그절차는 계단응답의 경우와 꼭 같다.

## 예제 20.5

그림 20.11의 R-L-C 직렬회로에서  $R=6\,\Omega$ ,  $L=1\,\mathrm{H}$ ,  $C=\frac{1}{25}\,\mathrm{F}$ 이고,  $t=0\,\mathrm{M}$   $i(0)=5\,\mathrm{A},\ v(0)=1\,\mathrm{V}$ 이다. 다음 두 경우에 대한 i(t)의 완전응답을 구하라.

(a) 
$$e(t) = 8u(t) V$$

(b) 
$$e(t) = 12\sin 5t \cdot u(t) V$$

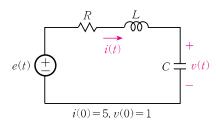


그림 20.11 예제 20.5의 회로

#### 풀ᄋ

전류만을 구하면 되므로 처음부터  $i=i_f+i_n$ 라 놓고 생각하자. 특성방정식은  $s^2+6s+25=0$ 이므로  $s=-3\pm j4$ . 이것은 과소감쇠의 경우이고 따라서 자연응답은 다음과 같은 형식을 갖는다.

$$i_n = Ae^{-3t}\cos 4t + Be^{-3t}\sin 4t$$

(a) 전원에 대한 강제응답 $(t=\infty$ 에서의 응답)은 0A이므로 완전응답은

$$i = i_f + i_n = 0 + Ae^{-3t}\cos 4t + Be^{-3t}\sin 4t$$

미정계수 A, B는 초기조건이 만족되도록 결정한다.

$$i(0) = 5 = A$$

$$\mathfrak{E} \qquad e\left(0^{+}\right) = Ri\left(0^{+}\right) + L\frac{di}{dt}\left(0^{+}\right) + v\left(0^{+}\right) \tag{20.17}$$

$$8 = 30 + 1(-3A + 4B) + 1$$

$$\therefore B = -2$$

이상 
$$i = e^{-3t} (5\cos 4t - 2\sin 4t) A, \quad t \ge 0^+$$
 (20.18)

(b)  $12\sin 5t \cdot u(t)$ 에 대한 강제응답은 정상상태 사인파응답을 구하면 되므로 페이저 방법으로써

$$i_f = Im \left[ \frac{12^{-j5t}}{6+j5-j5} \right] = 2\sin 5t$$

이므로 완전응답은 다음과 같다.

$$i = i_f + i_n = 2\sin 5t + Ae^{-3t}\cos 4t + Be^{-3t}\sin 4t$$

미정계수 A, B는 초기조건이 만족되도록 결정한다.

$$i(0) = 5 = A$$

또 식 (20.17)로부터 0 = 30 + (10 - 3A + 4B) + 1

$$\therefore B = -6.5$$

$$i = 2\sin 5t + e^{-3t} (5\cos 4t - 6.5\sin 4t) \text{ A}, \quad t \ge 0^{+}$$

식 (20.18), (20.19)에서 ( ) 안은 하나의  $\cos$  함수로 표시할 수 있고 그 진폭(각각  $\sqrt{29}$  A 및 8.2 A)은 정상상태의 진폭(각각 0 A 및 2 A)에 비해서 매우 크다는 것을 알 수 있다. 특히 회로에 손실이 적을 때(Q가 클 때) t=0에서의 AC 전원의 위상과 초기조건에 따라 매우 큰 과도전류가 발생할 수 있다(그것이 시간에 따라 지수적으로 감쇠하기는 하지만).

## $20.3 \quad R-L-C$ 병렬회로의 시간응답

 $R_1$ -L-C 병렬회로에서 공통되는 지로전압을 v라 하고 KCL을 쓰면

$$G_1 v + C \frac{dv}{dt} + i_L = i_g \ (G_1 = 1/R_1)$$

 $v = L \frac{di_L}{dt}$ 을 대입하여 정돈하면

$$\frac{d^2 i_L}{dt^2} + \frac{G_1}{C} \frac{di_L}{dt} + \frac{1}{LC} = \frac{i_g}{LC}$$

따라서 특성방정식은

$$s^2 + \frac{G_1}{C}s + \frac{1}{LC} = 0 (20.20)$$

이것은 직렬회로와의 쌍대성을 이용하여 식 (20.4)에서  $L \to C$ ,  $C \to L$ ,  $R \to G_1$ 으로 대치함으로써도 얻을 수 있다.

또 같은 대치에 의하여 식 (20.7)에 대응하여

$$\alpha = \frac{G_1}{2C} = \frac{1}{2R_1 C}$$
 (병렬회로의 감쇠상수) (20.21)

그리고 
$$\omega_0=\frac{1}{\sqrt{LC}},\ Q=\frac{\omega_0}{2\alpha}(=\omega_0\,CR_1),\ \omega_d=\sqrt{\omega_0^2-\alpha^2}$$
 (감쇠진동시) (20.22)

의 관계식은 병렬회로의 경우에도 그대로 쓸 수 있다. 또  $\alpha \gtrsim \omega_0$ 는  $R_1 \lesssim \frac{1}{2}\sqrt{\frac{L}{C}}$  또는  $Q \lesssim \frac{1}{2}$ 에 대응하며, 미흡감쇠에서 병렬저항  $R_1$ 이 클수록 진동의 감쇠가 적다.

## 예제 20.6

그림 20.12의  $R_1$ -L-C 병렬회로에서 L=1H, C= $\frac{1}{10}$ F이고, v(0)=0, i(0)=-1.5A 이다. 다음 두 경우에 대한 v(t)를 구하고 파형을 그려라.

(a) 
$$R_1 = 10/7 \,\Omega$$

(b) 
$$R_1 = 5\Omega$$

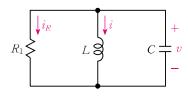


그림 20.12 예제 20.6의 회로

#### 푹 이

특성방정식은 식 (20.20)으로부터  $s^2 + \frac{10}{R_1}s + 10 = 0$ 

(a) 특성근은 
$$s^2 + 7s + 10 = 0$$
으로부터  $s = -2, -5$ 

$$v(t) = v_f + v_n = 0 + K_1 e^{-2t} + K_2 e^{-5t}$$
$$v(0) = 0 = K_1 + K_2$$

KCL로부터

$$i_R(0) + i(0) + C\frac{dv}{dt}(0) = 0, \ i_R(0) = \frac{v(0)}{R} = 0$$

$$\therefore \frac{dv}{dt}(0) = -\frac{1}{C}i(0) = 15 = -2K_1 - 5K_2$$

위의 두 식으로부터  $K_1 = 5$ ,  $K_2 = -5$ 

$$v(t) = 5e^{-2t} - 5e^{-5t} V, \quad t \ge 0^+$$

파형은 그림 20.13 (a)와 같다.

(b) 특성근은  $s^2 + 2s + 10 = 0$ 으로부터  $s = -1 \pm i3$ 

$$\therefore \ v(t) = v_f + v_n = 0 + e^{-t} \big(A\cos 3t + B\sin 3t\big)$$

$$v(0) = 0$$
,  $\frac{dv}{dt}(0) = 15$ 의 조건으로부터  $A = 0$ ,  $B = 5$ 

$$v(t) = 5e^{-t}\sin 3t \, V, \quad t \ge 0^+$$

파형은 그림 20.13 (b)와 같다.

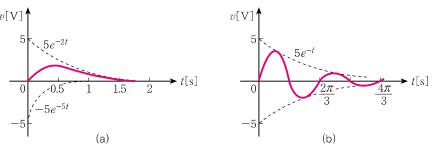


그림 20.13 그림 20.12의 회로의 응답

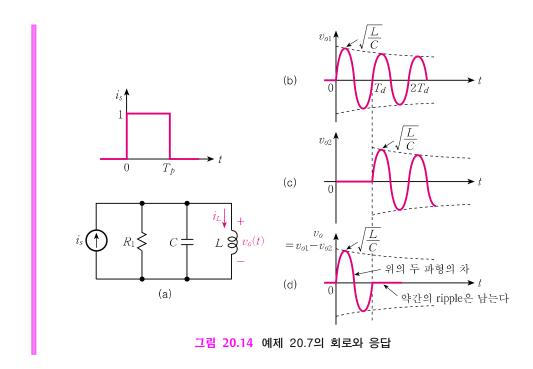
#### 예제 20 7

그림 20.14 (a)의 회로에서  $R_1\gg \frac{1}{2}\sqrt{\frac{L}{C}}$ , 즉  $\alpha\ll\omega_0$ 이다. 펄스폭  $T_p$ =진동주기  $T_d$ 일 때  $v_o(t)$ 의 파형을 그려라.

#### 포 이

 $i_s=u(t)-u(t-T_p)$ 이므로 우선 계단응답을 구하는 것이 문제이다. 이 병렬회로는 그림 20.2의 직렬회로와 쌍대적이므로 입력계단전류에 대한  $v_o$ 의 응답은 그림 20.5 (b) 의 i의 파형과 같이 감쇠진동하는 사인파이다. 다만,  $\alpha \ll \omega_0(Q\gg 1)$ 이므로 감쇠가 매우 적으며 그림 20.14 (b)의  $v_{o1}$ 과 같이 된다.

 $u(t-T_p)$ 에 대한 응답은  $v_{o1}$ 을  $T_p(=T_d)$ 만큼 우측으로 옮긴 그림 (c)와 같으므로 양자의 차는 1사이클 후부터 거의 완전히 상쇠되어 결국 그림 (d)와 같은 한 사이클의 출력파형을 얻는다.



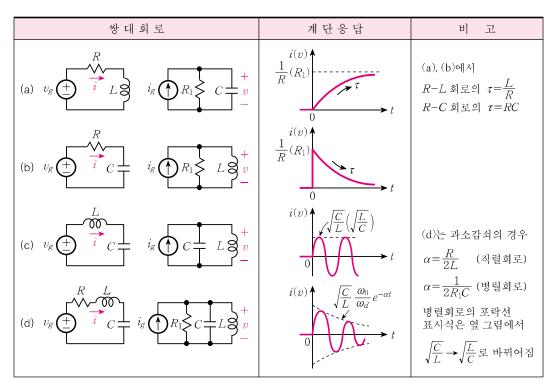


그림 20.15 간단한 회로의 계단응답

그림 20.15에는 1차 및 2차회로에 대한 계단응답을 총괄하였다. 계단응답의 그림에서 ( ) 안은 제 1 란의 우측회로에 대한 것이다. 따라서 예컨대  $R_1-L-C$ 의 병렬회로에 대한 v의 계단응답은 과소감쇠의 경우  $\sqrt{\frac{L}{C}}\frac{\omega_0}{\omega_d}e^{-\alpha t}\sin\omega_d t$ 이다  $\left(\alpha\ll\omega_0$ 이면  $\alpha t\ll1$ 에서 포락선  $\simeq\sqrt{\frac{L}{C}}\right)$ .

## 20.4 강제응답

강제응답은 전원이 DC나 사인파인 경우는 쉽게 구해진다. 일반적으로 전원함수가 f(t)인 경우 강제응답은 f(t) 및 모든 가능한 그 도함수들의 선형결합 (linear combination)으로 표시된다. 표 20.1에는 대표적인 전원함수에 대한 강제응답의 형식을 주었다.

표 20.1

전 원 함 수	강제 응 답 의 형 식
$e^{at}$	$K_{ m I}e^{at}$
$t^m$	$K_m t^m + K_{m-1} t^{m-1} + \cdots + K_1 t + K_0$
$te^{at}$	$K_2 t e^{at} + K_1 e^{at}$
$\cos \omega t$ , $\sin \omega t$	$K_1\cos\omega t + K_2\sin\omega t$ (페이저를 이용하는 것이 더 간단함)
$e^{at}\cos\omega t$ , $e^{at}\sin\omega t$	$K_1 e^{at} \cos \omega t + K_2 e^{at} \sin \omega t$

## 예제 20.8

 $R = 2\,\Omega$ 과  $L = 1\,\mathrm{H}$ 의 직렬회로에 다음과 같은 전압전원이 인가될 때 각 경우에 대하여 흐르는 전류의 강제응답을 구하라.

- (a)  $5e^{-t}$  V
- (b)  $20\sin\left(2t + \frac{\pi}{6}\right)V$
- (c)  $5e^{-t}\sin\left(2t+\frac{\pi}{6}\right)$ V

#### 풀 이

(a) 미분방정식은

$$2i + \frac{di}{dt} = 5e^{-t}$$

이 강제응답은  $i = Ke^{-t}$ 와 같은 형식을 가지므로 이것을 대입하면

$$(2K-K)e^{-t} = 5e^{-t}$$
,  $K=5$   
 : 강제응답  $i_f = 5e^{-t}$ A

(b) 
$$2i + \frac{di}{dt} = 20\sin\left(2t + \frac{\pi}{6}\right)$$

이 강제응답은  $i=K_1\sin\left(2t+\frac{\pi}{6}\right)+K_2\cos\left(2t+\frac{\pi}{6}\right)$ 와 같은 형식을 가지므로 이것을 대입하면

좌번 = 
$$2K_1\sin\left(2t+\frac{\pi}{6}\right)+2K_2\cos\left(2t+\frac{\pi}{6}\right)+2K_1\cos\left(2t+\frac{\pi}{6}\right)-2K_2\sin\left(2t+\frac{\pi}{6}\right)$$
  
=  $2(K_1-K_2)\sin\left(2t+\frac{\pi}{6}\right)+2(K_1+K_2)\cos\left(2t+\frac{\pi}{6}\right)$ 

원미분방정식의 우변과 비교하면

$$2(K_1 - K_2) = 20, \ 2(K_1 + K_2) = 0 \ \therefore \ K_1 = -K_2 = 5$$

$$\therefore$$
 강제응답  $i_f = 5\left[\sin\left(2t + \frac{\pi}{6}\right) - \cos\left(2t + \frac{\pi}{6}\right)\right]$ 

식 (7.23)을 참고로 [ ]= 
$$\sqrt{2}\sin\left(2t + \frac{\pi}{6} - \frac{\pi}{4}\right)$$

$$\therefore i_f = 5 \sqrt{2} \sin \left(2t - \frac{\pi}{12}\right) A$$

페이저방법을 이용해도 같은 결과를 얻을 수 있다.

$$(\omega = 2$$
이므로  $I_f = \frac{20/\pi/6}{2+i2} = 5\sqrt{2}/\pi/6 - \pi/4 = 5\sqrt{2}/-\pi/12)$ 

(c) 강제응답을  $i=K_1e^{-t}\sin\left(2t+\frac{\pi}{6}\right)+K_2e^{-t}\cos\left(2t+\frac{\pi}{6}\right)$ 라 놓고 위의 (b)와 같은 과정을 거치면(연습문제 20.13)  $K_1=1,~K_2=-2$ 

$$\therefore$$
 강제응답  $i_f = e^{-t} \left[ \sin \left( 2t + \frac{\pi}{6} \right) - 2\cos \left( 2t + \frac{\pi}{6} \right) \right]$ 

$$= \sqrt{5} e^{-t} \sin \left( 2t + \frac{\pi}{6} - \tan^{-1} 2 \right)$$
A [식 (7.23) 참고]

## 연/습/문/제

**20.1** 그림 p 20.1의 회로에서  $R=6\Omega$ . e(t)=u(t)일 때 t>0에서의 v(t)를 구하라. 단, i(0)=0, v(0)=0이다.

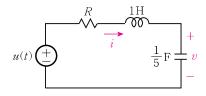


그림 p 20.1

- **20.2** 문제 20.1에서  $R=2\Omega$ 으로 하고 반복하라.
- **20.3** 문제 20.1에서 i(0) = 2A, v(0) = 3V로 하고 반복하라.
- **20.4** 문제 20.1에서  $R=2\Omega$ , i(0)=2A, v(0)=6V로 하고 반복하라.
- **20.5** 문제 20.1에서 전압원을  $4\sin t \cdot u(t)$ 로 하고 반복하라. [힌트 : 예제 20.1 (b) 참고]
- **20.6** 그림 p 20.6의 회로에서  $R=\frac{5}{6}\Omega$ , i(t)=u(t)일 때 v(t)를 구하라. 단,  $i_I(0)=0,\ v(0)=0$ 이다.

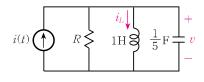


그림 p 20.6

- **20.7** 그림 p 20.6의 회로에서  $R=\frac{5}{4}\Omega$ , i(t)=u(t)V, v(0)=0,  $i_L(0)=2$ A일 때 v(t)를 구하라.
- **20.8** 문제 20.7에서  $i(t) = 4\sin t \cdot u(t)$ 로 하고 v(t)를 구하라.

## 370 제20 + 2 |회로의 시간응답

**20.9** 그림 p 20.9의 회로에서 스위치가 닫히고 오래 경과된 후 t=0에서 스위치를 열 때  $t \ge 0^+$ 에서의 v(t)를 구하라. 단, v(0)=0이다.

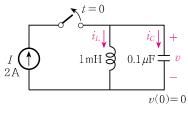


그림 p 20.9

**20.10** 그림 p 20.10의 회로에서 v(t)를 구하라. 단,  $i_L(0) = 0$ , v(0) = 0이다.

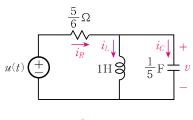


그림 p 20.10

- **20.11** R-L-C 직렬회로에서 임계감쇠의 경우 $(R=2\sqrt{L/C})$  식 (20.13)이 특성방 정식 (20.2)를 만족함을 직접대입에 의하여 보여라.
- **20.12** 예제 20.8의 (c)의 풀이에서  $K_1 = 1$ ,  $K_2 = -2$ 임을 유도하라.
- 20.13 다음 방정식으로 기술되는 2차회로가 있다.

$$\frac{d^2v(t)}{dt^2} + 2\frac{dv(t)}{dt} + 2v(t) = 5u(t)$$

이 회로의 완전응답의 형식을 써라.