

電磁輻射

——輻射的物理(二)

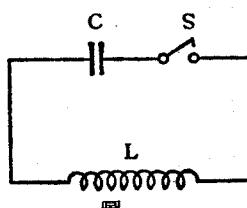
蘇賢錫

國立臺灣師範大學物理系

一、電振盪與無線電波

光是波動，但光波不是像水波，聲波或繩子傳遞的波那樣發生在有質量的物質之彈性波，而是電與磁的振動波，也就是所謂電磁波的波。

首先，就電振盪來想一想。為了使物體繼續振動，在發生位移時，需要有令其恢復原狀的力，以及運動物體的慣性。圖一的電路包括線圈 L，電容器 C 與開關 S。首先，



圖一

將電容器充分充電，再關上開關，則電容器的電可以經過線圈來流動。縱然電容器放電了，由於線圈具有的慣性，這電流想繼續流動，於是電容器得以充電，只是其方向與原來相反。完全充電後，又開始經過線圈來放電。這種反覆振動就是電振盪的本質。這振動的固有頻率 (proper frequency) ω_0 全視電容 C 與電感 L 而定，其值 $\omega_0 = 1/\sqrt{LC}$ 。這歷程與彈簧振子相同，這些振動的運動方程式分別如下：

$$L \frac{d^2q}{dt^2} = -\frac{1}{C} q \quad \omega_0 = \frac{1}{\sqrt{LC}}$$

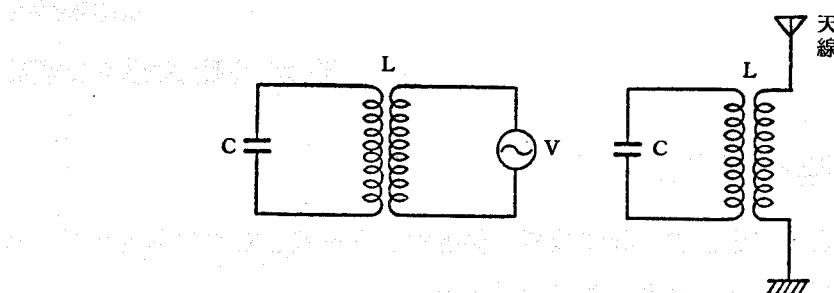
$$m \frac{d^2x}{dt^2} = -kx \quad \omega_0 = \sqrt{\frac{k}{m}}$$

式中， q 是極板的電量，而 x 是彈簧的位移。LC電路與彈簧振子的對應是

$$q \longleftrightarrow x, \quad L \longleftrightarrow m, \quad 1/C \longleftrightarrow k$$

此後，往往要以常見的彈簧振子來說明。

一般而言，因為線圈有內阻而使振動將逐漸衰減，但是由於加有外在的交流電壓，使這系統獲得能量的供應而不斷地繼續振動（見圖二）。當交流頻率等於電路的固有頻率時，共振隨即發生而電流大幅變大。這叫做強迫振盪（forced oscillation）。其相

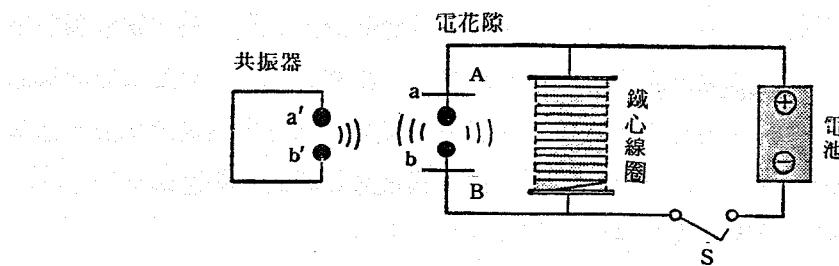


圖二

反的情況就是利用天線來發射訊號。

由無線電台或電視台的天線所發射出來的電波在空間傳遞，再經收音機或電視機所接收，這已為大家所熟悉。現在，且來看看其原理。

把兩塊電極彼此接近而留下些許隙縫的電花隙（spark gap），然後與一線圈並聯，接上電池，利用開關來接通或切斷電壓（見圖三）。先接通開關，再切斷開關，火就在電荷隙中產生。這就表示，當電源切斷後，通過線圈的電流仍然因其慣性而繼續流

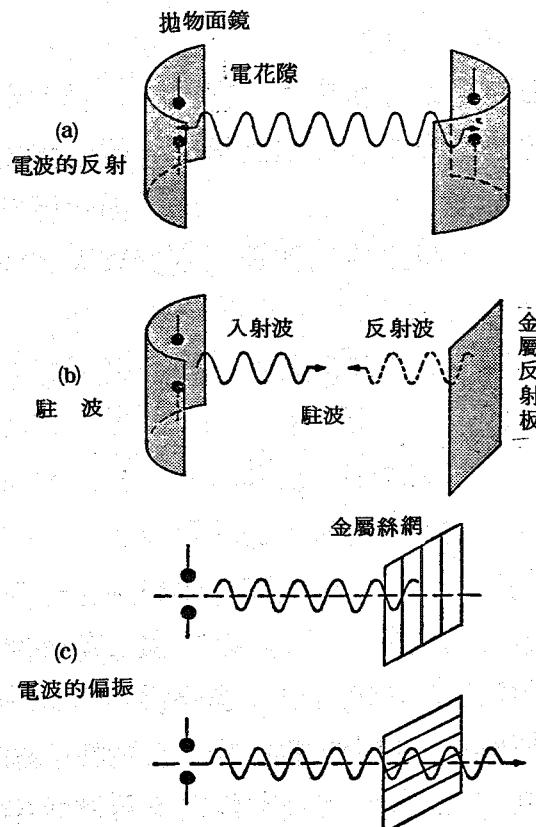


圖三

通，於是越過電花隙來放電。這時發生的電波在空間傳播，使鄰近電花隙（共振器）產生感應電壓，結果放出火星。這就是德國物理學家赫茲（Heinrich Rudolf Hertz, 1857 - 1894）在 1887 年所做的實驗。

赫茲做過多種實驗，證實電波具有波動性質。把兩個拋物面鏡相對而立，將電花隙

置於其中一個面鏡的焦點處〔見圖四(a)〕，發射電波，而在另一面鏡的焦點放置一個共振器，則火星隨之出現，可知電波已被面鏡所反射。如果將一金屬反射板垂直置於電花隙發出的電波之行進方向上，則被金屬板反射回來的波與來自電花隙的波重疊，互相干涉而產生駐波〔見圖四(b)〕。



圖四

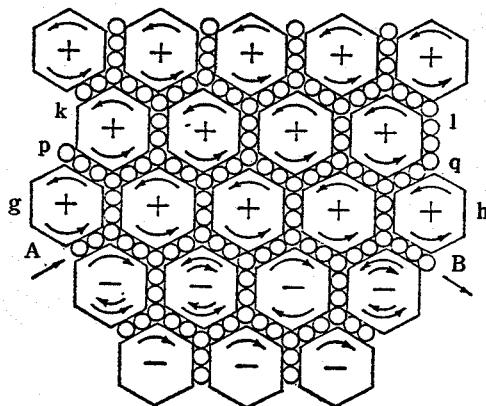
將含有好幾條平行金屬線的網子插入電波行進的方向，若電波的電場振動的方向平行於金屬線，則電波被金屬網所吸收而不能穿過。但是若兩者彼此垂直時，電波的吸收就不會發生，電波能夠穿過金屬網〔見圖四(c)〕，這是所謂電波的偏振。

二、馬克士威理論

英國物理學家馬克士威 (James Clerk Maxwell, 1831-1879) 讀過該國化學家及物理學家法拉第 (Michael Faraday, 1791-1867) 的論文集「電學的實驗研究」，覺

得整個電磁學可以從幾個簡單概念來開展。於是專心研究電磁學的數學公式化。他利用電與不縮流體在物理上的類似性質，逐一將高斯定律，安培定律，法拉第定律等予以數學化。

為了說明電磁現象，馬克士威引進圖五所示的渦原子與在渦原子間扮演「空轉輪」角色的帶電微細渦（圖係轉載自其原始論文，但箭頭錯誤處仍保留下來，另外附上正確方向）。圖五中的正六邊形是渦原子， $+$ ($-$) 符號表示渦流方向由紙面向上(下)，而小圓是微細渦。



圖五

且看電磁感應的情形。在圖五中，電流由 A 通往 B 的瞬間，AB 上方的 gh 排的渦原子開始旋轉，如圖所示，但在更上方 k1 排的渦原子仍然保持靜止。因此，pq 排上的微細渦開始由右向左移動。這就是感應電流，其方向與初通的電流 AB 相反。由於 pq 排微細渦的運動，k1 排渦開始旋轉，繼而各渦依次開始旋轉，則微細渦變成「空轉輪」，而達成穩定狀態。在 A 往 B 的電流停止的瞬間，也可以作同樣的討論。馬克士威利用電磁現象與流體力學的類似性，因而其說明極為複雜，令人不易瞭解。要使電磁理論成為現在衆所熟知的完整體系，必須等待赫芝和德裔美國理論物理學家愛因斯坦(Albert A. Einstein, 1879-1955)的天才了。

其次是介電體的情形，如果它是絕緣體，粒子就不能在其中自由自在運動。於是，馬克士威假設粒子的位移 \vec{D} 與所加的電位差成正比，認為位移的時間變率 $\partial \vec{D} / \partial t$ 的作用相當於電流。根據位移電流(displacement current)的概念，假設介電體中的粒子之運動也是與普通電流[傳導電流(conduction current)]一樣，則電流與磁力線之間的交互作用，在絕緣體中與在以太(ether, 即假想充斥於太空中的介質)也可以存

在。在介質中的一點所產生的這種電粒子振動，能夠透過這種交互作用而在介質中傳遞。馬克士威計算了這傳播速度，結果發現它與光速一致。他覺得這項事實不是偶然的巧合，於是寫信告訴法拉第：「這項巧合不僅是數值而已。根據我的看法，不管我的理論是否正確？我現有充分的理由來使人相信，光的介質與電磁的介質是同一物質。」也就是說：「光是一種電磁波」。

馬克士威在1865年發表的論文—「電磁場的動力學理論」中，有關介質結構的討論已經消失。他改採演繹法，由實驗事實展開理論，而導出所謂馬克士威方程式。但是馬克士威理論的數學相當複雜，又引進不必要的概念，因此，人們仍不易理解。例如，他認為電磁現象也是和光一樣需要以太；運動的傳遞不是在一瞬間內完成，而是需要時間，所以必須考慮一種彈性作用。他想藉力學介質的狀態變化來理解電磁作用，認為電磁場是實際物質所採取的一種狀態，唯有靠這物質的攜帶始能存在。這些牽強的論調引發不少矛盾，直到1905年愛因斯坦提出特殊相對論後，才獲得解決。

馬克士威方程式得以現在這種完美的公式來呈現，這要仰賴25年後因電磁波的發現而聞名的赫茲之研究。多虧赫茲的努力，很多人終於能夠理解馬克士威理論。奧地利理論物理學家波子曼(Ludwig Boltzmann, 1844-1906)看到這完美的四道方程式時，深受感動，說：「這是上帝創造的藝術品。」

以下關於公式的推導等詳細過程，敬請參考一般的電磁學教科書。本文將直接利用演算結果來討論。

三、馬克士威方程式及其性質

物質中的電磁場所遵循的馬克士威方程式是下列四式。設電場為 \vec{E} ，電通密度為 \vec{D} ，磁場為 \vec{H} ，磁通密度為 \vec{B} ，電荷密度為 ρ ，而電流密度為 \vec{j} 。

$$\operatorname{div} \vec{D} = \rho \quad (2-1)$$

$$\operatorname{div} \vec{B} = 0 \quad (2-2)$$

$$\operatorname{curl} \vec{E} = - \frac{\partial \vec{B}}{\partial t} \quad (2-3)$$

$$\operatorname{curl} \vec{H} = \vec{j} + \frac{\partial \vec{D}}{\partial t} \quad (2-4)$$

在物質中，若用介電常數 ϵ 與磁導率 μ ，則下列關係成立

$$\vec{D} = \epsilon \vec{E}, \quad \vec{B} = \mu \vec{H} \quad (2-5)$$

ϵ 與 μ 是視物質性質而定的常數，而式 (2-5) 對許多物質均可適用。雖然如此，就強介電體與強磁性體而言， ϵ 與 μ 不是常數而是 \vec{E} 與 \vec{H} 的函數。此外，各方異性晶體的 \vec{D} 與 \vec{E} ， \vec{B} 與 \vec{H} ，其方向有時候不一致。至於真空時要使用真空介電常數 ϵ_0 與真空磁導率 μ_0 。

式 (2-1) 是電荷分布與電場隨時間而變動時的靜電場之廣義高斯定律〔見圖六(a)〕。式 (2-2) 是靜磁場的高斯定律之推廣，右邊等於 0 表示因為沒有單磁極而磁力線永遠成為封閉曲線〔見圖六(b)〕。

式 (2-3) 是法拉第的電磁感應定律

，用以決定磁場隨時間的變化而產生的電動勢〔見圖六(c)〕。式 (2-4) 是安培定律的推廣，使傳導電流 j 與位移電流 $\partial \vec{D} / \partial t$ 造成磁場〔見圖六(d)〕。

式 (2-3) 與 (2-4) 分別表示，磁場隨時間的變化會造成電場。反之，電場隨時間的變化會造成磁場。磁場（電場）透過電場（磁場）的形成來重新造成自己本身，而這新生的場之作用是要依照冷次定律 (Lenz's law) 來妨礙起初的場之變化。

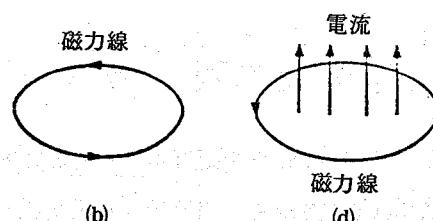
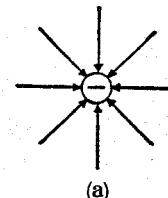
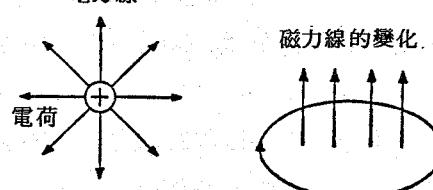
以下簡單介紹往後將要使用的向量關係式。就微分算子 $\vec{\nabla} = (\partial / \partial x, \partial / \partial y, \partial / \partial z)$ 與純量 ϕ ，向量

$\vec{A} = (A_x, A_y, A_z)$ 而言， $\vec{\nabla} \phi =$

$\text{grad } \phi$ (梯度)， $\vec{\nabla} \cdot \vec{A} = \text{div } \vec{A}$ (散度)， $\vec{\nabla} \times \vec{A} = \text{curl } \vec{A}$ (旋度)，或更具體寫成 $\vec{\nabla} \phi = (\partial \phi / \partial x, \partial \phi / \partial y, \partial \phi / \partial z)$

$$\vec{\nabla} \cdot \vec{A} = \frac{\partial A_x}{\partial x} + \frac{\partial A_y}{\partial y} + \frac{\partial A_z}{\partial z}$$

$$\vec{\nabla} \times \vec{A} = \left(\frac{\partial A_z}{\partial y} - \frac{\partial A_y}{\partial z}, \frac{\partial A_x}{\partial z} - \frac{\partial A_z}{\partial x}, \frac{\partial A_y}{\partial x} - \frac{\partial A_x}{\partial y} \right)$$



圖六

其次，且來研究在真空中是 $\rho = 0$ ， $\vec{j} = 0$ 的自由電磁場之性質。以下，除非有必要，否則指標 [即 $f(x)$ 中的 x] 將予以省略。又因要討論 \vec{E} 與 \vec{B} ，故為簡單起見將 \vec{B} 稱為磁場。

$$\operatorname{div} \vec{E} = 0 \quad (2-6)$$

$$\operatorname{div} \vec{B} = 0 \quad (2-7)$$

$$\operatorname{curl} \vec{E} = - \frac{\partial \vec{B}}{\partial t} \quad (2-8)$$

$$\operatorname{curl} \vec{B} = \epsilon_0 \mu_0 \frac{\partial \vec{E}}{\partial t} \quad (2-9)$$

現在，取式 (2-8) 的 curl ，利用 $\operatorname{curl}(\operatorname{curl} \vec{E}) = \operatorname{grad}(\operatorname{div} \vec{E}) - \nabla^2 \vec{E}$ 的關係與式 (2-6)，(2-9)，可得

$$\nabla^2 \vec{E} - \epsilon_0 \mu_0 \frac{\partial^2 \vec{E}}{\partial t^2} = 0 \quad (2-10)$$

同理，對 \vec{B} 也得

$$\nabla^2 \vec{B} - \epsilon_0 \mu_0 \frac{\partial^2 \vec{B}}{\partial t^2} = 0 \quad (2-11)$$

這是自由電磁場的波動方程式。1871年，馬克士威根據這波動方程式來預言電磁波的存在。

為了考察電磁波的性質，假設特別情形， \vec{E} 與 \vec{B} 僅在 Z 方向發生變化，即

$$\vec{E} = \vec{E}(z, t), \quad \vec{B} = \vec{B}(z, t) \quad (2-12)$$

(a) 電磁波的橫波性

由式 (2-6)，(2-7) 得

$$\frac{\partial E_z}{\partial z} = 0, \quad \frac{\partial B_z}{\partial z} = 0 \quad (2-13)$$

式 (2-8) 與 (2-9) 分別變成

$$-\frac{\partial E_y}{\partial z} = -\frac{\partial B_x}{\partial t}, \quad \frac{\partial E_x}{\partial z} = -\frac{\partial B_y}{\partial t}, \quad 0 = -\frac{\partial B_z}{\partial t} \quad (2-14)$$

$$-\frac{\partial B_y}{\partial z} = \epsilon_0 \mu_0 \frac{\partial E_x}{\partial t}, \quad \frac{\partial B_x}{\partial z} = \epsilon_0 \mu_0 \frac{\partial E_y}{\partial t}, \quad 0 = \epsilon_0 \mu_0 \frac{\partial E_z}{\partial t} \quad (2-15)$$

由式(2-13)與(2-14)及(2-15)等三式知， $E_z(z, t)$ 與 $B_z(z, t)$ 為常數，與 z 及 t 無關。這種場是靜電場或靜磁場，故現在所討論的變動中的場，其常數可令為零。

$$E_z(z, t) = 0, \quad B_z(z, t) = 0$$

由此可知，「電場與磁場是垂直於 z 軸的平面內之平面波，亦即橫波。」

(b) 電波與磁波的正交性

為使問題簡單，取 x 軸為電場方向 [$E_x(z, t)$] (見圖七)。電場的 y 分量可視為0，即

$$E_y(z, t) = 0 \quad (2-17)$$

這時，由式(2-14)的第一式與式(2-15)的第二式，得 $B_x = \text{const}$ ，但如上述，常數可令為0，即

$$B_x(z, t) = 0 \quad (2-18)$$

磁場只有 y 分量。總而言之，可知「電場與磁場彼此正交。」

(c) 電磁波的速度

圖七

式(2-14)的第一式，關於 z 微分，式(2-15)的第二式，關於 t 微分，即得

$$\frac{\partial^2 E_x}{\partial z^2} - \epsilon_0 \mu_0 \frac{\partial^2 E_x}{\partial t^2} = 0 \quad (2-19)$$

同理，對 B_y 可以推導得

$$\frac{\partial^2 B_y}{\partial z^2} - \epsilon_0 \mu_0 \frac{\partial^2 B_y}{\partial t^2} = 0 \quad (2-20)$$

這是對應於式(2-10)與(2-11)的波動方程式。設波速為 c ，則式(2-19)的解為

$$E_x(z, t) = f(t - \frac{z}{c}) + g(t + \frac{z}{c}) \quad (2-21)$$

f 與 g 是合適的函數，分別代表 z 軸的正方向與負方向的行進波。為了簡單起見，僅考慮 f 。將式(2-21)代入式(2-19)，得

$$c = \frac{1}{\sqrt{\epsilon_0 \mu_0}} = 2.9979 \times 10^8 \text{ m/s} \quad (2-22)$$

關於 B_y ，也是一樣。電磁波與光，具有同一速度，根據這項事實，馬克士威預言：「光是一種電磁波。」

(d) 電磁波的色散公式

設式(2-21)的 f 為朝著 z 方向行進的正弦波，則可表達如下：

$$E_x(z, t) = E_0 \sin \omega (t - \frac{z}{c}) \quad (2-23)$$

式中， $\omega = 2\pi\nu$ ，叫做角頻率。設波長為 λ ，則 $\lambda\nu = c$ 的關係成立。令

$$k = \frac{2\pi}{\lambda} \quad (2-24)$$

k 代表 2π 公尺內所含的波數，故 k 叫做波數。式(2-23)可用 k 表示如下：

$$E_x(z, t) = E_0 \sin (\omega t - kz) \quad (2-25)$$

將式(2-25)代入式(2-19)，再利用式(2-22)，得

$$\omega^2 = c^2 k^2 \quad (2-26)$$

這關係式叫做色散公式 (dispersion formula)。反之，色散公式成立時，式(2-25)

可視作波動方程式(2-19)的解。

(e) 電波與磁波的相位及大小

若電場由式(2-25)表示，則磁場可由式(2-15)的第一式求出。

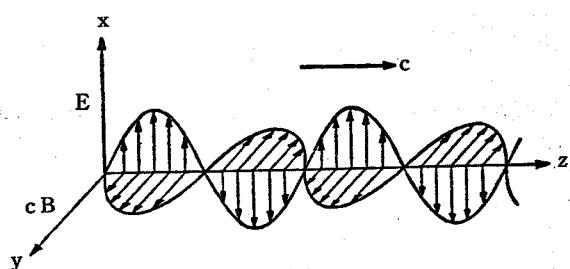
$$-\frac{\partial B_y}{\partial z} = \frac{1}{c^2} \omega E_0 \cos (\omega t - kz)$$

$$\therefore B_y = -\frac{\omega E_0}{c^2} \int \cos (\omega t - kz) dz = \frac{\omega E_0}{c^2 k} \sin (\omega t - kz) = \frac{E_x}{c}$$

$$B_y(z, t) = \frac{E_0}{c} \sin (\omega t - kz) = \frac{1}{c} E_x(z, t) \quad (2-27)$$

B_y 的相位與 E_x 相同，而其大小為 E_x 的 $1/c$ 。

由以上結果，可知電磁波的傳播情形如圖八所示。



圖八

(f) 電磁波的能量與動量

電磁場每單位體積的能量(即能量密度) u 如下式：

$$u = \frac{\epsilon_0}{2} E^2 + \frac{1}{2\mu_0} B^2 = \frac{1}{2} \vec{D} \cdot \vec{E} + \frac{1}{2} \vec{B} \cdot \vec{H} \quad (2-28)$$

單位時間通過單位面積的能通量(energy flux) S 與能量密度 u 之間的關係是 $S = cu$ 。此處，只有 E_x 與 B_y 有數值。由式(2-27)與(2-28)知， S 可以寫成

$$S = c\epsilon_0 E_x^2 = \frac{c}{\mu_0} B_y^2 = \frac{1}{\mu_0} (E_x B_y - E_y B_x) = \frac{1}{\mu_0} (\vec{E} \times \vec{B})_z \quad (2-29)$$

式中， $E_y B_x = 0$ ，乃是為了造成向量積而特地寫成這種形式。 S 叫做坡印廷向量(Poynting's vector)，一般而言，表示如下：

$$\vec{S} = \frac{1}{\mu_0} (\vec{E} \times \vec{B}) \quad (2-30)$$

坡印廷向量是1884年英國物理學家坡印廷(John Henry Poynting, 1852-1914)發現的。

至於平面波的情形， E_x 與 B_y 分別由式(2-25)與(2-27)表示，而能量密度 u 為

$$u = \left(\frac{\epsilon_0 E_0^2}{2} + \frac{E_0^2}{2\mu_0 c^2} \right) \sin^2(\omega t - kz) = \epsilon_0 E_0^2 \sin^2(\omega t - kz) \quad (2-31)$$

這時，坡印廷向量朝 z 方向，其大小為

$$S = S_z = \frac{1}{\mu_0} E_x B_y = c \epsilon_0 E_0^2 \sin^2(\omega t - kz) \quad (2-32)$$

由式(2-31)與(2-32)得下列關係式：

$$u = S / c \quad (2-33)$$

其次，電磁波的動量向量 \vec{p} ，定義如下：

$$\vec{p} = \epsilon_0 (\vec{E} \times \vec{B}) = \frac{\vec{S}}{c^2} \quad (2-34)$$

\vec{p} 的方向與 \vec{S} 相同，在本例中時朝向 z 方向，而其大小等於 S / c^2 。利用能量密度 u ，可得

$$p = \frac{u}{c} \quad (2-35)$$

這是表示能量與動量的關係式，在量子論上也成立。這時，令能量 $u = h\nu$ ，則動量

$p = h\nu/c$ 。此處必須注意的是，在電磁場的情形， u 與 p 均由坡印廷向量 S 來定義。

四、電磁波的輻射

上一節討論了在自由空間傳播的電磁波之性質。本節將探討電磁波的輻射歷程。首先，設電荷密度 $\rho(\vec{r}, t)$ 與電流密度 $\vec{j}(\vec{r}, t)$ 隨時間而變化，並求伴隨這變化所產生的電磁波。

基本上，直接解馬克士威方程式 (2-1)~(2-4) 即可，但用電磁勢 (electromagnetic potential) 的方法較易理解，所以通常均採這方法。為了電磁勢，且先引進純量勢 (scalar potential) $\phi(\vec{r}, t)$ 與向量勢 (vector potential) $\vec{A}(\vec{r}, t)$ ，則電場 $\vec{E}(\vec{r}, t)$ 與磁場 $\vec{B}(\vec{r}, t)$ 可用 ϕ 與 \vec{A} 表示如下。

$$\vec{E} = -\text{grad } \phi - \frac{\partial \vec{A}}{\partial t} \quad (2-36)$$

$$\vec{B} = \text{curl } \vec{A} \quad (2-37)$$

在式 (2-36) 與 (2-37) 中，用任意純量函數 φ 而令

$$\vec{A}' = \vec{A} + \text{grad } \varphi \quad \phi' = \phi - \frac{\partial \varphi}{\partial t} \quad (2-38)$$

則

$$-\text{grad } \phi' - \frac{\partial \vec{A}'}{\partial t} = -\text{grad}(\phi - \frac{\partial \varphi}{\partial t}) - \frac{\partial}{\partial t}(\vec{A} + \text{grad } \varphi)$$

$$= -\text{grad } \phi - \frac{\partial \vec{A}}{\partial t} = \vec{E}$$

因 $\text{curl}(\text{grad } \varphi) = 0$ ，故

$$\text{curl } \vec{A}' = \text{curl}(\vec{A} + \text{grad } \varphi) = \text{curl } \vec{A} + \text{curl} \cdot \text{grad } \varphi = \text{curl } \vec{A} = \vec{B}$$

電磁勢 ϕ 與 \vec{A} 對任意函數 φ 沒有特定性質，新電磁勢 ϕ' 與 \vec{A}' ，正如 ϕ 與 \vec{A} ，可以表達同一電磁場 \vec{E} 與 \vec{B} 。式 (2-38) 叫做規範變換 (gauge transformation)。

式 (2-36) 與 (2-37) 自然而然地滿足馬克士威方程式 (2-2) 與 (2-3)，即 $\text{div} \cdot \text{curl } \vec{A} = \vec{\nabla} \cdot (\vec{\nabla} \times \vec{A}) = \vec{A} \cdot (\vec{\nabla} \times \vec{\nabla}) = 0$

$$\begin{aligned} & \text{curl}(-\text{grad } \phi - \frac{\partial \vec{A}}{\partial t}) + \frac{\partial}{\partial t} \text{curl } \vec{A} \\ &= -\text{curl} \cdot \text{grad } \phi - \frac{\partial}{\partial t} \text{curl } \vec{A} + \frac{\partial}{\partial t} \text{curl } \vec{A} = 0 \end{aligned}$$

其次，利用公式 $\text{curl} \cdot \text{curl} \vec{A} = \text{grad} \cdot \text{div} \vec{A} - \nabla^2 \vec{A}$ 來改寫式 (2-4)

$$\begin{aligned} \frac{1}{\mu_0} \text{curl} \cdot \text{curl} \vec{A} &= \frac{1}{\mu_0} (\text{grad} \cdot \text{div} \vec{A} - \nabla^2 \vec{A}) \\ &= \vec{j} + \epsilon_0 \frac{\partial}{\partial t} (-\text{grad} \phi - \frac{\partial \vec{A}}{\partial t}) \\ \therefore \nabla^2 \vec{A} - \epsilon_0 \mu_0 \frac{\partial^2 \vec{A}}{\partial t^2} &= -\mu_0 \vec{j} + \text{grad} (\text{div} \vec{A} + \epsilon_0 \mu_0 \frac{\partial \phi}{\partial t}) \quad (2-39) \end{aligned}$$

式 (2-1) 可以改寫如下：

$$\begin{aligned} \text{div} (-\text{grad} \phi - \frac{\partial \vec{A}}{\partial t}) \\ = -\nabla^2 \phi + \epsilon_0 \mu_0 \frac{\partial^2 \phi}{\partial t^2} - \epsilon_0 \mu_0 \frac{\partial^2 \phi}{\partial t^2} - \frac{\partial}{\partial t} \text{div} \vec{A} = \frac{\rho}{\epsilon_0} \\ \therefore \nabla^2 \phi - \epsilon_0 \mu_0 \frac{\partial^2 \phi}{\partial t^2} = -\frac{\rho}{\epsilon_0} - \frac{\partial}{\partial t} (\text{div} \vec{A} + \epsilon_0 \mu_0 \frac{\partial \phi}{\partial t}) \quad (2-39') \end{aligned}$$

因為 \vec{A} 與 ϕ 有來自規範變換的自由度，故可附上羅倫茲條件 (Lorentz condition)

$$\text{div} \vec{A} + \epsilon_0 \mu_0 \frac{\partial \phi}{\partial t} = 0 \quad (2-40)$$

而式 (2-39) 與 (2-39') 可以變成下列簡單完美的形式：

$$\nabla^2 \phi - \epsilon_0 \mu_0 \frac{\partial^2 \phi}{\partial t^2} = -\frac{\rho}{\epsilon_0} \quad (2-41)$$

$$\nabla^2 \vec{A} - \epsilon_0 \mu_0 \frac{\partial^2 \vec{A}}{\partial t^2} = -\mu_0 \vec{j} \quad (2-42)$$

電磁勢 ϕ 與 \vec{A} ，滿足上列波動方程式。式 (2-41) 與 (2-42) 的解，通常均由下式表示：

$$\phi(\vec{r}, t) = \frac{1}{4\pi\epsilon_0} \int_V dV' \frac{\rho(\vec{r}', t')}{|\vec{r} - \vec{r}'|} \quad (2-43)$$

$$\vec{A}(\vec{r}, t) = \frac{\mu_0}{4\pi} \int_V dV' \frac{\vec{j}(\vec{r}', t')}{|\vec{r} - \vec{r}'|} \quad (2-44)$$

$$t' = t - \frac{|\vec{r} - \vec{r}'|}{c} \quad (2-45)$$

這 ϕ 與 \vec{A} 叫做推遲勢 (retarded potential) 而 t' 則叫做推遲時間 (retarded time)。
 \vec{r} 與 t 是 P 點的座標與時間， \vec{r}' 是電荷與電流在時間 $t' = t - \frac{R}{C}$ 所存在的點 Q 之座標，
 而 R 是 PQ 間的距離 $|\vec{r} - \vec{r}'|$ (見圖九)

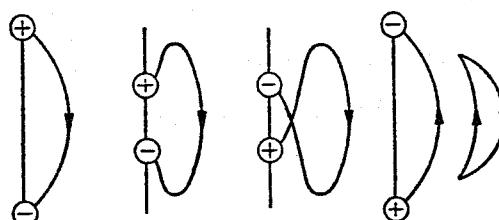
。例如，電荷 $\rho (\vec{r}') dV'$ 在 Q 點的影響，
 集中呈現於觀測點 P 。

電荷分布或電流分布變動的典型例子，
 可舉電偶 (electric dipole) 與點電荷加
 速運動的情形。

A. 電偶的輻射

電偶隨時時間而變化時，會輻射電磁波，
 叫做電偶輻射。這可以用來說明天線發射電
 波，以及原子發射光的現象。

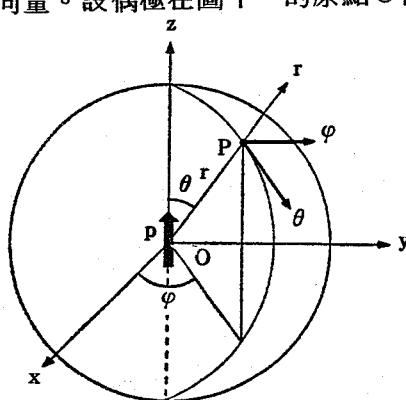
天線的電流變化或電偶的電荷分布變化，可將其模型化來顯示電荷的移動會引起電
 力線的扭曲，因而電力線環逐一離開，遂形成電波的發射，其情形如圖十所示。



圖十

設偶極的電荷為 $\pm q$ ，偶極的長度為 ℓ ，則偶極矩為 $\vec{p} = q \vec{\ell}$ ， $q = q_0 \cos \omega t$
 $\vec{\ell}$ 是代表偶極由 $-q$ 至 $+q$ 方向的向量。設偶極在圖十一的原點 O 作振動：

$$\vec{p} = \vec{p}_0 \cos \omega t$$



圖十一

首先，求出向量勢 \vec{A} 。電荷的擴展 ℓ 遠較 r 為小時，式(2-44)的分母可用離開偶極中心的距離 r 來代替，將其移到積分符號外。換言之，對整個偶極取其中心O的推遲時間 $t_0 = t - \frac{r}{c}$ 之電流密度。此外， \vec{j} 要用 $\dot{\vec{q}} d\vec{s}$ 替代。

$$\vec{A}(\vec{r}, t) = \frac{\mu_0}{4\pi} \int \frac{\vec{j}(r', t') dV'}{|r - r'|} = \frac{\mu_0 \dot{\vec{q}}(t_0)}{4\pi r} \int_0^\ell d\vec{s} = \frac{\mu_0 \dot{\vec{q}}(t_0) \vec{\ell}}{4\pi r}$$

$$\therefore \dot{\vec{q}} \vec{\ell} = \dot{\vec{p}}$$

$$\therefore \vec{A}(\vec{r}, t) = \frac{\mu_0}{4\pi} \frac{\dot{\vec{p}}(t_0)}{r} \quad (2-46)$$

取 \vec{p} 的方向為 z 方向，

$$Ax = 0, Ay = 0, Az = \frac{\mu_0 \dot{p}}{4\pi r} \quad (2-47)$$

以後沒有必要時，將略去指標 [例如 $\dot{\vec{p}}(t_0)$ 中的 t_0]。由中心輻射時，利用極座標表示法比較方便。式(2-47)可以變換成爲 $(A_r, A_\theta, A_\varphi)$ 如下：

$$\left. \begin{aligned} A_r &= A_x \sin \theta \cos \varphi + A_y \sin \theta \sin \varphi + A_z \cos \theta \\ &= A_z \cos \theta = \frac{\mu_0 \dot{p}}{4\pi r} \cos \theta \\ A_\theta &= A_x \cos \theta \cos \varphi + A_y \cos \theta \sin \varphi - A_z \sin \theta \\ &= -A_z \sin \theta = -\frac{\mu_0 \dot{p}}{4\pi r} \sin \theta \\ A_\varphi &= -A_x \sin \varphi + A_y \cos \varphi = 0 \end{aligned} \right\} (2-48)$$

磁場要把上式代入式(2-37) $\vec{B} = \operatorname{curl} \vec{A}$ 來求出。

$$\left. \begin{aligned} B_r &= (\operatorname{curl} \vec{A})_r = \frac{1}{rs \sin \theta} \left[\frac{\partial}{\partial \theta} (A_\varphi \sin \theta) - \frac{\partial A_\theta}{\partial \varphi} \right] = 0 \\ B_\theta &= (\operatorname{curl} \vec{A})_\theta = \frac{1}{r} \left[\frac{1}{\sin \theta} \frac{\partial A_r}{\partial \varphi} - \frac{\partial}{\partial r} (r A_\varphi) \right] = 0 \\ B_\varphi &= (\operatorname{curl} \vec{A})_\varphi = \frac{1}{r} \left[\frac{\partial}{\partial r} (r A_\theta) - \frac{\partial A_r}{\partial \theta} \right] \\ &= \frac{\mu_0}{4\pi} \left(\frac{\ddot{p}}{cr} + \frac{\dot{p}}{r^2} \right) \sin \theta \end{aligned} \right\} (2-49)$$

其次，爲求電場，利用式(2-40)與(2-48)來計算 ϕ 。 $\operatorname{div} \vec{A}$ 變成如下：

$$\begin{aligned}\operatorname{div} \vec{A} &= \frac{1}{r^2} \frac{\partial}{\partial r} (r^2 A_r) + \frac{1}{r \sin \theta} \frac{\partial}{\partial \theta} (\sin \theta A_\theta) + \frac{1}{r \sin \theta} \frac{\partial A_\varphi}{\partial \varphi} \\ &= -\frac{\mu_0}{4\pi} \left(\frac{\ddot{\mathbf{p}}}{cr} + \frac{\dot{\mathbf{p}}}{r^2} \right) \cos \theta\end{aligned}$$

因此，由式(2-40)可以求出 ϕ ：

$$\phi = \frac{1}{4\pi \epsilon_0} \left(\frac{\dot{\mathbf{p}}}{cr} + \frac{\mathbf{p}}{r^2} \right) \cos \theta \quad (2-50)$$

由圖(2-11)知， $\vec{r} \cdot \vec{p} = r p \cos \theta$ ，故式(2-50)變成

$$\phi(\vec{r}, t) = \frac{1}{4\pi \epsilon_0} \left(\frac{\vec{r} \cdot \dot{\mathbf{p}}}{cr^2} + \frac{\vec{r} \cdot \ddot{\mathbf{p}}}{r^3} \right) \quad (2-51)$$

由式(2-48)與(2-50)可得E的極座標分量如下：

$$\left. \begin{aligned} E_r &= -\frac{\partial \phi}{\partial r} - \frac{\partial A_r}{\partial t} = \frac{2}{4\pi \epsilon_0} \left(\frac{\dot{\mathbf{p}}}{cr^2} + \frac{\mathbf{p}}{r^3} \right) \cos \theta \\ E_\theta &= -\frac{1}{r} \frac{\partial \phi}{\partial \theta} - \frac{\partial A_\theta}{\partial t} = \frac{1}{4\pi \epsilon_0} \left(\frac{\ddot{\mathbf{p}}}{c^2 r} + \frac{\dot{\mathbf{p}}}{cr^2} + \frac{\mathbf{p}}{r^3} \right) \sin \theta \\ E_\varphi &= -\frac{\partial \phi}{\partial \varphi} - \frac{\partial A_\varphi}{\partial t} = 0 \end{aligned} \right\} \quad (2-52)$$

由式(2-49)與(2-52)知， p 項隨 $1/r^3$ 減少， \dot{p} 項隨 $1/r^2$ 減少，而 \ddot{p} 項隨 $1/r$ 減少。因此，在遠方(r 大處)，只有 \ddot{p} 項才是重要。在 r 較大的領域，電磁波可以視作平面波，而

$$E_r = 0, E_\theta = \frac{1}{4\pi \epsilon_0} \cdot \frac{\ddot{\mathbf{p}}}{c^2 r} \sin \theta, E_\varphi = 0 \quad (2-53)$$

$$B_r = 0, B_\theta = 0, B_\varphi = \frac{\mu_0}{4\pi} \cdot \frac{\ddot{\mathbf{p}}}{cr} \sin \theta \quad (2-54)$$

這就是電偶輻射的電磁場之電場與磁場分量。

其次，輻射能(坡印廷向量) \vec{S} 的 r 分量如下：

$$S_r = \frac{1}{\mu_0} E_\theta E_\varphi = \frac{\mu_0 \ddot{\mathbf{p}}^2}{16 \pi^2 c r^2} \sin^2 \theta \quad (2-55)$$

輻射能的角分布，如圖十二所示，與 $\ddot{\mathbf{p}}$ 正交的方向，輻射能最大。

總輻射能可將式 (2-55) 就立體角 $d\Omega = r^2 \sin \theta d\theta d\varphi$ 積分，得

$$W = \int_0^\pi \int_0^{2\pi} S r r^2 \sin \theta d\theta d\varphi = \frac{\mu_0 \ddot{\mathbf{p}}}{6\pi c} \quad (2-56)$$

上式演算中，利用 $\int_0^\pi \sin^3 \theta d\theta = \frac{4}{3}$ 。設 ℓ

為天線長度，電流的變化情形是 $I = I_0 \sin \omega t$

則因 $\dot{\mathbf{p}} = \dot{\mathbf{q}} \ell = I \ell$ ，故

$$\ddot{\mathbf{p}} = \ell \dot{\mathbf{I}} = \omega \ell I_0 \cos \omega t$$

因此，將上式代入式 (2-56)，得時間平均為 (T 為週期)，

$$\langle W \rangle = \frac{\mu_0}{6\pi c} (\omega \ell I_0)^2 \frac{1}{T} \int_0^T \cos^2 \omega t dt$$

$$= \frac{\mu_0 (\omega \ell I_0)^2}{12\pi c} = \frac{1}{2} R I_0^2 \quad (2-57)$$

$$R = \frac{\mu_0 \ell^2 \omega^2}{6\pi c} = \frac{2\pi \mu_0 c \ell^2}{3\lambda^2} \quad (2-58)$$

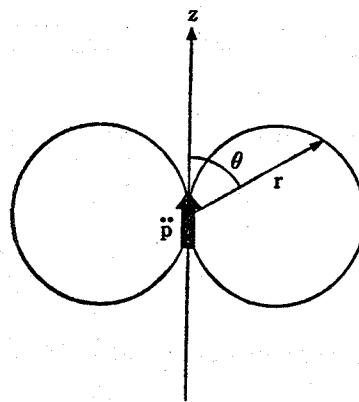
R 叫做輻射電阻 (radiation resistance)，可以視作天線輻射難易的依據。

$\lambda = c / \nu = 2\pi c / \omega$ 是波長。

B. 點電荷加速運動的輻射

推遲勢 (2-43) 與 (2-44) 可適用於點電荷的加速運動。衆已熟知，作等速運動的點電荷，其場不出現能量的損失，因而不放出輻射能。然而，縱使點電荷在介質中作等速運動，若其速度超過該介質中的光速 (c/n)，則因切倫科夫效應 (Cherenkov effect) 而放出輻射能。關於這一點，容後加以討論。

設以電子為點電荷的例子。若電子的運動速度為 \vec{v} (見圖十三)，則在十分遠離電子的觀測點 P ，式 (2-44) 分母的 r 可以移到積分符號外，又因電子的電流密度 \vec{j} 之體積積分為 $\int \vec{j} dV' = e \vec{v} (t')$ ，故



圖十二

$$\vec{A}(\vec{r}, t) = \frac{\mu_0}{4\pi} \int \frac{\vec{j}(\vec{r}', t') dV'}{|\vec{r} - \vec{r}'|} = \frac{\mu_0 e \vec{v}(t')}{4\pi r} \quad (2-59)$$

式中， $t' = t - (|\vec{r} - \vec{r}'|/c)$ 。電偶輻射的演算結果，將其中的 \vec{P} 以 $e\vec{v}$ 置換，即得式 (2-59)。這結果是電子的速度遠較光速為小時的情形。

與光速相較，電子速度不能忽略時，運動電子在各點的推遲時間各自不同，不能作單純的積分。 P 點的電位變成電荷彷彿作如下變換所得的電位：

$$e \rightarrow \frac{e}{1 - \frac{v}{c} \cos \theta} = \frac{e}{1 - \frac{\vec{r} \cdot \vec{v}(t')}{rc}}$$

因此，電磁勢為

$$\phi(\vec{r}, t) = \frac{1}{4\pi\epsilon_0 r} - \frac{e}{1 - \frac{\vec{r} \cdot \vec{v}(t')}{rc}} \quad (2-60)$$

$$\vec{A}(\vec{r}, t) = \frac{\mu_0}{4\pi r} - \frac{e\vec{v}(t')}{1 - \frac{\vec{r} \cdot \vec{v}(t')}{rc}} \quad (2-61)$$

這叫做李也納—維赫特勢 (Liénard-Wiechert potential)。

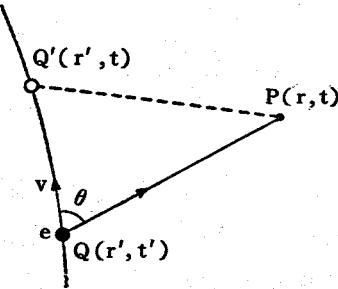
在十分遠離電子處，輻射能與式 (2-55) 相同 ($\epsilon_0\mu_0 = 1/c^2$)，變成

$$S_r = \frac{\mu_0 e^2 \dot{v}^2}{16\pi^2 c r^2} \sin^2 \theta \quad (2-62)$$

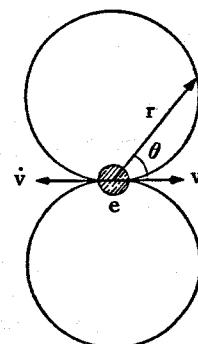
其角分布，如圖十四所示。

總能 W 與式 (2-56) 一樣，變成

$$W = \frac{\mu_0 e^2 \dot{v}^2}{6\pi c} = \frac{e^2 \dot{v}^2}{6\pi \epsilon_0 c^3} \quad (2-63)$$



圖十三



圖十四

特別重要的是，與 v^2 成正比。這項結果可以直接適用於韌致輻射。

與 c 相較，電子速度不能忽略時，式 (2-62) 與 (2-63) 要分別變更如下：

$$S_r = \frac{\mu_0 e^2 v^2}{16\pi^2 c r^2} \cdot \frac{\sin^2 \theta}{(1 - \frac{v}{c} \cos \theta)^5} \quad (2-64)$$

$$W = \frac{\mu_0 e^2 v^2}{6\pi c} \cdot \frac{(1 - \frac{v^2}{c^2} \sin^2 \theta)}{(1 - \frac{v^2}{c^2})^3} \quad (2-65)$$

帶電粒子作圓周運動時的輻射，粒子速度小的情形叫做迴旋輻射 (cyclotron radiation)，而速度大的情形叫做同步輻射 (synchrotron radiation)。

令電子在均勻磁場 B 中運動，則因羅倫茲力垂直作用於電子行進方向與磁場方向，所以電子作等速圓周運動。

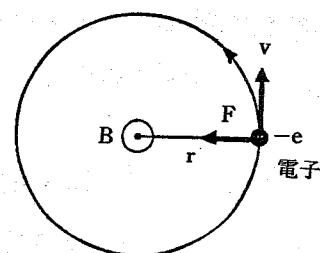
設速度小時的軌道半徑為 r (見圖十五)

，則 $m \frac{v^2}{r} = evB$
 $\therefore r = \frac{mv}{eB}$ (2-66)

即 r 視速度而定。圓周運動的角速度 ω 為

$$\omega = \frac{v}{r} = \frac{eB}{m} \quad (2-67)$$

圖十五



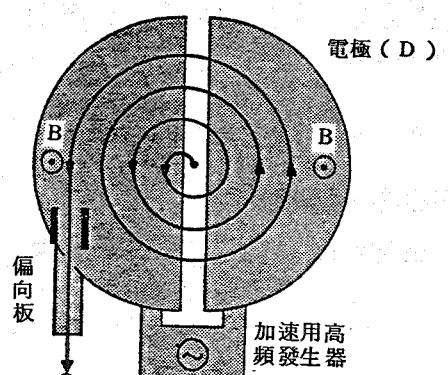
這 ω 叫做迴旋角頻率 (cyclotron angular frequency)。 ω 與電子速度 (亦即能量) 無關。能量不同時，只有半徑不同，而週期恆為 $T = v\pi m/eB$ 。這是重要的事實，迴旋加速器 (cyclotron) 就是根據這原理來製作的 (見圖十六)。

這時的輻射能，只要將

$$v = r\omega = reB/m^2$$
 代入式 (2-63) ，

即可求出：

$$W = \frac{\mu_0 e^2 r^2 \omega^4}{6\pi c} = \frac{\mu_0 e^4 r^2 B^4}{6\pi cm^4} \quad (2-68)$$



圖十六

其角分布，如圖十七所示。

由 $1/m^4$ 知，為了取出迴旋輻射，質量小的帶電粒子，亦即電子較為有利，但當加速器來利用時，卻因這項能量損失而不能製作高能加速器。

另一方面，速度大時，須用相對論質量，而

由運動方程式 $p\omega = evB$ 與 $p = mv/\sqrt{1 - \frac{v^2}{c^2}}$

得角速度 ω 為

$$\omega = \frac{eB}{m} \sqrt{1 - \frac{v^2}{c^2}} \quad (2-69)$$

因此，週期 T 為

$$T = \frac{2\pi}{\omega} = \frac{2\pi m}{eB \sqrt{1 - \frac{v^2}{c^2}}} \quad (2-70)$$

圖十七

即週期隨速度而變化。同步加速器 (synchrotron accelerator) 的情形是，將 T 固定，又因 B 隨質量的增加而成正比增加，故使 B 作週期 T 的變化即可。只要能夠造出大磁場，即能隨心所欲將粒子加速到所希望的高能。

另一方面，在式 (2-65) 中，因 \vec{v} 與 $\dot{\vec{v}}$ 正交，而 $\sin \theta = 1$ ，故總能為

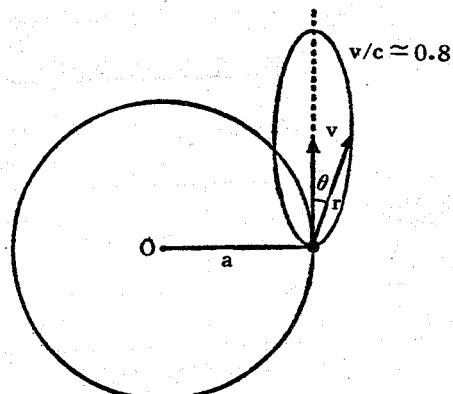
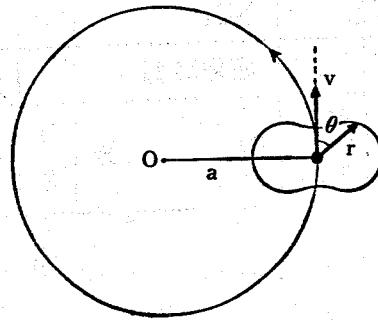
$$W = \frac{\mu_0 e^2 \dot{v}^2}{6\pi c} \cdot \frac{1}{(1 - \frac{v^2}{c^2})^2} \quad (2-71)$$

此外，同步輻射的角分布，集中在 \vec{v} 的方向，即圓形軌道的切線方向（見圖十八）。

C. 切倫科夫輻射

根據特殊相對論，粒子的速度不能超過真空中光速 c 。但光在折射率 n 的介質中之速度 $c' = c/n$ ，例如，玻璃中的光速只有真空中的 $2/3$ ，這時，粒子的速度可能大於 c' 。

在物質中，即使帶電粒子作等速運動，若其速度大於該物質中的光速 c' ，則可放出



圖十八

輻射能。1934年俄國物理學家切倫科夫(Pavel Alekseevich Cherenkov, 1904—)發現物質中的高速電子發出光線。這叫做切倫科夫效應，而這輻射叫做切倫科夫輻射(Cherenkov radiation)。

物體在介質中運動時，若其速度超過該介質的彈性波之相速，則會發生所謂馬赫的衝擊波(shock wave)。切倫科夫輻射酷似衝擊波。例如，物體以超音速運動時，聲波在於運動物體的後面，在特性面所限制的領域行進(見圖十九)。聲源 x_1 在某時刻發出的聲波，當聲源到達 x_2 時，傳播到半徑 r_1 的球面上。其次的聲波又從 x_2 傳播出去。因為這些過程連續進行，故得通過聲源中心而擁有共同切線的一連串圓形波，聲源靜止時是球面波，但運動時是具有圓錐狀波前的波。由圖十九知，設 x_1 到 x_2 的時間為 t ，則因 $r_1 = v_w t$ ， $x_2 - x_1 = vt$ (v_w 是聲速， v 是聲源的速度)，故

$$\sin \alpha = \frac{r_1}{x_2 - x_1} = \frac{v_w t}{vt} = \frac{v_w}{v} \quad (2-74)$$

這角度 α 叫做馬赫角(Mach angle)。

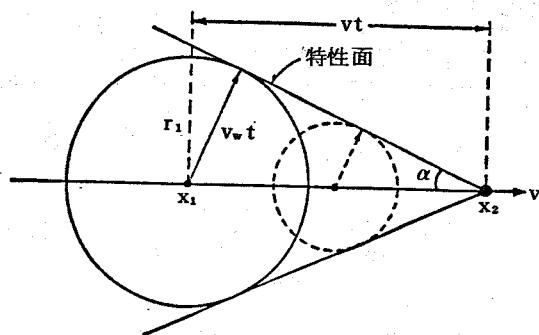
實際上，物體不必發出聲音，物體一旦超過聲速，物體運動本身的結果，自動向兩側發出衝擊波。同樣的事，在光的情形也會發生。

設電子以速度 v 來入射介質中(折射率 n)，在介質中放出光子($h\nu$)，其方向與入射方向成 θ 角，而電子本身被彎曲 φ 的角度(見圖二十)。若光子的動量 $p = h/\lambda$ ，則 $\lambda = (c/n)/\nu = c/n\nu$ ，即 $h\nu = pc/n$ 。若依相對論來處理電子的運動，則能量及動量的守恆定律為

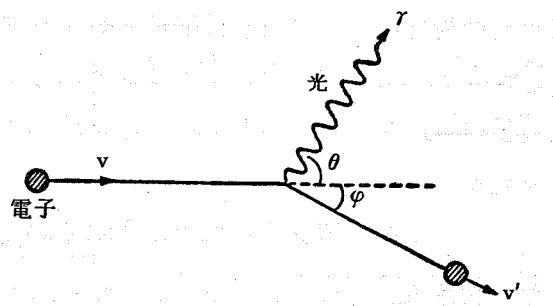
$$mc^2 r = mc^2 r' + \frac{pc}{n}$$

$$mv r = mv' r' \cos \varphi + p \cos \theta$$

$$0 = mv' r' \sin \varphi - p \sin \theta$$



圖十九



圖二十

式中， $r = (1 - \frac{v^2}{c^2})^{-1/2}$ ， $r' = (1 - \frac{v'^2}{c^2})^{-1/2}$ 。由上列三式消去 v' 與 φ ，得

$$\cos \theta = \frac{c}{vn} + \frac{p}{mvr} \cdot \frac{n^2 - 1}{2n^2} = \frac{1}{\beta n} + \frac{\lambda e}{2\lambda} (1 - \frac{1}{n^2}) \quad (2-75)$$

式中， $\beta = v/c$ ， $\lambda e = h/mvr$ 為入射電子的德布羅依波長(de Broglie wavelength)。

輻射條件是 $v > c/n$ ，即 $\beta n > 1$ ，而在短波長側是限在相當於 $\cos \theta = 1$ 的 λ_{\min} 值範圍內。在非相對論的近似法中 ($v/c \equiv \beta \ll 1$)，條件 $\beta n > 1$ 表示 $n \gg 1$ 。

當 $\lambda e / \lambda \ll 1$ 時，電子的反衝可以忽視，而 $\varphi \approx 0$ ，表示電子往前直進，式 (2-75) 變成

$$\cos \theta = \frac{c}{vn} = \frac{1}{\beta n} \quad , \quad \theta = \cos^{-1} (\frac{1}{\beta n}) \quad (2-76)$$

而光沿這 θ 方向輻射出去。

由於 $\omega = 2\pi c / n \lambda$ ， $\omega_{\max} = 2\pi c / n \lambda_{\min}$ ，故由電子來輻射的能量為

$$W = \frac{e^2 v}{4\pi \epsilon_0 c^2} \int_0^{\omega_{\max}} (1 - \frac{c^2}{n^2 v^2}) \omega d\omega \quad (2-77)$$

式中， $n = n(\omega)$ 代表光的色散。關於光的色散，容後再加討論。 (待續)