遠場無反射室之規劃與評估

無反射室為評估天線輻射性能的必要設備。隨著通訊產業日益蓬勃,工業界與學界對建造無 反射室之需求也與日俱增。文中筆者將以個人經驗,說明無反射室規劃時應考慮的因素,包 括無反射室尺寸之考慮、發射天線之選用,及吸波體的配置等,文章中將詳細描述設計原則 及建議作法。無反射室完工之後,其性能之評估與缺失之改善,亦是確保量測準確度之重要 工作。其作法與原理,文章中亦將一併討論。

陳宏圖

一、引言

隨著個人通訊時代的來臨, 消費者對行動式通 訊系統的依賴程度逐漸加重,各式通訊產品也如雨 後春筍般出現。為使產品更具有市場競爭力,設計 者無不儘可能達到產品重量輕、體積小、外形美 觀、功能多樣,且成本低廉等目標。重量輕、體積 小,得以增加機動性;功能多樣化才能贏得消費者 的青睞;進而由整個通訊系統模組化的設計著手, 可簡化製作與維修的過程,以降低成本。由此觀 之, 為滿足上述各項嚴苛條件, 行動通訊設備中, 天線設計之優良與否,直接關係著產品品質與市場 競爭力。因此,近年來天線設計公司與製造廠商之 設立,便因應市場需求而有逐漸增加的趨勢。更有 不少製造傳統零組件或被動元件的公司,紛紛轉型 投入行動通訊相關產業的行列之中,其中也包括了 天線設計與製造的產業。再加上目前熱門的通訊頻 段有往高頻發展的趨勢,傳統的外露式鞭型(whip)

陳宏圖先生為國立中山大學電機工程博士,現任陸軍軍 官學校電機系副教授。 天線或螺旋 (helix) 天線,已不再能滿足時下各頻 段通訊設備對天線的需求。因此,無論是系統廠商 或製造天線的公司,皆已意識到一支設計優良的天 線對於提升產品市場競爭力之重要性,進而考慮到 必須建立評估天線性能的能力,以確保產品品質。

天線在通訊系統中的角色,乃是引導電磁能量 從電路中輻射至空間裡,或反過來,接收空間中的 電磁能量,將之引導至電路裡作處理。因此如圖1 所示,天線的規格中,除了外觀尺寸外,還必須說



圖 1. 天線在通訊系統中的角色, 乃是介於振盪電 路於輻射能量間之轉換區域。 明其電路特性以及空間的輻射特性。電路特性包含 操作頻率、輸入阻抗及電壓駐波比(或回損);而輻 射特性的部份則包括了輻射場型、極化特性、指向 性及增益。一般以純量網路分析儀可測得天線的操 作頻率及電壓駐波比,而向量網路分析儀則可進一 步測量輸入阻抗值,以作為設計阻抗匹配電路之參 考。在測量天線之輻射特性時,除在戶外適當地點 進行外,在室內則必須仰賴無反射室(anechoic chamber)之建置方能完成。戶外量測場(outdoor range)的建置,受到地形地物、天候、環境等因素 之影響,並不適合作為長期且經常性的測量場地。 因此,無反射室便成為評估天線性能的必要設備之 一。有鑑於此,筆者將提供個人參與無反射室規劃 與評估的經驗,以為參考。

筆者目前任教於陸軍軍官學校電機系。考量國 防人才需求及本校所肩負的教育使命,本系教學與 研究重點因而著重在「電磁波」與「通訊」兩大領 域。為達成此一教育目標,本系自民國八十三年起 著手規劃「天線實驗室」之建立。至八十六年八月, 已陸續完成幾項重大儀器設備之採購工作,其中包 括建造一間6m(長)×3m(寬)×3m(高)無反射 室。並在後來興建之「致理樓」規劃中預留空間, 將房間高度挑高至6m。新建大樓於民國八十九年 落成後,目前無反射室之外觀尺寸為10m(長)×6m (寬)×6m(高)。規劃原則與評估過程分別說明如下。 天線場型的量測場地大致可區分為三類:近場 量測場 (near-field range)、縮距量測場 (compact range),以及遠場量測場 (far-field range)。本文將 鎖定於探討遠場量測之技術,至於其他量測技術可 在參考文獻^(1,2)中獲得相關資訊。

1. 天線場型量測基本概念

一個完整的天線量測場地應包含儀器設備與適 當的量測空間。所謂「適當的量測空間」即指無反 射室;而所需的儀器設備可歸納為:場源傳送系 統、發射天線、接收系統、轉台與控制系統、資料 記錄與處理系統等五大項。圖 2 所示為遠場量測時 之儀器配置方塊圖。場源傳送系統送出電磁能量, 經由發射天線輻射至空間中;轉台控制器控制轉台 旋轉,而待測天線則置於轉台上,對某一特定切面 做掃描;待測天線接收到的電磁訊號送至接收系統 進行分析比對;之後所得結果交由資料記錄與處理 系統做儲存、列印等。在這過程中,由發射天線輻 射至空間中的電磁波,在抵達待測天線時必須為均 匀的平面波 (uniform plane wave)。 試想一個人站在 哈哈鏡前,因為鏡面或凹或凸,反映出的影像為或 胖或瘦扭曲變形。同理,照射到待測天線上的電磁 波,其相位與強度均勻的程度勢必嚴重影響場型量 測的準確性。然而,如圖3所示,在室內做場型測 量時,四周牆壁、天花板與地板皆會反射電磁波, 而使得照射在待測天線上的並非均勻平面波。無反



二、遠場無反射室之規劃

圖 2. 遠場量測之儀器配置方塊圖。



圖 3. 在室內做場型測量時,四周牆壁、天花板與 地板皆會反射電磁波,而使得照射在待測天 線上的並非均勻平面波。



圖 4. 遠場條件示意圖。

射室的功能即在消除這些雜波 (clutters),使發射天 線輻射至空間中的電磁波,在抵達待測天線時儘可 能為均勻平面波。

2. 無反射室要蓋多大?

根據上述準則,照射到待測天線上的電磁波除 強度要求均匀外,其等相位面亦必須儘可能為一平 面。如圖4所示,從發射天線輻射至空間中的電磁 波,其波前(wavefront)為球面,若待測天線與發 射天線之間距離不夠,將會使分佈於待測天線上的 相位產生相位差。此一相位差值在 IEEE Standard Test Procedures for Antennas⁽³⁾ 中指出,最大容忍值 通常為 22.5°。依據此一相位差值計算出待測天線 與發射天線之間距離為:

$$R = \frac{2D^2}{\lambda} \tag{1}$$

其中 *D* 為待測天線之孔徑 (aperture diameter)大 小,λ 為操作波長。量測距離對測得場型的效應 為:當待測天線與發射天線之間距離愈來愈近時, 將會使測量所得的場型中,主波束 (main beam)與 第一旁波瓣 (first side lobe) 之分野愈來愈不明確, 而獲致錯誤的結果。因此,為量得正確之天線場 型,待測天線與發射天線之間距離至少必須如 (1) 式所示。(1)式所示為一般選用之遠場量測條件, 事實上參考文獻^(4,5)指出,針對某些特殊輻射特性 的天線,如超低旁波瓣或高指向性的天線,其遠場 條件將更為嚴苛。



圖 5. 不同的天線孔徑大小之遠場條件與操作頻率 關係圖。

根據 (1) 式, 針對不同的天線孔徑大小, 計算 出遠場條件與操作頻率的關係圖, 繪製於圖 5。該 圖中顯示,在決定無反射室長度之前,應先了解將 來待測天線可能的孔徑大小與操作頻率。例如以目 前應用於 5.8 GHz ISM C-band 的天線而言,當其附 於筆記型電腦上時,其整體天線孔徑約為 50 cm。 要對此一系統進行遠場量測時,無反射室長度至少 必須為 10 m,才能使待測天線與發射天線之間距 離滿足遠場條件。換言之,一旦無反射室蓋妥長度 固定之後,適用的待測天線其孔徑大小與操作頻率 將受到限制。以本校天線實驗室目前無反射室之長 度 10 m 為例,扣除吸波體長度及測量迴轉半徑之 後,計算出最大天線孔徑與操作頻率的關係,結果 繪製於圖 6。如圖中所示,當測量應用於 DCS



圖 6. 十米長無反射室可測量之最大天線孔徑與操 作頻率關係圖。

1800 MHz 系統之基地台天線時,天線孔徑不應大 於 80 cm。當天線孔徑超過此一尺寸時,則建議改 以其他量測技術 (如近場量測技術) 為之。另外值 得一提的是,圖 6 的計算方式與結果僅考慮遠場條 件,事實上待測天線最佳擺設位置並非緊貼著吸波 體頂端,其他的考慮因素討論如下。

3. 吸波體要用多長?

如前所述,無反射室的功能在於消除從四周牆 壁、天花板與地板反射的電磁波,以避免這些雜波 進到待測天線所在的區域內(如圖7所示)。亦即在 由遠場條件所決定的最大天線孔徑範圍內,儘可能 地壓抑進到這個球面空間中的雜波。因此,此一區 域一般又稱為「靜域(quiet zone)」。在靜域中雜波 「安靜」的程度,與吸波體(absorber)的選用、無 反射室的寬(高)度,以及所選用之發射天線本身 的場型都有密切的關係。

吸波體是無反射室的主角,其品質影響無反射 室的功能甚巨。一般作法是以碳粉滲入泡綿之中, 以達吸收電磁波的效果,因此吸波體是否容易掉 粉、是否防火都是選用時應該考慮的問題。尤其掉 落的粉塵有礙人體健康,應特別注意。通常無反射 室選用的吸波體形狀有角錐狀 (pyramid) 與楔狀 (wedge) 兩種,各依特性不同而擺設於無反射室不 同的部位。通常吸波體製造商除提供吸波體外觀尺 寸的資訊外,還會提供不同頻率下反射率的值。筆 者比較幾家廠商的型錄後,歸納如下。若以-40 dB 的反射率為選用基準,12 吋的角錐狀吸波體在 2 GHz 以上有很好的吸波能力; 18 吋的角錐狀吸 波體可適用在 1 GHz 以上的情況;若工作頻率低 至 500 MHz, 則應考慮使用 36 吋或更長的吸波 體。因此,一般可以需求中最低工作頻率其波長的 兩倍,作為選用吸波體長度的參考。然而,吸波體 製造商所提供的反射率值,皆是在正向入射 (normal incident) 的情況下測得。事實上, 無反射 室內只有靜域後方的背牆是直接正面受到發射天線 所照射,其餘上下左右四面側牆皆是受到斜向照 射,而且是越靠近背牆入射角度越大(參見圖7)。 根據參考文獻⁶⁶ 中的實驗結果得知,入射角度越大 反射率也跟著提高。兩倍波長長度的吸波體在正向



圖 7. 吸波體消除雜波以形成靜域示意圖。

入射時,反射率可低於 -40 dB;當角度增為 50° 時,反射率還可保持在 -30 dB 以下;角度持續增 大到 70°時,反射率將超過 -20 dB。因此,選用過 長的吸波體除增加成本,還會減少無反射室內部的 有效寬度與高度,而使四面側牆受到的斜向照射角 度過大,影響吸波能力。尤其在舊有建築中加蓋無 反射室時,由於房間格局固定、高度受限,必然要 面對這種取捨。在參考文獻⁽³⁾中,建議選用之發射 天線的主波束不應涵蓋上下左右四面側牆,並且將 斜向照射的角度限制在 70°以內,亦即:

$$W \ge \frac{R}{\tan 70^{\circ}} \tag{2}$$

另外圖 7 中斜線的部份 (即四面側牆環繞靜域的部 份),因斜向照射角度過大,所以這部份所使用的 吸波體並不在強調吸波能力,而是應避免電磁波回 向散射 (backscatter) 進入靜域之中。參考文獻⁽⁷⁾ 的 結果顯示,楔狀吸波體回向散射強度比角錐狀吸波 體來得低。因此建議可在這部份使用楔狀吸波體, 並讓其脊線走向平行於波行進的方向,如此可以避 免角錐狀吸波體因斜向照射角度過大,而產生回向 散射現象。但是此並非唯一的作法,仍舊必須考慮 另一因素:當待測天線進到靜域中進行測量時,待 測天線本身的散射場對這部份的吸波體而言是正向 入射,如此一來,角錐狀的吸波體反而是較佳的選 擇。

陸軍官校天線實驗室目前無反射室之外觀尺寸



為 10 m (長) × 6 m (寬) × 6 m (高), 建造地點位於 「致理樓」之地下室。本校致理樓之興建,於八十 七年十月動工,八十九年五月完工啟用,全棟大樓 容納計有資訊系、電機系、物理系及化學系等學 系。大樓規劃之初,即已考慮無反射室建造之需 求,乃將房間由地下室地面至一樓天花板高度挑高 至 6 m。無反射室規劃之最低工作頻率為 500 MHz,上下左右四面側牆大部份使用 24 吋角錐狀 吸波體,靜域後方背牆則使用 36 吋角錐狀吸波 體,其餘收邊及牆角部份則貼12或18吋角錐狀吸 波體 (參見圖 8)。靜域特性,在 500 MHz - 2 GHz 頻率範圍內,訊號雜波比為 30 dBc 以上(即漣波振 幅低於 0.28 dB); 工作頻率在 2 GHz 以上時, 訊號 雜波比為 35 dBc 以上 (即漣波振幅低於 0.15 dB)。 實驗室整體功能配備完整,除供教學與研究用外, 並協助廠商進行產品量測。靜域特性之評估方式詳 述於後。

圖 8. 陸軍官校天線實驗室遠 場量測配置圖。

三、無反射室之評估

無反射室完工之後,更重要的工作即是進行靜 域特性評估。靜域中雜波「安靜」的程度,一般以 訊號雜波比 (dBc) 或漣波振幅 (dB) 來量度。如圖 9 所示, E_i 代表由發射天線直接照射到靜域之入射 場, E_i 則是來自無反射室側牆之反射波,兩股入 射場在空間中形成駐波 (standing wave)。因此當在 靜域中沿著橫向或縱向掃描時,將會檢測出駐波之 漣波 (ripple)。令漣波振幅為 δ (dB),則駐波比 SWR (standing wave ratio)可表示為:

SWR =
$$20\log \frac{|E_{\text{max}}|}{|E_{\text{min}}|} = 20\log \frac{1+|E_r/E_i|}{1-|E_r/E_i|} = 2\delta(\text{dB})$$
 (3)

因此訊號雜波比 $|E_r/E_i|$ 與漣波振幅之間的關係為:

$$\frac{E_r}{E_i} (\text{dBc}) = 20 \log \left[\frac{-1 + 10^{\delta(\text{dB})/10}}{1 + 10^{\delta(\text{dB})/10}} \right]$$
(4)



圖 9. 靜域中漣波形成示意圖。



圖 10. 一全向性天線在「安靜」與「吵雜」的靜域 中測得的場型。

此外,通常可由漣波之波長推測主要雜波的來源方向。如圖9所示,令橫向掃描時漣波波峰與波峰間 距離為 λ_r , E_r 與 E_r 之波長為 λ 且夾角為 θ_e , 則 θ_e 與 λ_r 之間的關係式為

$$\sin\theta_c = \frac{\lambda}{\lambda_r} \tag{5}$$

圖 10 所示為一全向性 (omnidirectional) 天線在 「安靜」與「吵雜」的靜域中測得的場型。待測天 線為飛元科技公司 (Phycomp Taiwan Ltd.) 所生產之 晶片型天線,該天線尺寸僅 8×3.5×0.9×(mm³), 中心操作頻率為 2.45 GHz,頻寬 200 MHz,可應 用在藍芽 (Bluetooth[®]) 計畫或無線網路 (wireless LAN) 等產品上。該天線之基本架構屬單極 (monopole) 天線,其 H-plane 之場型幾乎為一正



圖 11. 靜域漣波強度掃描配置圖 (資料由衛普科技 提供)。

圓。量測時刻意將天線偏離轉台軸心 25 cm,使天 線在靜域中掃描軌跡為一個圓圈。結果發現,「安 靜」的靜域中量得之場型仍然保持正圓(圖中紅 線),而在「吵雜」的靜域中量得之場型(圖中綠 線),已然呈不規則狀,且明顯看出漣波分佈。可 見靜域中雜波「安靜」的程度,代表著無反射室之 功能完備與否。以下說明靜域特性之評估方式。

1. 靜域漣波強度掃描

圖 11 所示即為靜域漣波強度掃描時之配置 圖,圖中使用一可往復及上下移動之平面掃描器。 將掃描器設置於靜域之內,以一開口波導管(openended waveguide)為探針並升至靜域中線的高度, 由掃描器帶動探針在靜域中作橫向往復掃描。同樣 的方式,將掃描器之往復軸向轉為縱向,即可對靜 域之縱向作掃描。此外,亦可利用掃描器之垂直軸 向,使探針上下移動,對靜域之縱向作掃描。掃描 所得之典型結果,繪於圖 12 與 13 中。圖 12 為橫 向掃描之結果,在 90 cm 寬之掃描範圍內,最大值 與最小值之間相差 0.3 dB,亦即漣波振幅為 0.15 dB,訊號雜波比約 35 dBc。圖 13 為縱向掃描結 果,圖中場強遞減(taper)的現象,為探針作縱向 掃描時,距離發射天線之遠近不同所造成。扣除此



圖 12. 靜域漣波強度橫向掃描之典型結果 (資料由 衛普科技提供)。





一因素後, 漣波振幅約為 0.2 dB, 即訊號雜波比為 32.8 dBc。

2. 無反射室之診斷

當進行靜域漣波強度掃描時,若測得過大之漣 波振幅時,可由漣波之波長推測主要雜波的來源方 向,如(5)式所示。但是此一作法解析度不高,若 無反射室經初步修改仍無法改善靜域特性時,可利 用雷達影像的作法,明確判斷出雜波的來源方向, 以作為無反射室改善之依據。如參考文獻^(®)所示, 其作法與配置繪於圖14,以平面掃描器帶動探針 在靜域中取得整個截面各點處之場強與相位資訊。



圖 14. 無反射室雷達影像掃描配置圖 (資料由衛普 科技提供)。

而各點處之資訊可視為孔徑合成雷達 (synthetic aperture radar, SAR) 之每個單元,將這些資訊代入 快速傅立葉轉換 (fast Fourier transform, FFT) 做遠場 轉換,即可求出其雷達影像,進而判別雜波來源方 向。典型的結果繪於圖 15 與 16:「安靜」的無反 射室僅在中心軸上出現場強分佈 (圖 15);而在 「吵雜」的無反射室中測得的影像,其場強分佈較 為凌亂,並可由其分佈的角度得知雜波來源方向, 以作為改善之依據 (圖 16)。

四、結語

無反射室為評估天線輻射性能的必要設備,而 無反射室之靜域中雜波「安靜」的程度,影響著量 測的準確性。無反射室規劃時應考慮其長度,使其 滿足待測天線之遠場條件,以使靜域內得到均勻的 相位分佈。此外寬度、高度、發射天線場型及吸波 體的選用與佈置,在在影響著靜域的特性。筆者以 個人經驗,在文章中詳細描述應考慮的因素及建議 作法。另外,針對靜域特性之評估與診斷方式,文 章中說明了包括「靜域漣波強度掃描」與「雷達影 像」等作法與原理,供無反射室完工之後改善之參 考。



圖 15.「安靜」的無反射室之雷達影像圖 (資料由 衛普科技提供)。

誌謝

筆者撰文過程中,衛普科技(WavePro, Inc.)張 朝融先生與劉榮宗先生提供技術資料與圖片,特此 誌謝。

參考文獻

- 1. Y. T. Lo and S. W. Lee, *Antenna Handbook: Theory, Applications, and Design*, New York: Van Nostrand Reinhold Company Inc. (1988).
- D. Slater, *Near-Field Antenna Measurement*, Norwood: Artech House Inc. (1991).



圖 16.「吵雜」的無反射室之雷達影像圖 (資料由 衛普科技提供)。

- ANSI/IEEE Std. 149-1979, IEEE Standard Test Procedures for Antennas.
- 4. R. C. Hansen, *IEEE Trans. Antennas Propagat.*, 32, 591-594 (1984).
- R. C. Hansen, *IEEE Trans. Antennas Propagat.*, 40, 1211-1214 (1992).
- 6. B. T. Bewitt and W. D. Burnside, *IEEE Trans. Antennas Propagat.*, 36, 971-984 (1988).
- C. F. Yang, W. D. Burnside, and R. C. Rudduck, *IEEE Trans. Antennas Propagat.*, 41, 600-609 (1993).
- G. Hindman and D. Slater, "Anechoic Diagnostic Imaging", 1992 Antenna Measurement Techniques Association Symposium, Columbus, OH (1992). (http://www.nearfield.com/amta/amta92p1.htm)