残響時間測定における BMN-SS インパルス応答測定法の有効性について

飯山陽平† 金田 豊‡

東京電機大学大学院工学研究科 〒120-8551 東京都足立区千住旭町5 E-mail: †18kmc04@ms.dendai.ac.jp, ‡kaneda@mail.dendai.ac.jp

あらまし 残響時間は対象とする室内のインパルス応答から算出される.このとき,各オクターブバンドでのインパ ルス応答測定結果について,雑音成分の定常パワーがインパルス応答瞬時パワーの最大値よりも –45dB 以下である ことが測定条件と定められている.しかし,TSP 信号などの従来インパルス応答測定信号を用いた場合は,測定結果 の雑音レベルが周波数帯域によって異なる.そのため,全帯域に渡って条件を満たすには長時間の測定が必要であっ た.そこで,筆者らは測定結果の各オクターブバンド雑音レベルの制御を行える Band-wise Minimum Noise Swept Sine(BMN-SS) 信号を提案した.この BMN-SS 信号を利用して残響時間の測定を行った結果,今回の実験条件では, TSP 信号の約 1/200, Log-SS 信号の約 1/4 の測定時間短縮を確認した.

キーワード 残響時間測定,インパルス応答,掃引正弦波信号,オクターブバンド,雑音レベル

Effectiveness of BMN-SS impulse response measurement method for reverberation time measurement

Yohei IIYAMA[†] and Yutaka KANEDA[‡]

Graduate school of Engineering, Tokyo Denki University, 5 Senju-asahi-cho, Adachi-ku, Tokyo, 120–8551 Japan E-mail: †18kmc04@ms.dendai.ac.jp, ‡kaneda@mail.dendai.ac.jp

Abstract The reverberation time is calculated from a room impulse response. In this case, the steady power level of the noise component is required to be less than -45 dB relative to the maximum instantaneous power of the impulse response in each octave band. However, when using a conventional impulse response measurement signal such as a TSP signal, the noise level depends on the frequency band. For this reason, a measurement using a long-time signal is necessary to satisfy the required noise level in all frequency bands. Therefore, we proposed a band-wise minimum noise swept sine (BMN-SS) signal that can control the noise level of each octave band in the measurement result. In this paper, we present the method of shortening the measurement time of the reverberation time using this BMN-SS signal and the measurement results in a real sound field. Using the BMN-SS signal, we confirmed the measurement time shortening by 1/200 of TSP signal and 1/4 of the Log-SS signal under the experimental condition stated in this paper.

Key words reverberation time measurement, impulse response, swept sine signal, octave band, noise level

1 まえがき

残響時間は室内の音の響きを示す指標であり,室内音響の基本特性量である.残響時間の測定方法として,対象のインパルス応答から残響曲線を求め,その残響レベルが –5 dB から –35 dB まで減衰する時間の2 倍の T₃₀ を求めるという方法が 代表的である.この,残響時間 T₃₀ を求める際の測定条件としては,各オクターブバンド(または 1/3 オクターブバンド)に 分割したインパルス応答において,雑音レベルがインパルス応 答瞬時パワーの最大値から –45 dB 以下であることが求められ る[1].しかし,従来の測定信号では,インパルス応答の測定結 果の雑音レベルが帯域ごとに異なるため,残響時間の測定条件 に対して過剰品質な測定となる帯域が存在し,測定時間の長時 間化の要因となっていた.

この問題に対して, 筆者らは測定結果のオクターブバンドごと の雑音レベルを制御できる Band-wise Minimum Noise Swept Sine (BMN-SS) 信号を提案した [2].本報告では,実音場環境 においてこの BMN-SS 信号を利用して残響時間測定を行い,そ の有効性を検討する.

2 インパルス応答測定原理

インパルス応答の測定では SN 比を向上させるためにエネル ギを大きくした測定信号を利用する.図1に,測定信号を用い たインパルス応答測定の原理を周波数領域において示す.ただ し,k は離散周波数番号である.まず,周波数スペクトルS(k)で表される測定信号を被測定系H(k)に入力すると,その出力 は $S(k) \cdot H(k)$ となる.この出力に対して,測定信号の逆の特 性1/S(k)を持つ逆フィルタをかけることで,インパルス応答 と等価量である,被測定系の周波数特性H(k)を得ることがで きる.しかし,実際の測定では環境雑音N(k)が系の出力に含 まれるため,最終的に得られる測定結果にはインパルス応答成 分であるH(k)に対し,N(k)/S(k)で表される雑音成分が付加 される.この雑音成分N(k)/S(k)は測定信号の周波数スペク トルS(k)に依存する.

インパルス応答成分 H(k) は固定であるから,インパルス応 答の測定精度を向上させるためには,雑音成分 N(k)/S(k) の影 響を小さくすればよい.そのためには,周波数スペクトル S(k) の形状を適切に定めること,および測定信号長を長くすること が有効であると知られている [3].

図2に、測定信号に広く利用される掃引正弦波信号(Swept Sine Signal)のモデル図を示す. 掃引正弦波信号とは一定の振 幅を持ち,時間とともに周波数が上昇する信号である. 掃引正 弦波で測定したインパルス応答の雑音成分は図2の実効長 J に 反比例して減少する.

3 従来の測定信号の問題点

TSP 信号や, Log-SS 信号などの従来の測定信号を用いた場合, インパルス応答測定結果の雑音レベルは各オクターブバンドで異なってしまう.例として,図3に TSP 信号を用いて測定したときの 125 Hz, 1000 Hz, 8000 Hz 帯域のインパルス応答瞬時パワー波形を示す.ただし,図の破線は雑音レベルに対する要求条件である –45dB の雑音レベルを表している.

図3に示すように、測定結果の雑音レベル(図の時間後半部 分)は周波数帯域ごとに異なっている.このように、従来の測 定信号を用いて、全ての雑音レベルが-45dB以下になるよう に測定した場合、雑音レベルが過剰に小さい測定帯域(例えば 図3の(b),(c))が発生する.

掃引正弦波信号を用いた測定において,ある帯域の雑音レベ ルが過剰に小さいということは,該当の帯域に対する掃引時間 が必要以上に長いことを意味する.従って,全てのオクターブ バンドの雑音レベルが要求条件である –45dB となり,過小な 雑音レベルの帯域を生じない測定信号を合成できれば,測定時 間の短縮が期待できる.以下では,そのような信号の合成を目 的とする.



4 帯域別の雑音レベルを一定とする測定信号

4.1 残響時間測定に要求される SN 比

第1章で述べたとおり,残響時間測定の要求条件は各帯域で 分割したインパルス応答瞬時パワーの雑音レベルが –45 dB 以 下であることだった.図4に,この測定条件を満たした p 番目 のオクターブバンド f_p のインパルス応答瞬時パワーのモデル 図を示す.インパルス応答瞬時パワーの最大値を0 dB として 正規化した.このときの応答のエネルギ(瞬時パワーの総和で あり,図の面積として表される)を $E_H(p)$ と表す.この $E_H(p)$ の面積はインパルス応答瞬時パワーの傾き(減衰率)によって 異なるため,各オクターブバンド f_p によって異なる.



インパルス応答瞬時パワーのモデル図

一方,定常な雑音成分は -45 dBのパワーが信号長 L継続 しているとすると,そのエネルギ E_N (面積) はどのオクター ブバンドに対しても一定の $10^{-4.5} \cdot L$ として表せる.よって, 雑音レベル -45 dB である場合の第 p 番目のオクターブバンド の SN 比 $D_{SN}(p)$ は次の式のように表される.

$$D_{SN}(p) = \frac{E_H(p)}{E_N} = \frac{E_H(p)}{10^{-4.5} \cdot L}$$
(1)

4.2 各周波数成分の雑音レベルを一定とする信号(CSN-SS)

図1から,インパルス応答測定結果の各離散周波数番号 k ご との SN 比 *SN*(*k*) は,応答成分と雑音成分のパワーの比とし て,次のように表せる.

$$SN(k) = \frac{|H(k)|^2}{|N(k)|^2 / |S(k)|^2}$$
(2)

このとき, SN 比が $D_{SN}(p)$, すなわち雑音レベルが -45 dB である場合の SN 比であるすると,次式の関係が成立する.

$$SN(k) = D_{SN}(k) = \frac{|H(k)|^2}{|N(k)|^2 / |S(k)|^2}$$
(3)

ただし、 D_{SN} の変数はkを用いて表した.これを、測定信号のパワースペクトル $|S(k)|^2$ について解くと、次が求められる.

$$|S(k)|^{2} = D_{SN}(k) \cdot \frac{|N(k)|^{2}}{|H(k)|^{2}}$$
(4)

このパワースペクトルを持つ測定信号により測定したインパ ルス応答は、各周波数番号 k において、SN 比 D_{SN}(k) を実現 し、対象の周波数帯域全体で -45 dB 一定の雑音レベルを実現 する.よって、従来の測定信号の問題点であった雑音レベルが 過小となる帯域がなく、測定時間の短時間化が行える.

この信号は Controllable Signal-to-Noise Ratio Swept Sine (CSN-SS) 信号と呼ばれる [5]. ただし,環境雑音および系の応 答の周波数スペクトル N(k), H(k) は未知であるため, 簡易的 な事前測定による推定値を利用する.

4.3 任意の帯域別雑音レベルを与える最短の測定信号 (BMN-SS)

CSN-SS 信号は,各オクターブバンドにおいて必要な SN 比 $D_{SN}(p)$ を各周波数成分 k において実現するものであった.こ れに対して、本稿で提案する方法は必要な SN 比を各オクター ブバンドにおいて実現する.すなわち、提案法は「個々の周波 数の」SN 比を制御するのではなく、もう少し広い「オクター ブバンドの」SN 比を制御することでより自由度の大きい信号 スペクトル設定を可能とする.その結果、より短時間での測定 を可能とする.

第pオクターブバンド f_p における SN 比は次式で表される.

$$SN(p) = \frac{\sum_{k \in f_p} |H(k)|^2}{\sum_{k \in f_p} \{|N(k)|^2 / |S(k)|^2\}}$$
(5)

ただし,総和は第pオクターブバンドに含まれる周波数で行われる.よって,パワースペクトル $|S(k)|^2$ が満たすべき式は次式で表現される.

$$SN(p) = D_{SN}(p) = \frac{\sum_{k \in f_p} |H(k)|^2}{\sum_{k \in f_p} \{|N(k)|^2 / |S(k)|^2\}}$$
(6)

上式を満たす |S(k)|² は多数の解が存在するが,提案方法では 雑音レベルを最小化する(=必要な雑音レベルを最短の信号長 で実現する)次のパワースペクトル[6]を採用する.

$$|S(k)|^{2} = C_{p} \cdot |N(k)| \quad (k \in f_{p}, \ p = 1, 2, 3, ...)$$
(7)

ただし, |N(k)| は環境雑音の振幅スペクトルを表す.また, C_p は帯域 p に依存する定数で以下のように求める.

式 (7) で表される測定信号で測定したときの SN 比は式 (5) に式 (7) を代入して次のように求められる.

$$SN(p) = C_p \cdot \frac{\sum_{k \in f_p} |H(k)|^2}{\sum_{k \in f_p} |N(k)|}$$
(8)

式 (8) で表される SN 比を要求 SN 比とおく. すなわち, SN(p) = $D_{SN}(p)$ とおいて, C_p について解くと次のよう に求められる.

$$C_{p} = D_{SN}(p) \cdot \frac{\sum_{k \in f_{p}} |N(k)|^{2}}{\sum_{k \in f_{p}} |H(k)|^{2}}$$
(9)

式 (7) に式 (9) を代入して得られる

$$|S(k)|^{2} = D_{SN}(p) \cdot \frac{\sum_{k \in f_{p}} |N(k)|^{2}}{\sum_{k \in f_{p}} |H(k)|^{2}} \cdot |N(k)|$$
(10)

をパワースペクトルとして持つ測定信号により測定したインパルス応答は、各オクターブバンドにおいて、式(1)で表された SN 比 *D_{SN}(p)*を実現し、-45 dB の雑音レベルを実現する. そして、個々のオクターブバンドに対して、雑音最小化信号 (MN 信号)のスペクトルを与えることで、各オクターブバンド で最小時間の信号を実現する.その結果、対象の周波数帯域全 体で-45 dB 一定の雑音レベルを実現する最短の信号長のイン

-3 -

パルス応答測定信号を得る. この信号を Band-wise Minimum Noise Swept Sine(BMN-SS) 信号と呼ぶ.

ただし, CSN-SS 信号と同様に *N*(*k*), *H*(*k*) は簡易的な事前 測定を行って推定値を求める.

4.4 実効長 J の算出

雑音レベルを -45dB とする信号のパワースペクトル $|S(k)|^2$ は式 (10) で与えられ, BMN-SS 信号 s(n) は, このパワース ペクトルを持つ掃引正弦波信号として合成される. しかし通 常, DA 変換器や再生音圧には上限値があるため, 計算された $|S(k)|^2$ の大きさを実現するためには, 測定信号の実効長 J を 適切に定める必要がある.

実現可能な掃引正弦波の振幅を A としたとき,実効長が Jの掃引正弦波信号 s(n)のエネルギー E_s は次式で表される.

$$E_s = \sum_{n=0}^{L-1} |s(n)|^2 = \frac{A^2}{2} \cdot J \tag{11}$$

ただし, *L* は図1に示すように信号振幅がほぼ0となる区間も 含めた全信号長である.ここで,時間波形 *s*(*n*) とその離散ス ペクトル *S*(*k*) の間に次式のパーセバルの関係 [4] が成立する.

$$\sum_{n=0}^{L-1} |s(n)|^2 = \frac{1}{L} \cdot \sum_{k=0}^{L-1} |S(k)|^2$$
(12)

式 (12) の左辺に式 (11) に代入し, *J* について解けば次が求められる.

$$J = \frac{2}{A^2} \cdot \frac{1}{L} \cdot \sum_{k=0}^{L-1} |S(k)|^2$$
(13)

以上より,測定信号の実効長 *J* が計算できる.ただし,式 (13)の*L*には,*H*(*k*)の事前測定に用いた信号長 \hat{L} を代用する.右辺は, $k = 0 \sim L - 1$ について加算して*L*で割る平均操 作を行っているため*L*の値を \hat{L} としても大きな差は生じない.

5 BMN-SS 信号の合成・測定手順

図5に,BMN-SSインパルス応答測定法を利用した残響時間 測定方法の流れを示す.式(1),(9)から分かるように,BMN-SS 信号のパワースペクトルを決定するには,環境雑音,系の応答 それぞれの周波数スペクトルN(k),H(k)を求める必要があ る.そのため,BMN-SS 信号の合成をを行うには予め環境雑音 と系の応答を簡易的に事前測定する.このとき,環境雑音の測 定時間は1秒間程度,また,系の応答の推定値H(k)を求める ための測定時間は本測定の1/100程度で十分である[5].

6 実音場実験

BMN-SS インパルス応答測定法の有効性を確認するために, 室内の残響時間測定を行った.また,雑音レベル制御効果の比 較のために,同環境にて従来の測定信号である TSP, Log-SS 信号を用いた測定も行った.このとき,TSP, Log-SS 信号の 振幅と信号長は,BMN-SS 信号と同じ値とし,各測定信号のエ ネルギを等しくした.



図 5 BMN-SS 信号の合成・測定手順

表 1	実	験	条	件
-----	---	---	---	---

サンプリング周波数	48000 Hz
測定信号	TSP, Log-SS, CSN-SS, BMN-SS
測定信号音圧レベル	1 m の距離で 70 dB
対象の周波数帯域	$50 \sim 10000 \text{ Hz}$
帯域分割	1/3 オクターブ
部屋容積	460 m ³ (講義室)
スピーカ	BOSE MM-101
サブウーファ	YAMAHA NS-SW300
背景雑音レベル	39 dB(A), 61 dB(Z)

6.1 実験条件

実験条件を表1に示す.また,測定機器の配置図を図6に, 接続図を図7に示す.BMN-SS信号の合成に当たっては環境雑 音の録音に約1.0秒,系の応答の事前測定に約2.7秒,合成時 間に約0.8秒の,合計約4.5秒を要した.事前測定により得ら れた環境雑音,系の応答それぞれのパワースペクトル|N(k)|², |H(k)|²を図8,9に示す.

6.2 実験結果

本環境において, BMN-SS インパルス応答測定法に必要な信 号長は 665696 サンプル (≈ 13.9 秒) であった. 図 10 に合成さ れた BMN-SS 信号のスペクトログラムを, 図 11 に BMN-SS 信号にて測定したインパルス応答時間波形を示す. 図 12 に BMN-SS 信号を用いて測定したときの 125 Hz, 1000 Hz, 8000 Hz 帯域のインパルス応答瞬時パワー波形を示す. また, 図 13 に BMN-SS 信号および, 従来法である TSP 信号, Log-SS 信 号を用いて測定したインパルス応答についての, 1/3 オクター ブバンドごとの雑音レベルを示す.





図 12 BMN-SS 信号を用いて測定された 帯域別インパルス応答瞬時パワー

6.3 BMN-SS インパルス応答測定法の評価

図 13 より, BMN-SS 信号で測定した結果は,対象とする周 波数帯域である 50 Hz ~ 10000 Hz において雑音レベルがほぼ -45 dB 一定に制御されており,このインパルス応答は残響曲 線の測定条件を満たしていることが分かる.

対して,同エネルギで測定している TSP 信号および Log-SS 信号の測定結果を見ると,高周波数帯域では雑音レベルが-45 dB よりも大きく下回っており,残響時間算出の観点からは過 剰品質な測定結果となっていることが分かる.また,低周波数 帯域では雑音レベルが-45 dB より大きい測定結果となってい るため,残響時間の測定条件を満たしていない.各測定信号に よる対象帯域内での最大の雑音レベルを表2に示す.

TSP 信号,および Log-SS 信号を用いて残響時間の測定条件 を満たすためには,表2 で示した最大雑音レベルが -45 dB に なるように信号長を伸長させて,エネルギを増加させる必要があ る.TSP 信号の場合,エネルギを 45.0 - 20.5 = 24.5 dB,真数 値で約 281 倍に増加させる必要がある.そのためには,TSP 信 号の信号長を BMN-SS 信号の 281 倍とし,13.9 × 281 \approx 3920 秒にする必要がある.同様に,Log-SS で測定条件を満たした 測定を行うには,エネルギを 45.0 - 38.2 = 6.8 dB,真数値で 約 4.8 倍に増加させる必要があり,信号長は BMN-SS 信号の 4.8 倍である 13.9 × 4.8 \approx 66.7 秒とする必要がある.

BMN-SS や CSN-SS 信号では事前測定などの事前の準備時間が必要であるが、この準備時間と信号長を合わせた実質的な 測定時間を表3に示す.

表から分かるように, BMN-SS 信号を利用した残響時間の測 定時間は, CSN-SS 信号の約 2/3, Log-SS 信号の約 1/4, TSP 信号の約 1/200 であった.以上から, BMN-SS インパルス応 答測定法による残響時間測定は,準備時間を考慮しても従来法 と比べて短時間で残響時間 T₃₀ の測定を行えることが確認で きた.

最後に,BMN-SS 信号を用いて測定した 1/3 オクターブ帯 域ごとの残響時間の算出結果を図 14 に示す.このとき,長時 間(信号長 87 秒)の Log-SS 信号で測定し,雑音を十分に抑圧 したインパルス応答から算出した残響時間を真値として扱って る.図から,BMN-SS 信号による測定で得られた残響時間の算 出結果は真値とほぼ同一の結果であることがわかる.

以上より,BMN-SS インパルス応答測定法は,従来の測定信 号による測定方法よりも短時間で,同精度の残響時間を測定可 能であることが確かめられた.

7 む す び

本報告では BMN-SS インパルス応答測定法を利用した残響 時間測定の有効性について検討を行った.実験の結果から, BMN-SS 信号は短時間で従来と同精度の残響時間を測定できる ことが確認できた.特に,今回の実験条件では BMN-SS 信号で 必要な測定時間は,従来法である CSN-SS 信号の 2/3, Log-SS 信号の約 1/4, TSP 信号の約 1/200 に短時間化を行えた.

表 2 各測定信号による対象帯域内での最大雑音レベル

測定信号	最大雑音レベル	(dB)	
TSP	-20.5		
$\operatorname{Log-SS}$	-38.2		
BMN-SS	-45.3		

- X 5 元音时间倒足に近女な天長町な时	表 3	残響時間測定に必要な実質的な時間
-----------------------	-----	------------------

測定信号	準備時間(秒)	信号長(秒)	測定時間(秒)
BMN-SS	4.5	13.9	18.4
CSN-SS	4.5	21.7	26.2
Log-SS	0	66.7	66.7
TSP	0	3920	3920



図 13 各測定信号で測定したインパルス応答の 帯域別雑音レベル



図 14 帯域別の残響時間算出結果

参考文献

- ISO3382-1:2009(E), Acoustics Measurement of room acoustics parameters - Part 1: Performance spaces, p.6.
- [2] 中原 優樹,金田豊,"帯域別雑音レベルを一定とする残響時間 測定用信号の改良",音響学会秋季公演論文集,2-Q-2 (2016).
- [3] Y.Kaneda, "Noise Reduction Performance of Various Signals for Impulse Response Measurement, "J.AudioEng.Soc., Vol.63, No. 5, pp.348âĂŞ357, (2015).
- [4] 足立修一, "MATALB によるディジタル信号とシステム", p.83, 東京電機大学出版 (2002).
- [5] 中原 優樹,金田 豊,"残響時間測定効率化のための CSN-SS 信号における事前測定条件の検討",音響学会春季公演論文集, 1-Q-36 (2015).
- [6] 守谷 直也,金田 豊," 雑音に起因する誤差を最小化するインパ ルス応答測定信号",日本音響学会誌,64(12),695-701 (2008).
- [7] 中原 優樹, 金田 豊," CNS-SS による残響時間効率化の検討", 音響学会春季公演論文集, 1-Q4-7 (2014).