BoxDesignerFA の利点と使用法

BoxDesignerFA の「FA」は、Filter Assiste を略したもので、端的に言えば2次の低域

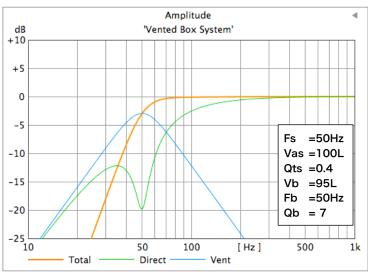


図1 ノーマルモードの周波数特性

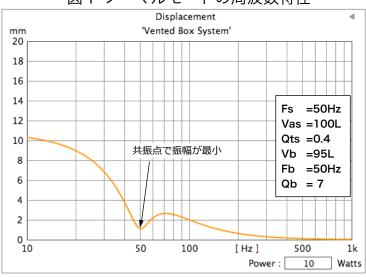


図2 ノーマルモードのコーンの振幅特性

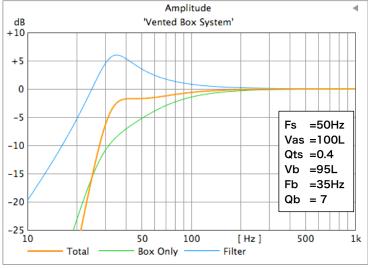


図3 ステップダウンモードの周波数特

ブーストフィルター使用して少ない エンクロージャー容積でより低域を 再生しようと言う方式です。この方 式を最初に提案したのが、エレクト ロボイス時代の D. B. Keele, Jr の 論文「A New Set of Sixth-Order Vented-Box Loudspeaker System Alignments」(AES ジャーナ ル アンソロジーVol-3 P36~42) で、当時のエレクトロボイスのベン テッドシステムに採用されていまし た。具体的には、通常のフラットの 特性時に2個のベントを使用し低域 伸張時を「ステップダウンモード」 と称し片方のベントを塞ぎ低域共振 を下げ、ダラ下がりな特性にし2次 のブーストフィルターを加える事に よりフラットかつ低域を伸張すると 言うものです。この時ポイントとな るのがエンクロージャーの共振周波 数とブーストフィルターの最大ブー スト周波数を同じ値にすることで、 エンクロージャーの共振点でユニッ トの振幅特性が最小になりその周波 数をブースト最大ポイントと同じく する事によりトータルで振幅特性も 最小になり大入力時でもコーンの突 出事故を防ぐことになります。左に その特性例を示します。

図 1 はノーマルモードの周波数特性で図 2 がその時の振幅特性です。 図 3 がステップダウンモードの周波 数特性でベントの片側を塞ぐと Fb=35Hz になりダラ下がりな特性 になります。緑が箱の裸特性、青が ブーストフィルター、オレンジが

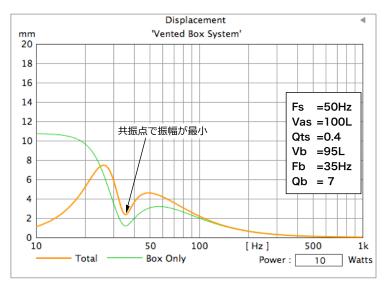


図4 ステップダウンモードの振幅特性

ブーストした特性です。図4が振幅特性ですがコーン振幅が共振点でブーストしない時に比べ余り増加ていないのが判ると思います。ステップダウンモードのもう一つの外でではあり、これは回りでする働きもする事です。これは当時のプロシステムにブーストフィルターの追加(XEQ-2と言うクロスオーバーネットワークに1cm角のモ

ジュールを差し込む事で実現)のみで低域を0.5オクターブ伸ばす事が出来ました。

ベンテッドシステムは、4次の特性を持ちブーストフィルターが2次の特性なので6次のアライメントと呼ばれています。ステップダウンモードは一般的に +6dB のブーストを基本としている様ですが、それに拘る必要はなく、+3dB、+9dB、+12dB 等のブースト値でも共振点を上手く合わせる事により可能になります。

一般的な(ステップダウンでない)ローブーストアライメントの式は、D. B. Keele により与えられ。 $Fb = F_{AUX}$: ボックスチューニング周波数またフィルターのピーク周波数、Vb: ボックス容積は、

$$Fb = 0.3 \bullet \frac{Fs}{Qts} = F_{AUX}$$
 ボックスチューニング・フィルター周波数

$$Vb = 4.1 \cdot Qts^2 \cdot Vas$$
 ボックス容積

オペアンプを用いたサレンキー型のブースト回路を図5に示します。

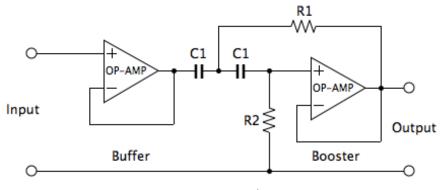


図5 サレンキー型のブースト回路

左側のオペアンプがバッファーで右側がフィルター本体になります。バッファーはフィルター特性を安定化するために付けて置いた方が良いでしょう。二つの C1 は同じ値です。

C1、R1、R2 の求め方を以下に記します。

1. 先ず適当な C1 を設定します。

2.
$$F_C = F_{PK} \sqrt{1 - \frac{1}{2 \cdot Q_{PK}^2}}$$
 F_{PK} : ブーストピーク周波数、 Q_{PK} : ブーストQ

3.
$$Rf = \frac{1}{2 \cdot \pi \cdot F_C \cdot C1}$$
 $F_C: フィルターのコーナー基準周波数$

$$4. \qquad R1 = \frac{Rf}{2 \cdot Q_{PK}}$$

$$5. R2 = 2 \cdot Q_{PK} \cdot Rf$$

計算例;

1. C1: 0.47 μ F、F_{PK}: 40Hz、Q_{PK}: +6dB σ 1.927

2.
$$F_C = 40\sqrt{1 - \frac{1}{2 \cdot 1.927^2}} = 37.21$$

3.
$$Rf = \frac{1}{2 \cdot \pi \cdot 37.21 \cdot 0.47e - 6} = 9100$$

4.
$$R1 = \frac{9100}{2 \cdot 1.927} = 2361\Omega$$

5.
$$R2 = 2 \cdot 1.927 \cdot 9100 = 35072\Omega$$

QPK の参考値: $+3dB\rightarrow1.305$ 、 $+6dB\rightarrow1.927$ 、 $+9dB\rightarrow2.772$ 、 $+12dB\rightarrow3.949$ 今回 C1 を 0.47μ F としましたが、C1 を大きくすれば R1、R2 は小さくなり、C1 を小さくすれば R1、R2 は大きくなります。

求まった R1、R2 は、E系列 抵抗値の近い値から選びます。

○ 密閉システムでのローブースト

同時期、W. Marshall Leach, Jr の論文「Active Equalization of Closed-Box loud-

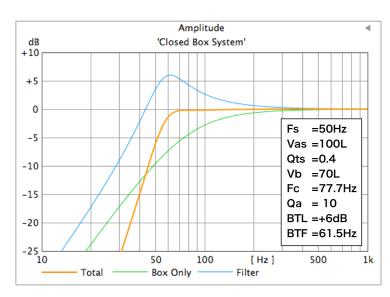


図6密閉システムのローブースト例

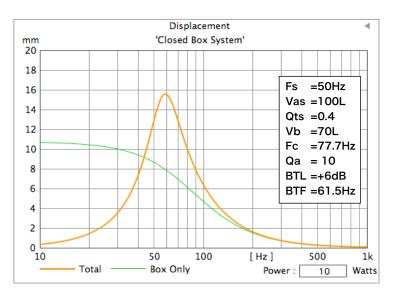


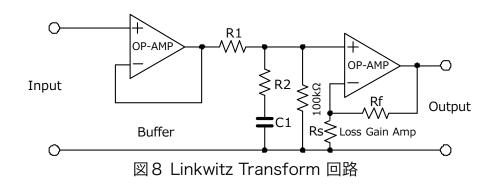
図7密閉ローブーストのコーン変位例

speaker Systems」 (AES ジャー ナル アンソロジー Vol-2 P232~ 234) で、やや特殊なブーストフィ ルターを使用した密閉システムの ローブーストを提案していました。 図6~7に6次アライメントと同じ ブースト回路を使用した特性を載せ て置きます。密閉システムでは、 コーン変位を制限する機構が無いの でコーン突出の危険性は、大きくな ります。が、昨今はコーンストロー ク(Xmax)が非常に大きなユニッ トが存在するのでそう言うユニット を使用すれば後述の Linkwitz Transform と合わせて密閉に対す るローブーストの可能性は大きいと 言えます。

この場合、密閉システムが2次、フィルターが2次で4次のアライメントになり、位相回転やグループディレイ(群遅延)が少なくなり音質に与える影響も少なくなると考えられるのは長所の様に思われます。ブーストフィルターの設計は6次の場合と同様です。

○ Linkwitz Transform(リンクウイッツ トランスフォーム)の可能性

数年前、チャンネルデバイダー回路で有名な Siegfried Linkwitz さんが密閉システム (2次) にローブーストする方式「Linkwitz Transform」を公表して自身作のユニークなシステムに採用し、ちょっとした話題になりました。このシステムの低域部分のみを抜き出すと、直径 10cm 程の塩ビパイプを密閉エンクロージャーとしその上端に 16cm 径のコーンストロークの大きな Seas のユニットを取り付け低域の不足分をこの Linkwitz Transform と言う 1 次のローブースト回路で補うと言うシステムです。



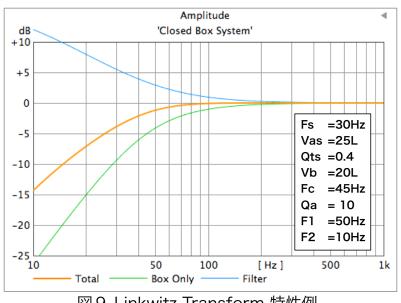


図9 Linkwitz Transform 特性例

図8に Linkwitz Transform 回路を示します。この回路はパッシブ型(アクティブ型もあります)なので2段目のオペアンプでゲインロス分を増幅します。図9に特性例を示します。実際の Linkwitz Transform は、DSPを使用してもう少し複雑な特性を用いていますが、密閉システムでも事実上ローブーストが可能である事を示しています。現在 BoxDesignerFA にLinkwitz Transform の採用を検討しています。

○まとめ

オーディオファンは、一般的にブーストやイコライジングを嫌う傾向がありますが、自作派オーディオ、特にフルレンジ派に言いたいのですが、こう言った傾向に余り捕らわれること無く低域の不足に対しては、ローブーストを積極的に考えて見てはどうかと提案します。ハイレゾとかまで行かなくても低域と高域は伸びているのに越したことがなく、一度20Hz まで再生された音に接してしまうと後戻り出来なくなります。

本冊子は、小口径のユニットでも上手くローブーストを施せば、かなりの低域再生が可能となる事を大きな口径なら更なる低域再生が可能になる事を示す目的で記されました。 読者の参考になれば幸いです。

※本冊子の著作権はフリーとします。

記:長谷川義之「BoxDesignerFA の利点と使用法」 2019/05