

*ADSP*シリーズ

ADSP 674-334

ソフトウェア・ユーザーズ・マニュアル

目 次

1. 概要	1
2. インストール手順	2
2. 1 インストール手順	2
2. 2 アンインストール手順	2
3. ADF、ANCの計算アルゴリズム	3
3. 1 ADFの計算アルゴリズム	3
3. 2 ANCの計算アルゴリズム	6
4. ソフトウェア説明	10
4. 1 ファイル構成	10
4. 2 ファイルの概要	11
5. マクロライブラリ	13
5. 1 ファイル名	13
5. 2 形式	13
5. 3 マクロエントリ一覧	13
5. 4 外部参照される大域変数	13
5. 5 マクロの詳細	15
【凡例】	15
C I R C U L 6 7 2	17
F I R F I L T 6 7	19
R A N D G E N 6 7	21
A D _ S T R T	22
A D _ E O C	22
R E A D _ A D	23
W R I T _ D A	24
5. 6 データ遅延	25
6. 関数ライブラリ	26
6. 1 ファイル名	26
6. 2 形式	26
6. 3 関数一覧	26
6. 4 管理構造体	27
6. 5 関数の詳細	28
lms67()	28
lmsclr67()	30
lmsadpt67()	31
lmsfir670()	33

lmscir67().....	34
7. プログラム例.....	37
7. 1 割り込み処理ルーチン.....	37
7. 2 DSP側メインルーチン.....	38
7. 3 ホスト側ルーチン.....	39
7. 4 DSP～ホスト通信異常.....	40
7. 5 シミュレーションルーチン.....	41
9. コンパイラのバージョン.....	43
10. 参考文献.....	43

1. 概要

本ソフトウェアは、32ビット浮動小数点DSPボード「ADSP67400」を使用した多チャンネルアクティブノイズキャンセラ（ANC）を構築するためのソフトウェアライブラリです。

適応デジタルフィルタ（ADF）と、A/D・D/A変換等のマクロライブラリ/関数ライブラリを核とし、これを用いてANCを構築したアセンブラルーチンと、モニタ機能を備えたマンマシンインターフェースプログラムとで構成されています。

本製品は以下の特徴を持っています。

- アセンブラ用のマクロライブラリと、C言語用の関数ライブラリが用意されています。
- ADF等はアセンブラ用のマクロ定義で提供されており、アセンブラソースに読み込んで使用します。
- 独立した複数のADFを容易に構築できます。
- 高速に実行できるようマクロ展開になっています。
- マクロライブラリにはA/D変換、D/A変換とのインターフェースが含まれています。
- マクロを使用したアセンブラによるANCルーチンが含まれています。
- タイマー割り込み処理の設定による制御周期の管理等のルーチンが含まれていて、外部機器の接続によりただちに実行可能です。
- インパルス応答の画面表示等、マンマシンインターフェースが含まれていて、リアルタイムにフィルタの状態等を確認できます。
- シミュレーションモードのルーチンが含まれていますので、ADFの理論的確認が行えます。

2. インストール手順

2. 1 インストール手順

- 1) CD-ROMドライブに適応デジタルフィルタのディスクを挿入します。
- 2) 自動でセットアッププログラムが起動されます。
- 3) 自動で起動されない場合は、「スタート」→「ファイル名を指定して実行」を選択し、名前の欄に“[DRIVE]:¥setup.exe”を入力し「OK」を押してください。[DRIVE]にはCD-ROMドライブ名を入力してください。

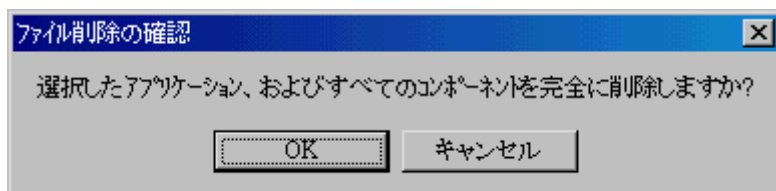
セットアッププログラムが起動されたら、セットアッププログラムの指示に従って、セットアップを完了します。

注1) パスワードは、製品添付のパスワードを入力してください。

(****-****-****-****)

2. 2 アンインストール手順

- 1) 本ソフトウェアをアンインストールするには、「スタート」→「設定」→「コントロールパネル」の順でクリックし、コントロールパネルを開きます。
- 2) 「アプリケーションの追加と削除」をダブルクリックします。
- 3) 「セットアップと削除」タグを選択し、一覧の中から「Adaptive Digital Filter *.*.*/」を選択し、「追加と削除」ボタンをクリックします。
- 4) 以下の確認ダイアログが表示されますので、「はい」をクリックします。



- 5) 適応デジタルフィルタがアンインストールされ、完了したことを伝えるダイアログが表示されますので、「OK」をクリックして終了です。

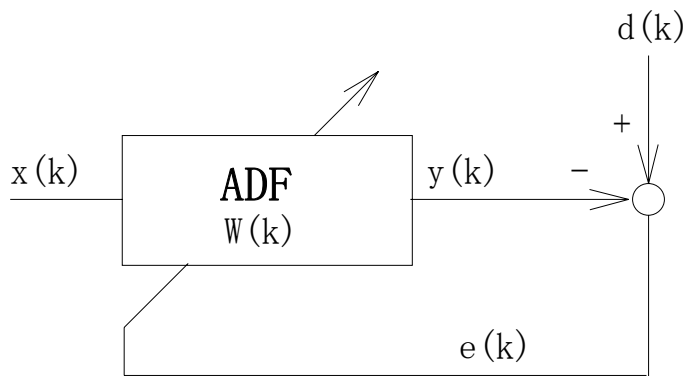
3. ADF、ANCの計算アルゴリズム

3. 1 ADFの計算アルゴリズム

本製品のADF計算アルゴリズムは、時変な係数を有するFIRフィルタで、係数更新則はLMSアルゴリズムです。

適応フィルタの基本的な構成を図1に示します。

図1 適応フィルタの構成図



適応フィルタの目的は、入力データ $x(k)$ を与えられた時の出力 $y(k)$ が、目標信号 $d(k)$ と等しくなるように、言い替えると、誤差信号 $e(k)$ のパワーが最小となるように W を調整することです。

ある時刻 k における ADF の出力 $y(k)$ は、フィルタへの入力データ列 $x(k)$ とフィルタ係数 $w_i(k)$ を用いて次のように表せます。

$$y(k) = \sum_{i=0}^{\text{TAP}-1} w_i(k) x(k-i) \quad \dots \quad (1)$$

TAPはフィルタの係数の数で、タップ数と呼ばれます。

式を簡便にするため w 、 x をベクトルに置き換えると次のように表せます。

$$y(k) = W(k)^T X(k) \quad \dots \quad (2)$$

この時、誤差信号 $e(k)$ のパワー（自乗平均誤差） $J = E [e^2(k)]$ を最小にする最適な係数 W_0 は次のように表されます。（文献1, 2）

$$W_0 = R^{-1}P \quad \dots \quad (3)$$

$$\text{但し、} \quad R = E [X(k) X(k)^T] \quad \dots \quad (4)$$

$$P = E [d(k) X(k)^T] \quad \dots \quad (5)$$

ここで、 $E []$ は期待値を表します。

この最適な係数を用いた場合に得られる最小自乗平均誤差 J_{\min} は次式のように表されます。

$$J_{\min} = E [d^2(k)] - P^T W_0 \quad \dots \quad (6)$$

ところで、適応フィルタの適応プロセスは、係数のある初期値から始めて、最適な係数 W_0 に近づくように調整してゆくことです。この調整法としてよく知られているのが最急降下法(Method of Steepest Descent)と呼ばれる方法です。この方法はLMSアルゴリズムの基礎となる方法です。最急降下法では、次式によって再帰的に調整を繰り返します。

$$W(k+1) = W(k) + \mu (-\nabla(k)) \quad \dots \quad (7)$$

ここで、 μ は毎回の繰り返しにおける補正量の大きさを制御するための正のスカラ定数で、ステップサイズ・パラメータと呼ばれます。 $\nabla(k)$ は時刻 k における勾配を表します。

$$\nabla(k) = \frac{\partial J(k)}{\partial W(k)} \quad \dots \quad (8)$$

誤差関数 J は2次形式であり、おわん状の曲面を（即ち単一の最小点）を持っています。従って、その時点での勾配ベクトル（導関数 ∇ ）の向きと逆向き（最急降下の向き）に係数を更新しつづければ、ついにはその最小点にたどり着くことができます。

最急降下法では勾配ベクトル ∇ が計算可能であることを前提としています。しかし、実際には正確な勾配ベクトルを得ることはほとんど不可能です。

LMSアルゴリズムは、この最急降下法の勾配ベクトル ∇ を瞬時自乗誤差 $e(k)$ を使って次式のように近似しようというものです。 $e^2(k)$ を $J(k)$ の推定値と見なして、

$$\nabla(k) = \frac{\partial e^2(k)}{\partial W(k)} \quad \dots \quad (9)$$

$$= 2 e(k) \frac{\partial e(k)}{\partial W(k)} = -2 e(k) X(k) \quad \dots \quad (10)$$

上式の $\nabla(k)$ を使い、式(7)を次式のように書き直します。

$$W(k+1) = W(k) + 2\mu e(k) X(k) \quad \dots \quad (11)$$

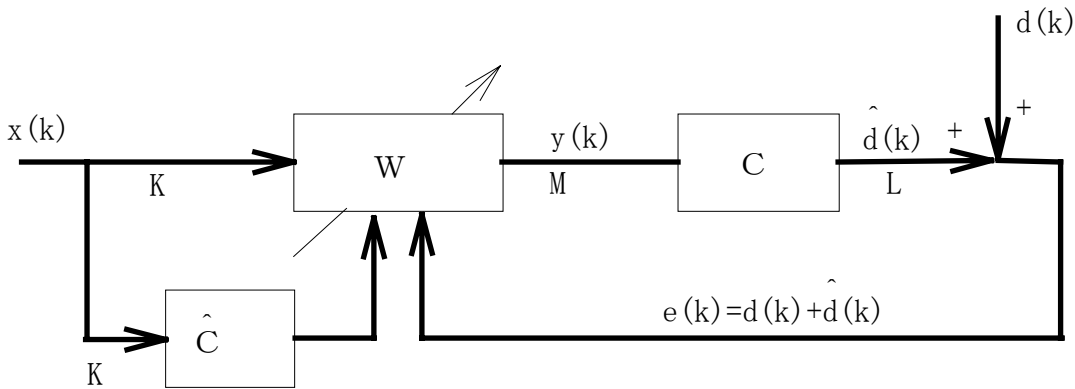
この式(11)がLMSアルゴリズムによる適応プロセスの計算式です。

3. 2 ANCの計算アルゴリズム

ANC計算アルゴリズムは、Widrowにより提唱されたFiltered-Xによるものです。基本構成は、つぎに示すエラースキニングによりADFを更新するError-Scanning Multiple-Error Filtered-X (MEFX) アルゴリズムです。(文献3)

図 2 にMEFXアルゴリズムを基本としたANCのブロック図を示します。

図 2 MEFX アルゴリズム



図のCは制御対象の音響・電気等の特性を含んだシステムです。一次音源入力はK個、制御出力である二次音源はM個、エラーセンサはL個とします。一般にこのようなシステムを CASE(K-M-L)と表します。時刻 k に於けるm番目の二次音源は次の様に表されます。

$$y_m(k) = \sum_{i=0}^{I-1} w_{mi} x(k-i) \quad \dots \quad (12)$$

制御対象システムCは全て J次の FIRフィルタでモデル化できるものとし、m番目の二次音源から1番目のエラーセンサに至るシステムを c_{lm1}と表すとすると、1番目のエラーセンサからの入力信号は次のように表せます。

$$e_1(k) = d_1(k) + \sum_{m=1}^M \sum_{j=0}^{J-1} c_{lmj} y_m(k-j) \quad \dots \quad (13)$$

ここで、

$$r_{lm}(k) = \sum_{j=0}^{J-1} c_{lmj} x(k-j) \quad \dots \quad (14)$$

とおくと、式(13)は次のように表せます。

$$e_l(k) = d_l(k) + \sum_{m=1}^M \sum_{i=0}^{I-1} w_{mi} r_{lm}(k-i) \quad \dots \quad (15)$$

ここでマトリクス表現を用いると、エラー信号は次のように表せます。

$$e = d + R w \quad \dots \quad (16)$$

ここで、

$$W_m^T = [w_{m0}, w_{m1}, \dots, w_{mI-1}] \quad \dots \quad (17)$$

$$w^T = [W_1^T, W_2^T, \dots, W_M^T] \quad \dots \quad (18)$$

$$r_{lm}^T = [r_{lm}(k), r_{lm}(k-1), \dots, r_{lm}(k-I+1)] \quad \dots \quad (19)$$

$$r_l^T = [r_{l1}^T, r_{l2}^T, \dots, r_{lM}^T] \quad \dots \quad (20)$$

$$R^T = [r_1, r_2, \dots, r_L] \quad \dots \quad (21)$$

$$e^T = [e_1(k), e_2(k), \dots, e_L(k)] \quad \dots \quad (22)$$

$$d^T = [d_1(k), d_2(k), \dots, d_L(k)] \quad \dots \quad (23)$$

評価関数 J を次式に示すエラー信号の自乗平均の和とします。

$$J = E [e^T e] \quad \dots \quad (24)$$

$E [\]$ は期待値を表します。

評価関数 J を最小とする最適なフィルタ係数 W_0 は次式で表されます。

$$W_0 = - [E [R^T R]]^{-1} E [R^T d] \quad \dots \quad (25)$$

また、適当な初期値 w からスタートして次式の更新を再帰的に行うことにより最適なフィルタに収束します。

$$w(k+1) = w(k) - \alpha R^T(k) e(k) \quad \dots \quad (26)$$

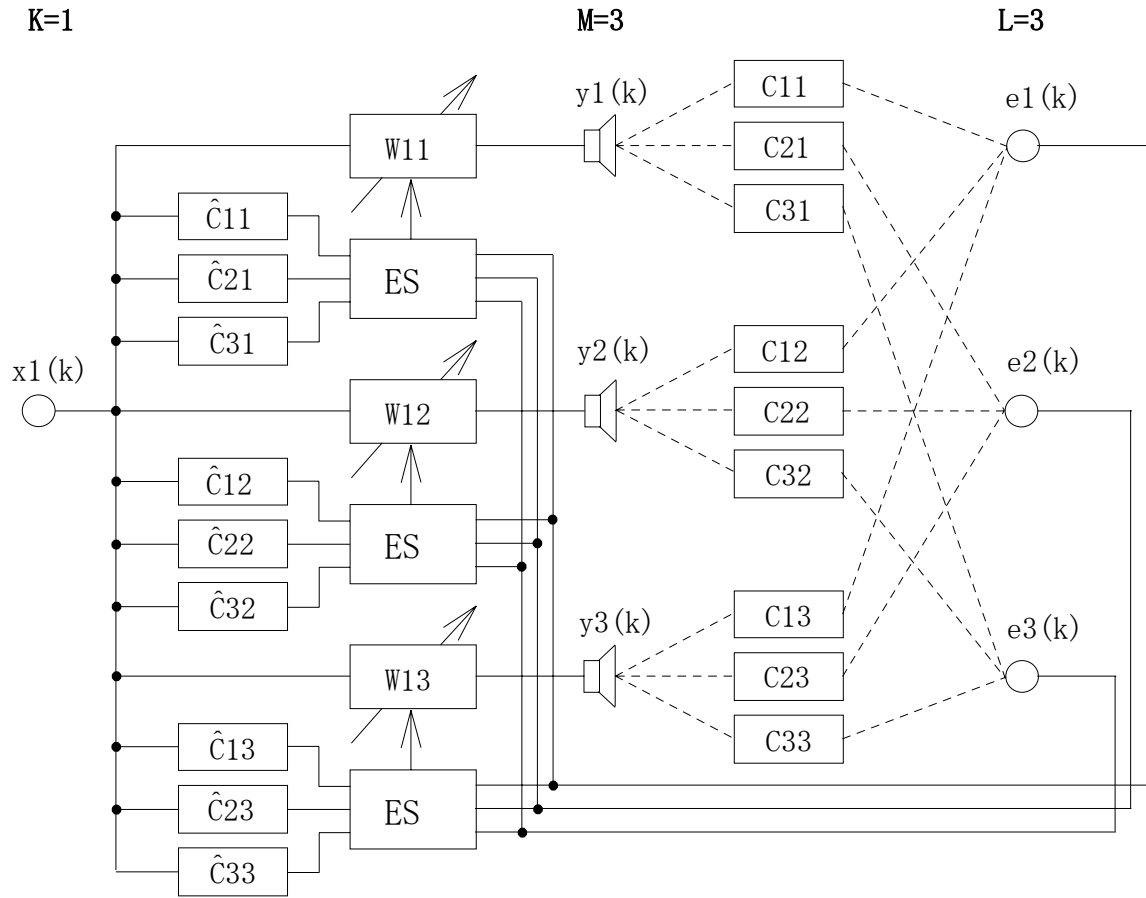
しかしながら、 K, M, L の増加に伴い膨大な計算量が必要となり、オンラインでの計算が困難となります。

そこで、エラースキミングでは、1 制御周期当りの計算量を疑似的に低減するため、フィルタ係数の更新を次の手順で行います。

- 1) 毎サンプルごとのフィルタ係数更新過程で、ある 1 つのエラーセンサの瞬時誤差信号 $e_1(k)$ にのみ着目します。
- 2) 誤差 $e_1(k)$ に関与するシステムの伝達関数 C_{1m} 、を用いて、リファレンス信号 $r_{1m}(k)$ を作り、全ての適応フィルタ w_m を Filtered-X アルゴリズムで更新します。
- 3) 次のサンプル時には別のエラー信号について上記の計算を行います。こうして次々エラーセンサーをスキャンしてゆきます。

注) 本ソフトウェアに添付されている ANC プログラムは上記アルゴリズムによる CASE (1-1-1) であるシングル版です。

図 3 CASE(1-3-3)の ANC ブロック図例



4. ソフトウェア説明

4. 1 ファイル構成

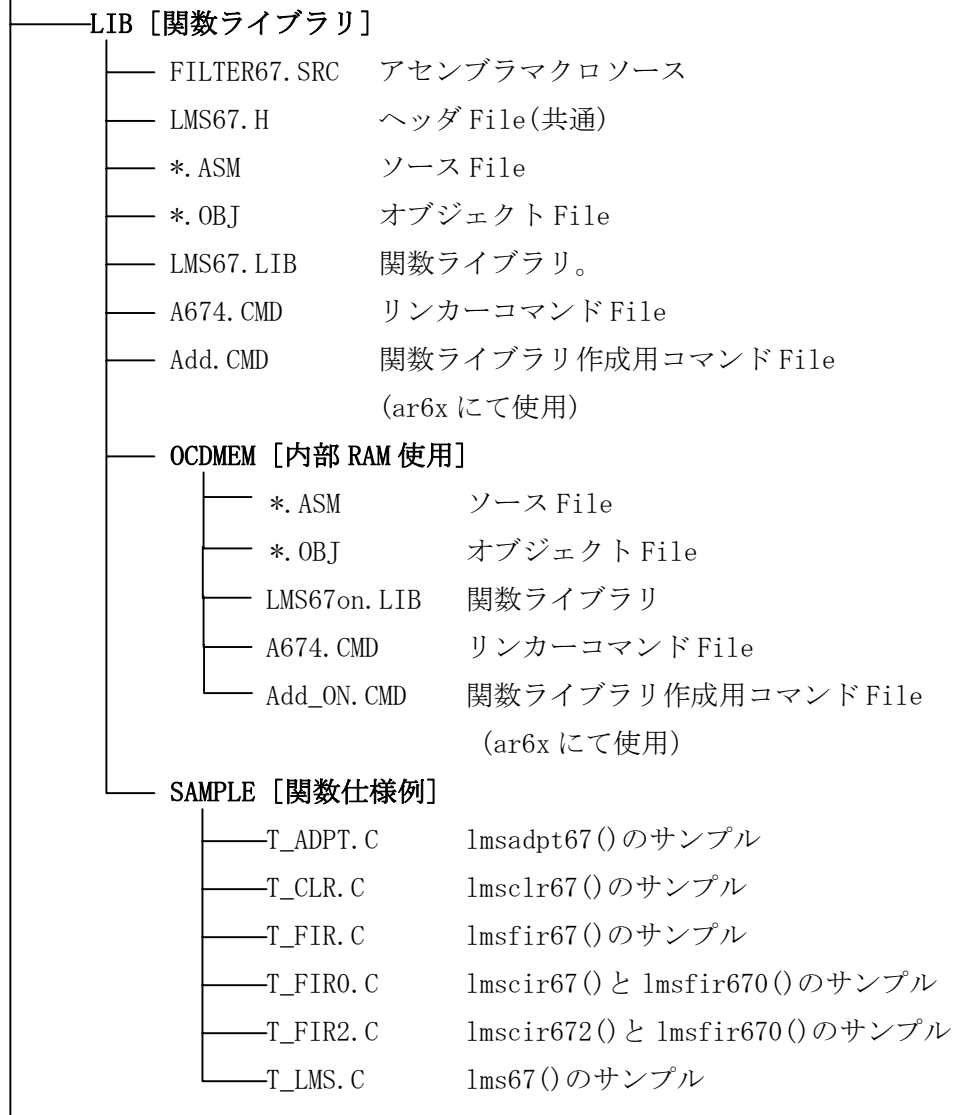
本製品は、ライブラリファイルセットと、その使用例として、シミュレーション用ソフトウェアセット、実制御用ソフトウェアセット等が含まれています。各セットはCD-ROMに以下に示すディレクトリに分けて収録されています。

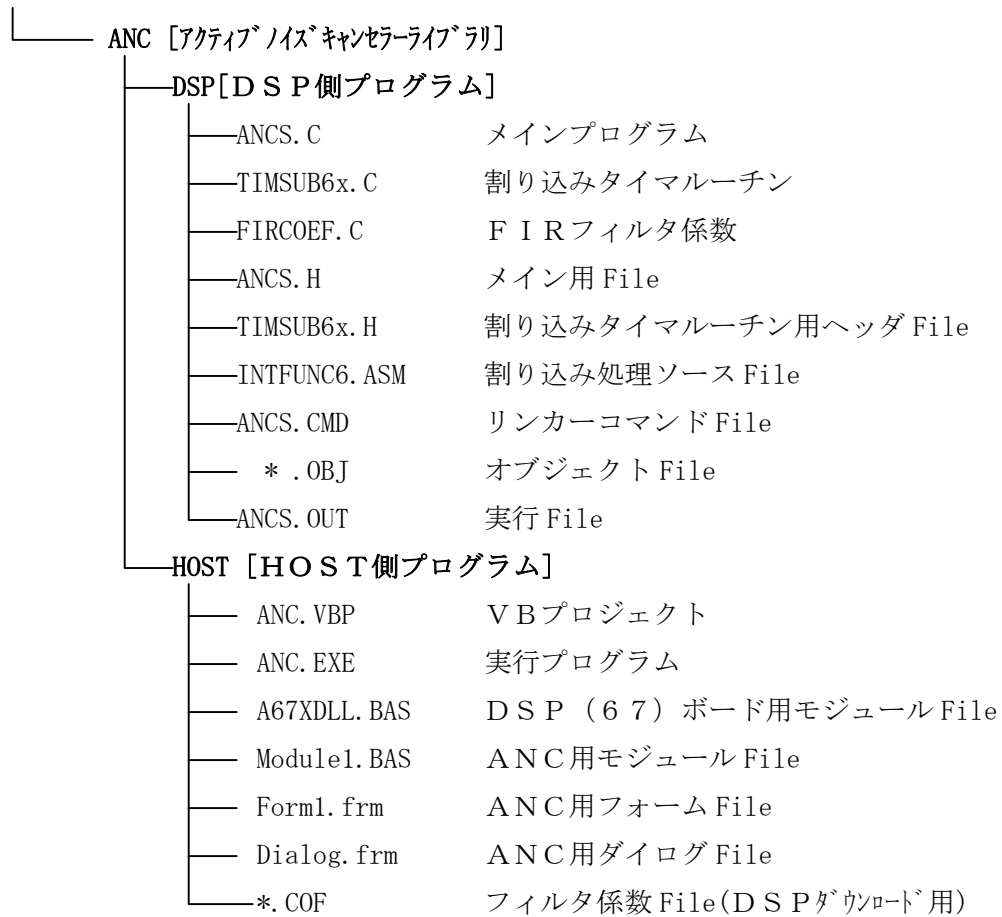
¥LIB	ライブラリーファイルセット
¥LIB¥OCMEM	ライブラリーファイル（内部RAM使用）
¥LIB¥SAMPLE	C言語用ライブラリ関数のサンプルプログラム
¥ANC¥DSP	ANC制御プログラムセット（DSP）
¥ANC¥HOST	ANC制御プログラムセット（HOST）

各ディレクトリには、一部、同一名称のファイルが収録されている場合があります。同一名称のファイルどうしは、大体においては同等の処理内容ですが、ファイルによっては内容が一部異なる場合がありますから、混同しないよう注意してください。各ファイルの概要は次の通りです。

4. 2 ファイルの概要

¥セツトアップディレクトリ (デフォルト C:¥A674_334)





5. マクロライブラリ

5. 1 ファイル名

FILTER67.SRC

5. 2 形式

TMS320C6000浮動小数点DSP用アセンブラソース

5. 3 マクロエントリ一覧

CIRCUL67フィルター入力データ遅延バッファ構築 (1)

CIRCUL672 フィルター入力データ遅延バッファ構築 (2)

FIRFILT67 FIRフィルター出力の計算

LMSADPT67 LMSアルゴリズムによる適応フィルターの係数更新

RANDGEN67 M系列白色乱数の生成

AD_STRT A/D変換の開始

AD_EOC A/D変換の完了確認

READ_AD A/D変換データの入力

WRIT_DA D/A変換データの出力

5. 4 外部参照される大域変数

A/DおよびD/A変換に関するマクロは、ハードウェアをアクセスする際に、以下に示す大域変数を参照しています。

`_ad_start` A/D変換開始ポートを指標します。

`_ad_busy` A/D変換ビジーフラグポートを指標します。

`_ad_base` A/D変換データポートを指標します。

`_da_base` D/A変換データポートを指標します。

各変数はユーザーがメインルーチンで定義し、かつ、その内容を各ポートを参照するように初期化してください。例として、Cとアセンブラの各言語による定義と初期化を示します。

【C言語】

```
int      *ad_start = (int*)0x033F0000;
```

```
int      *ad_busy = (int*)0x033F0018;
```

```
int      *ad_base = (int*)0x033F0000;
```

```
int      *da_base = (int*)0x033F0008;
```

【アセンブラ言語】

```
.global _ad_start
.global _ad_busy
.global _ad_base
.global _da_base
_ad_start:    .word  033F0000h
_ad_busy:     .word  033F0018h
_ad_base:     .word  033F0000h
_da_base:     .word  033F0008h
```

参考：

- 1) C言語で定義した変数名は、Cコンパイラによりアセンブラに展開される際に、変数名の前に、'_' が、自動的に付加されます。
- 2) 上記の例の定義をした場合、各変数は、C言語では .bss セクションに、アセンブラ言語では .text セクションに配置されます。コマンドファイルを操作してメモリー配置を変更する際には、注意が必要です。

使用上の注意：

すべてのマクロは、スモールモデルを想定して作られています。したがって、メインルーチンを記述する場合次の様な注意が必要です。

【C言語】

コンパイルはスモールモデルで行ない、ポインタで間接参照する領域以外はすべて、64Kワード境界をまたがない連続する64Kワード内に配置してください。

【アセンブラ言語】

レジスタで間接参照する領域以外はすべて、64Kワード境界をまたがない連続する64Kワード内に配置してください。

5. 5 マクロの詳細

【凡例】

マクロ定義	MACRO_NAME Param1 , Param2 [,Param3] MACRO_NAMEはマクロの名称を、Param1, Param2等は仮引数を表わしています。 [, Param3]は、引数Param3が省略可能である事を表わしています。
機能	マクロの機能の詳細を述べています。
引数詳細	マクロの各引数の意味、利用可能なアドレッシング等詳細な説明が述べられています。
出力	主にレジスタにより出力されるデータについて述べています。
参照変数	マクロの正常な実行に必要なメモリー/レジスタ変数について述べています。ここで説明している変数は、明示的な引数として表われておらず、暗黙に参照されているものです。
作業領域	マクロの実行に必要、または、実行の対象となるメモリ上の作業領域のうち、特に重要なものについて説明しています。
使用レジスタ	マクロ内で作業用に使用されるレジスタのうち、マクロ実行前の値が必ずしも保存されないレジスタを示しています。

[前提条件]

- ・ フィルタ入力 (circul67, circul672) , F I Rフィルタ出力計算 (FIRFIL67) , LMS適応フィルタ係数更新 (LMSADPT67) はB 6レジスタをサーキュラアドレッシングモード設定済として動作します。よって、各マクロ使用前にAMRレジスタへ必ずサーキュラサイズ、レジスタの設定を行ってください。設定方法は(5. 6データ遅延)を参照してください。

C I R C U L 6 7

マクロ定義 CIRCUL67NewData , BufPtr

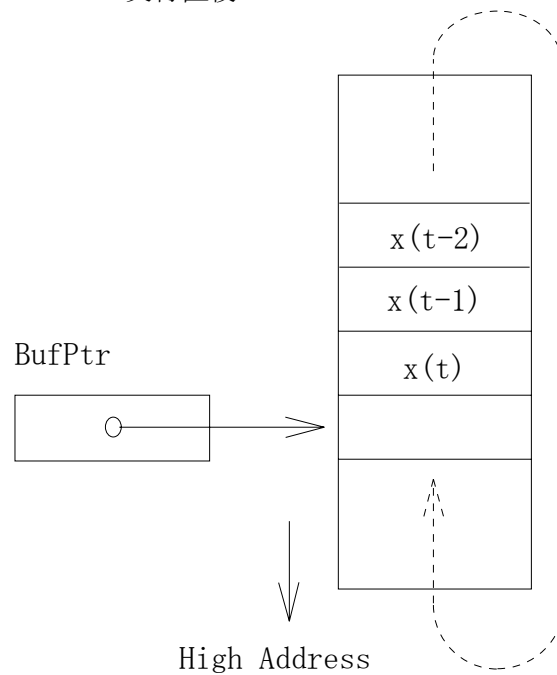
機能 F I R フィルター（カスケード接続不可）への入力データ列を構築します。データの遅延はD S Pのサーキュラアドレッシングを使用して実現しています。与えられた最新データは、マクロ呼び出し前すなわち1時刻前の時点に於ける最古のデータ上に上書きされ、同時に最古のデータを指標するポインタが更新されます。

引数詳細 NewData 最新データ $x(t)$ を格納したレジスタを与えます。
BufPtr 遅延バッファの最古のデータを指標するポインタを与えます。（5.6 データ遅延を参照）

出力 特にありません。

参照変数 BKレジスタ（5.6 データ遅延を参照）

作業領域 CIRCUL67実行直後

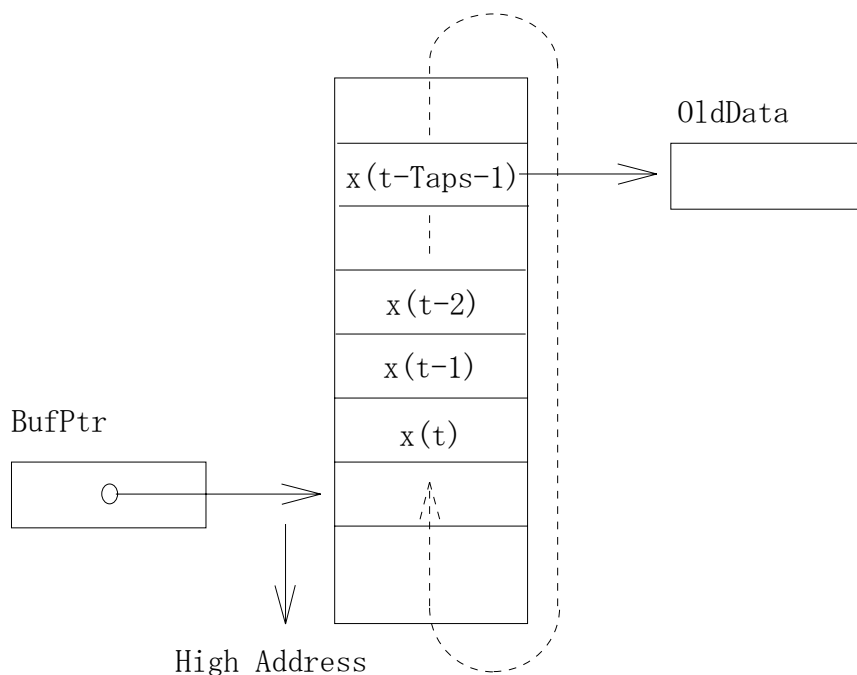


使用レジスタ B6(サーキュラアドレス), B7

C I R C U L 6 7 2

<u>マクロ定義</u>	CIRCUL672	NewData , OldData , BufPtr , Taps
<u>機能</u>	F I R フィルター（カスケード接続可）への入力データ列を構築します。データの遅延はD S P のサーキュラアドレッシングを使用して実現しています。与えられた最新データは、マクロ呼び出し前すなわち 1 時刻前の時点に於ける最古のデータ上に上書きされ、同時に最古のデータを指標するポインタが更新されます。更に、引数で指定されたタップ数よりあふれ出たデータが OldData として得られます。これを後続段の F I R フィルタへの最新データとする事により、F I R フィルタのカスケード接続が可能です。	
<u>引数詳細</u>	NewData	最新データ $x(t)$ を格納したレジスタを与えます。
	OldData	遅延バッファからあふれ出たデータ $x(t-Taps)$ を格納する実数レジスタを与えます。NewData と同じレジスタを指定できます。
	BufPtr	遅延バッファの最古のデータを指標するポインタを与えます。（5. 6 データ遅延を参照）
	Taps	該当する F I R フィルタのタップ数を与えます。
<u>出力</u>	OldData	遅延によりバッファからあふれ出たデータが得られます。
<u>参照変数</u>		

作業領域 CIRCUL672実行直後



バッファ長とタップ数が同じ場合（即ち、最新データ $x(t)$ を格納する領域とあふれ出るデータ $x(t-Taps-1)$ が同じ領域の場合）、 $x(t-Taps-1)$ は $x(t)$ が書き込まれる前に読み出されます。

使用レジスタ ありません

F I R F I L T 6 7

マクロ定義 FIRFILT67 Input , Coef , Tap [, Gain]

機能 F I Rフィルターの出力を求めます。オプションで出力ゲイン変数を使ってゲインを可変にできます。入力データ列、インパルス応答列、タップ長等を引数で与えているので、複数の個別なF I Rフィルターを構築できます。

引数詳細 Input F I Rフィルターへの入力データ列を指標するポインターを与えます。通常は、マクロ CIRCUL67 で最新データを遅延バッファに格納した後、同マクロの第二引数と同じものを与えます。

(5 . 6 データ遅延を参照)

Coef インパルス応答列の先頭番地を指標するポインターを与えます。インパルス応答列は先頭番地が h(0) です。

Tap F I Rフィルターのタップ長を指示します。

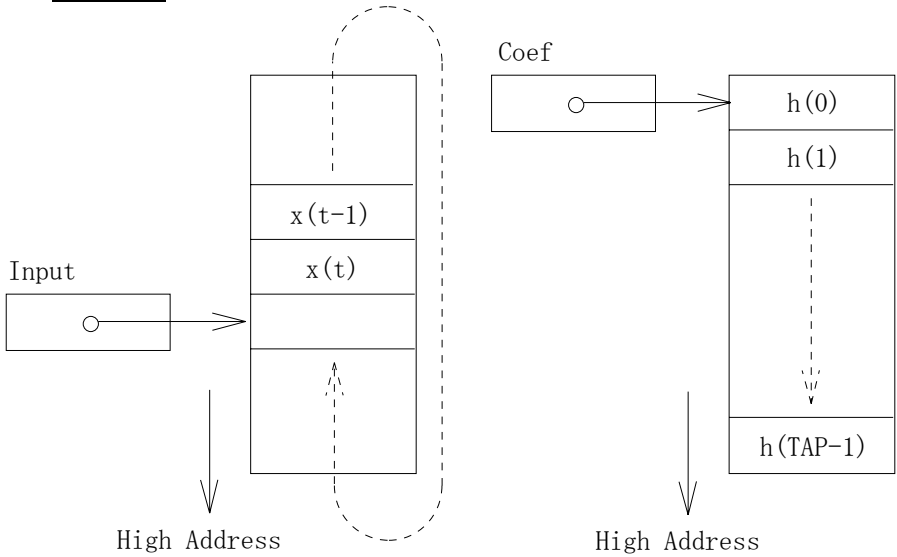
Gain F I Rフィルターの出力ゲインを決める実数型の定数または変数を与えます。Gainは省略可能で、省略時のゲインは1です。

出力 B0 F I Rフィルターの出力です。

TAP-1

$$B0 = \sum_{k=0}^{TAP-1} x(t-k) \cdot h(k) \cdot Gain$$

作業領域



使用レジスタ A1, A2, A6~A13, B0, B1, B2, B6~B11

LMSADPT67

マクロ定義	LMSADPT67	Input , Coef , Tap , Error , Mu2
機能	F I Rフィルターの係数（インパルス応答列）を、LMSアルゴリズムにて更新することにより、適応フィルターを構築します。F I Rフィルターの出力 $y(t)$ は、FIRFILT67で求めます。この出力と目標信号 $d(t)$ との誤差と、ステップサイズパラメータ μ をもとに適応の計算をします。計算式は、更新後のフィルター係数を h' とすると次の式で計算されます。 $e(t) = d(t) - y(t) \quad \dots\dots (1)$ $h'(k) = h(k) + 2 \cdot \mu \cdot e(t) \cdot x(t-k) \quad \dots\dots (2)$ LMSアルゴリズムおよび計算式の詳細については2章を参照してください。	
引数詳細	Input	F I Rフィルターへの入力データ列を指標するポインターを与えます。基本的な適応フィルターを構築する場合は、マクロFIRFILT67 で出力を計算後、同マクロの第一引数と同じものを与えます。 (5.6 データ遅延を参照)
	Coef	インパルス応答列の先頭番地を指標するポインターを与えます。インパルス応答列は先頭番地が $h(0)$ です。
	Tap	F I Rフィルターのタップ長を指示します。
	Error	目標信号とフィルター出力との誤差、式(1)を与えます。
	Mu2	ステップサイズパラメータ、すなわち式(2)の $2 \cdot \mu$ を正規化したうえで与えます。ステップサイズパラメータは、適応の速さや精度を左右する重要なパラメータで、小さすぎると適応速度が遅く、大きすぎると精度が低下したり、場合によっては発散してしまいます。通常0.001~0.01程度とします。ステップサイズパラメータを0とすると適応を停止します。ステップサイズパラメータは、フィルターに入力する信号の振幅により正規が必要で、信号の振幅を W とすると正規化されたMu2は、 $Mu2 = 2 \cdot \mu / W^2$ とします。
出力	特にありません	
作業領域	FIRFILT67を参照してください。	
使用レジスタ	A0, A1, A2, A6~A10, B0~B12	

RANDGEN67

マクロ定義	RANDGEN67 [Gain]
機能	M系列の乱数による白色ノイズを生成します。マクロ内では15ビットのM系列整数乱数を生成し、これを実数変換し、±Gain または ±1の振幅の乱数としています。
引数詳細	Gain 生成するノイズのピーク値を指示します。省略可能です。例えば、0.5を指示すると、ピーク値±0.5のノイズが、また、省略すると、ピーク値±1のノイズが生成されます。
出力	B0 ノイズデータ
参照変数	ありません
作業領域	以下の局所変数（定数）を使用しています。 mpycnst, addcnst, divcnst, rndseed これらの変数（定数）は、マクロファイル内に定義されており、ユーザが用意する必要はありません。
使用レジスタ	A1, A2, B1, B2
備考	同一ファイル内で、複数のルーチンからこのマクロを参照した場合、これらはいずれもひとつの系列の乱数となります。個別にソースファイルを用意すれば、ソースファイルごとに独立した系列の乱数列を生成することができます。

AD_START

マクロ定義	AD_START
機能	A/D変換を開始します。変換を開始するのみで、変換完了は待機しませんから、その間他の処理を行なうことができます。A/D変換データの読み込みに先立ち、AD_EOC で変換完了を待機してください。
引数詳細	ありません。
出力	ありません。
参照変数	<code>_ad_start</code> A/D変換開始ポートを指標するポインタです。予めA/D変換開始ポートアドレスを格納しておきます。
作業領域	ありません。
使用レジスタ	B0, B1
備考	このマクロは単一のA/Dボードにのみ対応しています。

AD_EOC

機能	A/D変換完了を待機します。A/D変換データの読み込みに先立ち、AD_EOC で変換完了を待機してください。A/D変換が完了するまでマクロ内でループしています。
引数詳細	ありません。
出力	ありません。
参照変数	<code>_ad_busy</code> A/D変換ビジーポートを指標するポインタです。予めA/D変換ビジーポートアドレスを格納しておきます。
作業領域	ありません。
使用レジスタ	B1, B2
備考	このマクロは単一のA/Dボードにのみ対応しています。

READ_AD

マクロ定義	READ_AD	Port , Reg
機能	A/D変換されたデータをレジスタに読み込みます。A/D変換ボードからの入力データはオフセットバイナリですが、マクロ内で実数に変換し指定されたレジスタに格納します。実数への変換は必要最小限のステップに押さえるため、スケーリングは行なっていません。従って12ビットA/Dでは出力データは-2048～2047の範囲の値となります。	
引数詳細	Port	入力するポート番号、0～1を指示します。
	Reg	入力データを格納するレジスタを指定します。
出力	Reg	入力および変換された実数データ。
参照変数	_ad_base	A/D変換データポートを指標するポインタです。A/Dポートのうち先頭のポートアドレスを予め格納しておきます。
作業領域		ありません。
使用レジスタ	A0, A1, B0, B1, Reg	
備考	このマクロは単一のA/Dボードにのみ対応しています。	

WRIT_DA

マクロ定義	WRIT_DA	Reg , Port [, Work]
機能	レジスタ Reg の実数データ (−2048～2047) をD/Aへ出力します。実数データはマクロ内でオフセットバイナリに変換したうえD/A変換ボードへ出力されます。オフセットバイナリへの変換は必要最小限のステップに押さえるため、スケーリングは行なっていません。また、MAXチェックを行なっていませんから、計算結果がD/Aで取り扱える値を越える可能性がある場合はマクロ実行前にクリッピングしてください。	
引数詳細	Reg	出力データが格納されているレジスタを指定します。
	Port	出力するポート番号、0～1を指示します。
	Work	バイナリ変換作業に使用するレジスターを指示します。省略可能で、省略した場合は、B2が使用されます。
出力	ありません。	
参照変数	_da_base	D/A変換データポートを指標するポインタです。D/Aポートのうち先頭のポートアドレスを予め格納しておきます。
作業領域	ありません。	
使用レジスタ	B1, A0, B2又はWork	
備考	このマクロは単一のA/Dボードにのみ対応しています。	

5. 6 データ遅延

F I Rフィルタはその出力の計算に際し、フィルタへの過去の入力が必要となります。一定期間の過去の入力を保存するため、一般には、1時刻経過する毎に1つずつデータがシフトする遅延バッファを用います。D S Pは、こうしたデータの遅延バッファを容易に実現できるよう、サーキュラ・アドレッシング機構を備えています。これはサーキュラバッファと呼ばれ、バッファ内をリング状に移動するポインタを用意し、これを用いて、時刻の更新の際に、保存されているデータ自体は移動させず、不要となった最古データ上に最新データを上書きをする機構です。

AMRレジスタはサーキュラバッファのサイズとレジスタを決定する重要なレジスタです。AMRレジスタの値と、バッファの配置は次の条件を満たさなくてはなりません。(バッファサイズは 2^n 指定です。n-1をサイズ指定します。)

<サーキュラアドレッシングモード設定例>

B 6レジスタへ サイズ1 0 2 4バイト (タップ数 2 5 6)
のサーキュラアドレッシングモードを設定

1) バッファ先頭アドレスはバッファサイズ1 0 2 4の整数倍に設定

2) AMRレジスタへレジスタ、バッファサイズを指定

```
mvkl    0x1000, A2      B 6レジスタ指定
mvkh    0x00091000, A2  サイズ指定
mvc     A2, AMR
```

本ソフトウェアでは、フィルタタップ数の最大を、256とし、従ってAMRレジスタはフィルタ関連マクロで256に、各遅延バッファの先頭アドレスはメインルーチンで256*4の整数倍に、それぞれ設定されています。

6. 関数ライブラリ

6. 1 ファイル名

LMS67.LIB	スモールモデル用ライブラリ
LMS67_ON.lib	スモールモデル用ライブラリ (内部RAM使用)
LMS67.H	ヘッダファイル

6. 2 形式

TMS320C6000 浮動小数点DSP用Cコンパイラライブラリ

6. 3 関数一覧

lms67()	フィルタへのデータ入力、出力計算と係数更新
lmsadpt67()	フィルタ係数更新
lmsclr67()	フィルター初期化
lmscir67()	フィルター入力データ遅延バッファ構築 (1)
lmscir672()	フィルター入力データ遅延バッファ構築 (2)
lmsfir67()	フィルターへのデータ入力と出力計算
lmsfir670()	フィルタ出力計算

6. 4 管理構造体

関数ライブラリは、個々のフィルターを構造体で管理します。構造体は、ヘッダファイルに定義されていて、以下に示すメンバーにより構成されています。

```
struct lmsparameter {  
    float *h;  
    float *x;  
    int tap;  
    int bk;  
    float beta;  
};
```

- float *h; フィルタの係数（インパルス応答列）の先頭を指標します。先頭が $h(0)$ で、 $h(1)$ 、 $h(2)$ の順に上位アドレスへ延びて行きます。
- float *x; フィルタへの入力データ列を保持する遅延バッファ内の最古のデータを指標しています。このバッファの配置には制約があります。詳しくは、**5. 6 データ遅延**を参照してください。
- int tap; フィルタの長さを指定します。指定する値は、タップ数としてください。
- int bk; 入力データ遅延バッファの長さを決定する定数です。この値はバッファの配置と深い関連があります。詳しくは、**5. 6 データ遅延**を参照してください。
- float beta; 係数更新のステップサイズパラメータを与えます。詳しくは、マクロ LMSADPT67 の引数 μ_2 を参照してください。

6. 5 関数の詳細

lms67()

関数定義

```
float lms67(float _xn, float _err, struct lmsparameter *_lmsprm);
```

機能

データの入力、フィルタの出力、係数更新の全ての処理を1回の呼出しで実行します。出力計算と係数更新の処理順序は、まず係数の更新を行い、続いて出力の計算順で行われます。係数の更新は1時刻前の誤差を元にして行われるため、動作的には、「1時刻前の誤差による係数の更新を今回まで保留して、それと、今回の出力の計算とを同時に行う」事になります。lmsadpt67(), lmsfir67()等の個別の関数を用いるより最も処理効率の高い関数です。

引数

```
float  _xn;    今回のフィルタへの入力データです。
float  _err;   1時刻前の誤差を与えます。
struct lmsparameter *_lmsprm;
                フィルタ管理構造体へのポインタを与えます。
```

戻り値

今回のフィルタの出力を返します。

使用例

```
#include<lms67.h>
#define TAP    10
#define BK     5
#define BETA   0.25
#define REPEAT 600

#pragma DATA_ALIGN(x1,64);
float  x1[16];

float  coef[TAP] = {0,0,0,0,0,0,0,0,0,0};
lmsprm prms = {&coef[0], &x1[0], TAP, BK, BETA};
```



```

void main(int argc, char **argv)
{
    int    t;
    float  xn, dn, yn, err;
    lmsclr67(&prms);
    for( err=0, t=0; t<REPEAT; t++ ){
        xn = NewInput();          /* フィルタへの入力取得 */
        dn = DesiredOutput();     /* 目標信号取得 */
        yn = lms67(xn, err, &prms); /* 出力と適応計算 */
        err = dn - yn;           /* 今回の誤差 */
    }
}

```

lmsclr67()

関数定義	<code>void lmsclr67(struct lmsparameter *_lmsprm);</code>
機能	データ遅延バッファを0でクリアすることによりフィルタを初期化します。
引数	<code>struct lmsparameter *_lmsprm;</code> フィルタ管理構造体へのポインタを与えます。
戻り値	ありません。
使用例	

```
#include<lms67.h>
#define TAP    10
#define BK     5
#define BETA   0.001

#pragma DATA_ALIGN(x1, 64);
float x1[16];

float coef[TAP] = {0, 0, 0, 0, 0, 0, 0, 0, 0, 0};
lmsprm prms = {&coef[0], &x1[0], TAP, BK, BETA};

void main(int argc, char **argv)
{
    lmsclr67(&prms);
}
```

lmsadpt67()

関数定義

```
void lmsadpt67(float _err, struct lmsparameter *_lmsprm);
```

機能

係数の更新のみを行います。これに先立ち、フィルタへのデータの入力と出力の計算及び誤差の計算を行っておく必要があります。この関数を用いる事で、Filtered-X等のアルゴリズムを構築できます。

引数

float _err; 誤差を与えます。

struct lmsparameter *_lmsprm;

フィルタ管理構造体へのポインタを与えます。

戻り値

ありません。

使用例

```
#include<lms67.h>
#define TAP    10
#define BK     5
#define BETA   0.003
#define REPEAT 5000

#pragma DATA_ALIGN(x1, 64);
float x1[16];
float coef[TAP] = {0, 0, 0, 0, 0, 0, 0, 0, 0, 0};
lmsprm prms = {&coef[0], &x1[0], TAP, BK, BETA};

void main(int argc, char **argv)
{
    int t;
    float xn, dn, yn, err;
    lmsclr67(&prms);
    for( err=0, t=0; t<REPEAT; t++ ){
        xn = NewInput(); /* フィルタへの入力取得 */
        dn = DesiredOutput(); /* 目標信号取得 */
        yn = lmsfir67(xn, &prms); /* 出力計算 */
        err = dn - yn; /* 今回の誤差 */
        lmsadpt67(err, &prms); /* 適応計算 */
    }
}
```

lmsfir67()

関数定義

```
float lmsfir67(float _xn, struct lmsparameter *_lmsprm);
```

機能

フィルタへのデータの入力と出力の計算を行います。一般のFIRフィルタと同じ動作をします。データ入力により不要となった過去のデータは消失します。従ってカスケード接続する場合は、lmscir672(), lmsfir670()等を使ってください。

引数

```
float _xn;    今回のフィルタへの入力データです。  
float _err;   1時刻前の誤差を与えます。  
struct lmsparameter *_lmsprm;  
             フィルタ管理構造体へのポインタを与えます。
```

戻り値

フィルタからの出力です。

使用例

(関数 lmsadpt67() の使用例を参照してください。)

lmsfir670()

関数定義

```
float lmsfir670(struct lmsparameter *_lmsprm);
```

機能

フィルタ出力の計算を行います。lmsfir()との相違点は、lmsfir670()はデータの入力を伴わず、畳み込み演算のみを行っている点です。Lmsfir670()ではデータの入力は、lmscir672()等を用いて予め行います。フィルタをカスケード接続する場合に使用します。

引数

```
struct lmsparameter *_lmsprm;
```

フィルタ管理構造体へのポインタを与えます。

戻り値

フィルタからの出力です。

使用例

(関数 lmscir67(), lmscir672() の使用例を参照してください。)

lmscir67()

関数定義

```
void lmscir67(float xn, struct lmsparameter *_lmsprm);
```

機能

フィルタへの入力データを遅延データバッファへ挿入します。フィルタの出力計算は、lmsfir670()を用いて行い、また、係数の更新は、lmsadpt67()を用いて行います。この関数は、lmscir672()のカスケード接続の為の機能を省いたものです。この関数は、出力計算と、係数の更新に別の入力データ列を使用するFiltered-X等のアルゴリズムの実現に有用です。

引数

```
float   _xn;    今回のフィルタへの入力データです。  
struct lmsparameter *_lmsprm;  
                フィルタ管理構造体へのポインタを与えます。
```

戻り値

ありません。

使用例

```
#include<lms67.h>  
#define TAP    12  
#define BK     7  
#define BETA   0.003  
#define REPEAT 5000  
#pragma DATA_ALIGN(x1,64);  
float   x1[16];  
float   coef[TAP] = {0,0,0,0,0,0,0,0,0,0,0,0};  
lmsprm  prms = {&coef[0],&x1[0],TAP,BK,BETA};  
void main(int argc, char **argv)  
{  
    int    t;  
    float  xn, dn, yn, err;  
    lmsclr67(&prms);  
    for( err=0, t=0; t<REPEAT; t++ ){  
        xn = NewInput();          /* フィルタへの入力取得 */  
        dn = DesiredOutput();     /* 目標信号取得 */  
        lmscir67(xn, &prms);      /* 入力データ挿入 */  
        yn = lmsfir670(&prms);    /* 出力計算 */  
        err = dn - yn;            /* 今回の誤差 */  
        lmsadpt67(err, &prms);    /* 適応計算 */  
    }  
}
```

lmscir672()

関数定義

```
float lmscir672(float xn, struct lmsparameter *_lmsprm);
```

機能

フィルタへの入力データを遅延データバッファへ挿入します。フィルタの出力計算は、lmsfir670()を用いて行い、また、係数の更新は、lmsadpt67()を用いて行います。この関数は、データ挿入により押し出された過去のデータが出力として得られます。これを用いカスケード接続が可能です。

引数

```
float   _xn;    今回のフィルタへの入力データです。  
struct lmsparameter *_lmsprm;
```

フィルタ管理構造体へのポインタを与えます。

戻り値 不要となった過去のデータです。入力を $x(n)$ とすると、 $x(n-TAP)$ が得られます。

使用例

```
#include<lms67.h>  
#define TAP      8  
#define BK       5  
#define BETA     0.001  
#define REPEAT  30  
#pragma DATA_ALIGN(x1, 32);  
float   x1[8];  
#pragma DATA_ALIGN(x2, 32);  
float   x2[8];  
  
float   coef1[TAP] = {0, 0, 0, 0, 0, 0, 0, 0};  
lmsprm  prms1 = {&coef1[0], &x1[0], TAP, BK, BETA};  
float   coef2[TAP] = {0, 0, 0, 0, 0, 0, 0, 0};  
lmsprm  prms2 = {&coef2[0], &x2[0], TAP, BK, BETA};
```

```

void main(int argc, char **argv)
{
    int t;
    float xn, xnn, dn, yn, err;
    lmsclr67(&prms);
    for( err=0, t=0; t<REPEAT; t++ ){
        xn = NewInput();           /* フィルタへの入力取得 */
        dn = DesiredOutput();      /* 目標信号取得 */
        xnn = lmscir67(xn, &prms1); /* # 1 入力データ挿入 */
        lmscir67(xnn, &prms2);     /* # 2 入力データ挿入 */
        yn = lmsfir670(&prms1) + lmsfir670(&prms2);
                                   /* 出力計算 */
    }
}

```


7. プログラム例

7. 1 割り込み処理ルーチン

適応フィルタの計算や消音制御等は、全て割り込み処理ルーチンの中で行われています。割り込み処理は速度が重要視されますので、アセンブラで記述されています。ファイル名は INTFUNC6.ASM です。割り込みはタイマーにより定期的に発生するようメインルーチン内で初期化され、その処理アドレスとしてこの処理ルーチンをメインルーチンがセットしています。

また、フィルタ係数やデータ遅延バッファ等はメインルーチン側で定義しています。

本ソフトでは、割り込み処理ルーチンとして次の6つを用意しています。

_c_int10 無実行ルーチンです。

_c_int11 C 1 検出系同定ルーチンです。

_c_int12 C 2 消音系同定ルーチンです。

_c_int2* 消音制御ルーチンです。_c_int1*で同定したC 1、C 2を使って消音処理を行います。

同定処理は1つのスピーカーから乱数ノイズを出力し、それをプライマリセンサ又はエラーセンサから取り込み、ADFにて同定しています。

7. 2 DSP側メインルーチン

DSP側のメインルーチンは作業領域の初期化、タイマーの初期化と割り込み処理の登録等、初期化処理を終えた後、ホスト側プログラムとハンドリングにより通信を行います。通信の主導権はホスト側プログラムが持ち、これより送られて来たコマンドに応答する形式で処理を進めます。

ホストからのコマンドには次のものが用意されていて、ヘッダファイル ANCS.H に定義されています。

```
#define C_NOP 0 無実行処理起動
#define C_ID1_G01 検出系C1の同定開始
#define C_ID1_READ 2 検出系C1の係数送信
#define C_ID2_G04 消音系C2の同定開始
#define C_ID2_READ 5 消音系C2の係数送信
#define C_ID_END7 同定終了
#define C_ANC_G08 消音処理開始
#define C_ANC_END 9 消音処理終了
#define C_ANC_READ 10 消音用フィルタW1を送信
#define C_PRM_SET 12 パラメータ変更
#define C_ID_C1_CL 13 検出系C1係数初期化
#define C_ID_C2_CL 14 消音系C2係数初期化
#define C_CTRL_COEF_CL 15 フィルタ係数クリア
#define C_FIR_COEF 16 フィルタ係数交換
#define C_GAIN_SET 17 ゲイン設定
#define C_LOG_START 33 データロギング開始
#define C_LOG_STATUS 34 データロギング状況取得
#define C_PRIM_READ 35 プライマリ波形読出し
#define C_ERROR_READ 36 エラー波形読出し
#define C_CTRL_READ 37 制御波形読出し
```

これらのコマンドは、ホスト側プログラムの関数 `CommandTfr()` が送信し、これをDSP側の関数 `CommandRead()` で受信しています。コマンドによっては付随するパラメータを構造体 `struct handling` (ANCS.H内に定義) のメンバー `iprm1` 等を使用して送信するもの、また、データとして80003000H番地を使用して送信するもの、等があります。

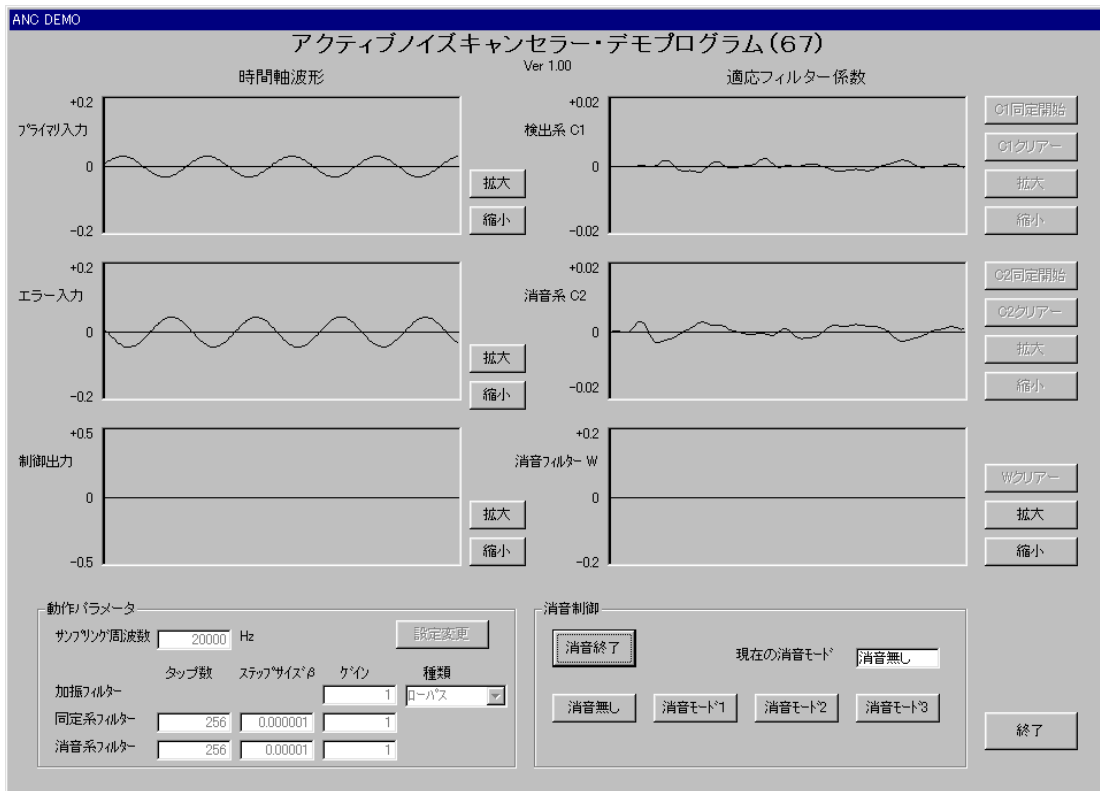
これら対ホストのコマンド処理は、割り込み処理による同定や制御処理等と並行して行われます。割り込み処理で参照している変数へ上書きするようなコマンドの場合には注意が必要です。こういった処理をする場合は、ホスト側で一旦割り込み処理を停止したうえで行う事をおすすめします。

7. 3 ホスト側ルーチン

主に、マンマシンインターフェースを司るプログラムです。

このプログラムは、Visual Basic 6. 0にて作成しています。

以下に操作方法について説明します。



- 1) HOSTプログラム実行時に、DSPボードのリセット、DSPプログラムのロード等を行います。
- 2) 動作パラメータを確認します。
(変更時は設定変更ダイアログにて変更してください)
- 3) 検出系C1の同定処理を行います。
- 4) 消音系C2の同定処理を行います。
- 5) 擬似騒音を発生させ、消音を開始します。

7. 4 DSP～ホスト通信異常

もし、DSP側の割り込み処理が過負荷で制御周期内に完了しない場合、メイン処理、即ちホストからのコマンド処理が全く行われなくなります。ホスト側は通信関数の中で通信の所要時間を監視しており、一定時間（5～6秒）経過しても通信が完了しない場合はこの状態に陥っていると判断します。復旧するにはDSPをリセットする方法しかありません。DSPのリセットとプログラムの再ロードを行い復旧します。本プログラムでは通信ルーチンの中で自動的に行っています。DSPはプログラムの再ロードにより、同プログラム中に定義されているデフォルト値が有効となり、プログラム起動直後の状態となります。しかしホスト側で保持しているパラメータはそのままになっています。したがって、このままの状態では、DSP内のパラメータとホスト内のパラメータの各値に相違がある事になります。不都合が生じるといけませんから、その場合は必ず、パラメータを再設定してください。DSP側の割り込み処理の負荷を低減するには、①フィルタのタップ数を減らす、②制御周期を長くする、のいずれかです。

7. 5 シミュレーションルーチン

シミュレーション用のプログラムでは、ANCの処理以外に、次に示すシミュレーションのための処理を行なっています。

- ホスト側ルーチン

シミュレーション用フィルタ係数ファイルをディスクから読み込み、DSPボードへセットします。

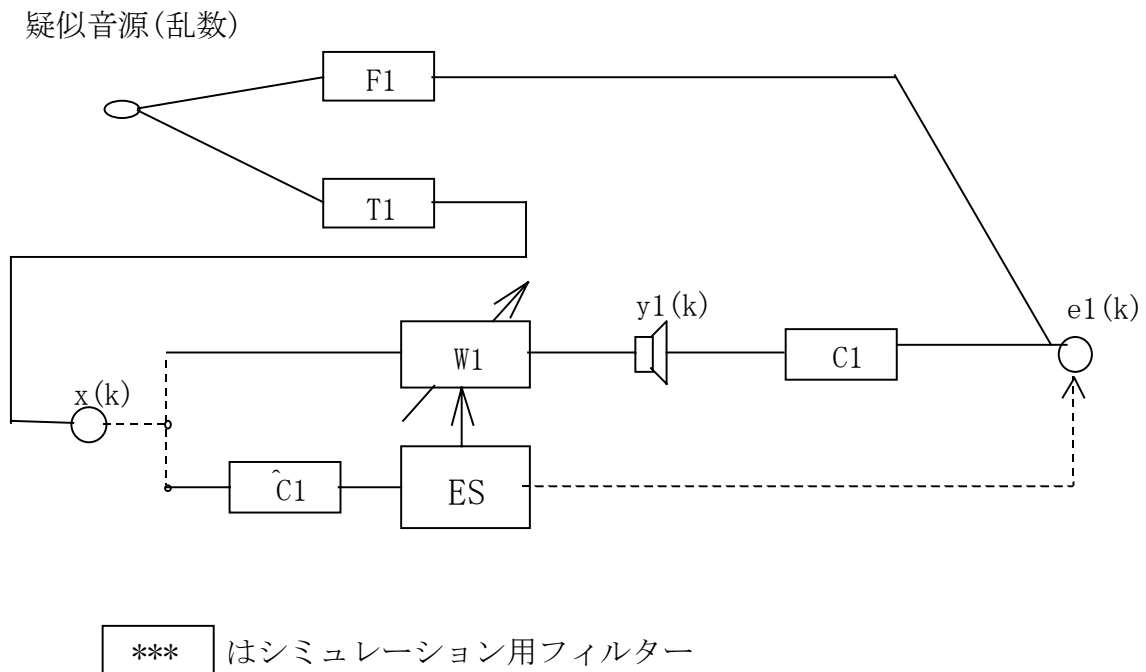
- DSP側メインルーチン

A/D、D/A変換ボードのポートを指標するポインタを、内部メモリーを指標するように初期化します。これにより、入出力はメモリーに対して行なわれます。

- 割り込み処理側ルーチン

メモリに出力された二次音源をシミュレーション用フィルタに入力し、制御対象システムをシミュレーションします。図4は、シミュレーション用フィルタのブロック図です。

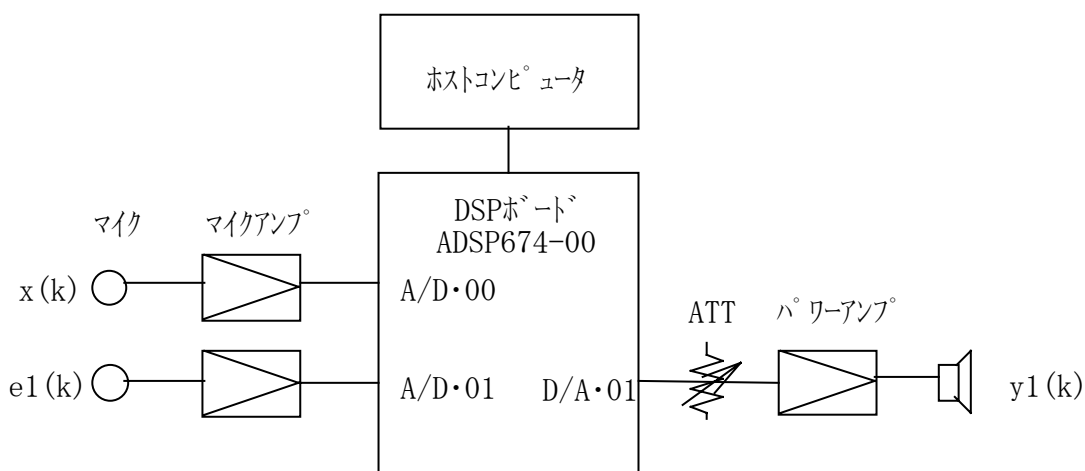
図4 シミュレーション用フィルタブロック図



8. 機器構成例

この章では、先のプログラム例の章で示した例に適応するハードウェア例を示します。

図 5 機器ブロック図



A/D変換のレンジは ± 2.5 Vですから、マイクに市販のマイク等を使用する場合、その出力レベルに応じてマイクアンプを用意します。できれば交流結合のアンプが良いでしょう。ゲインの定量的な精度はさほど重要ではありません。重要なことは、最大レベルの信号が入力されたときにA/D変換への入力がオーバーしないこと、歪みが少ないこと、ゲインが安定であること、等です。

D/A変換のレンジは ± 1 Vですから、パワーアンプの入力レベルに適合するよう、必要に応じてアッテネータ (ATT) を通してパワーアンプに接続します。A/D変換同様、ゲイン精度は重要でなく、歪み、ゲインの安定性などに留意します。

9. コンパイラのバージョン

使用したコンパイラのバージョンは以下の通りです。

DSP	CPL3206X-MS	Ver1.0
ホスト	VisualBasic	Ver6.0

10. 参考文献

- (1) S.Haykin, "Introduction to Adaptive Filters"
Macmillan, New York, (1984)
武部 幹 訳, 「適応フィルター入門」
現代工学社 (1987)
- (2) 浜田 春夫, "アダプティブフィルタの基礎"
日本音響学会誌, Vol. 48, No. 7 (1992)
- (3) 浜田 春夫, "適応デジタルフィルタのアクティブコントロールへの応用"
日本機械学会 講習会教材, No. 920-106 (1992)

- ・本マニュアルの内容は製品の改良のため予告無しに変更される事がありますので、ご了承下さい。

中部電機株式会社

〒440-0004 愛知県豊橋市忠興3丁目2-8

TEL <0532>61-9566

FAX <0532>63-1081

URL : <http://www.chubu-el.co.jp>

E-mail : csg@chubu-el.co.jp

ADSP324-334

適応デジタルフィルタライブラリ(67)

ソフトウェア・ユーザース・マニュアル

2004.07 第2版発行